

13^F

N° 74 NOUVELLE SÉRIE
SEPTEMBRE 1984
Canada : \$ 2,00
Suisse : 4,00 FS
Tunisie : 1,80 Din
Belgique : 97 FB
Espagne : 220 Ptas
Italie : 4 800 Lires

I.S.S.N. 0243 4911

électronique pratique

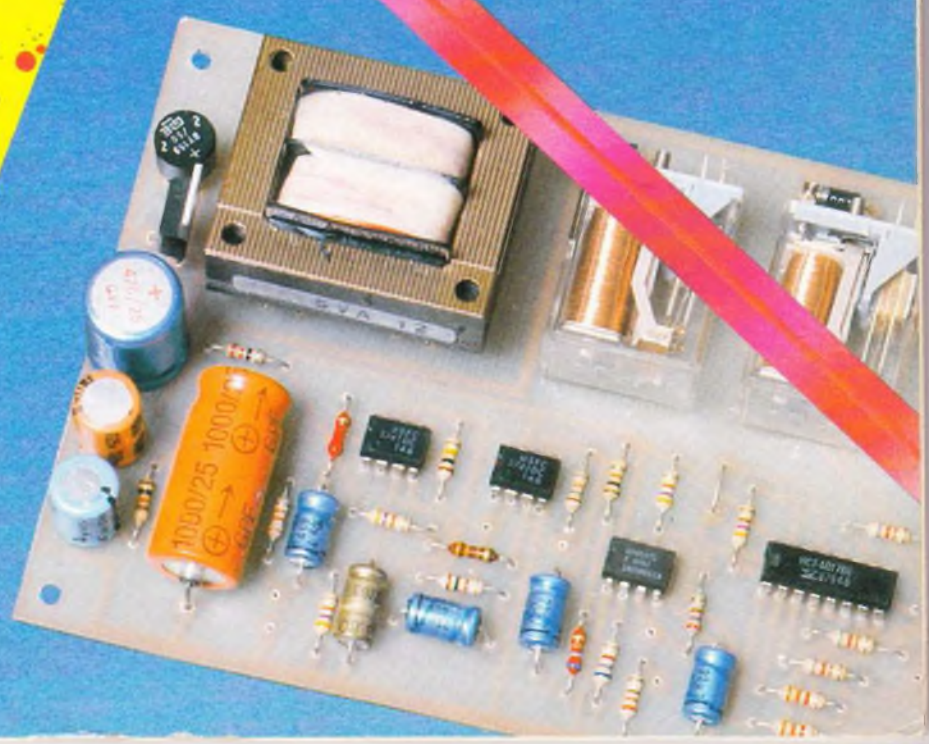
sommaire détaillé p. 42

UNE BARRIÈRE INFRAROUGE

UN VOYANT DE BALISAGE

UNE TÉLÉCOMMANDE SONORE 3 VOIES

REGARDS SUR L'ATMOS





Société anonyme au capital de 120 000 F.
2 à 12, rue Bellvue, 75940 Paris Cedex 19.
Tél. : 200 33 05. - Telex PVG 230 472 F

Directeur de la publication : **A. LAMER** « Le précédent numéro
Directeur honoraire : **Henri FIGHIERA** a été tiré
Rédacteur en chef : **Bernard FIGHIERA** à 126 400 ex. »
Maquettes : **Jacqueline BRUCE**

Couverture : **M. Raby**. Avec la participation de **R. Rateau**,
G. Isabel, **A. Garrigou**, **M. Archambault**, **D. Roverch**,
R. Knoerr, **P. Wallerich**, **H. Schreiber**.

La Rédaction d'Electronique Pratique décline toute
responsabilité quant aux opinions formulées dans les
articles, celles-ci n'engagent que leurs auteurs.

PUBLICITE : Société Auxiliaire de Publicité, 70, rue Compans,
75019 Paris. - Tél. : 200 33 05 (lignes groupées) CCP Paris
3793-60

Chef de Publicité : **Alain OSSART**

Secrétaire : **Sabine TEMINE**

Abonnements et promotion : **Solange GROS**

ABONNEMENTS : Abonnement d'un an comprenant : 11
numéros ELECTRONIQUE PRATIQUE - Prix : France : 104 F.
Etranger : 165 F

Nous laissons la possibilité à nos lecteurs de souscrire des
abonnements groupés, soit :

LE HAUT-PARLEUR + ELECTRONIQUE PRATIQUE à 190 F -

Etranger à 325 F

SONO + LE HAUT-PARLEUR + ELECTRONIQUE PRATIQUE

à 285 F - Etranger à 480 F

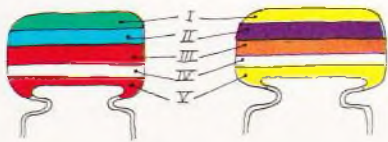
En nous adressant votre abonnement précisez sur l'enveloppe
« SERVICE ABONNEMENTS », 2 à 12, RUE BELLEVEUE, 75940
PARIS CEDEX 19.

Important : Ne pas mentionner notre numéro de compte pour les
paiements par chèque postal - Prix d'un numéro : 13 F

Les règlements en espèces par courrier sont strictement interdits.

ATTENTION ! Si vous êtes déjà abonné, vous faciliterez notre
tâche en joignant à votre règlement soit l'une de vos dernières
bandes-adresses, soit le relevé des indications qui y figurent. ●

Pour tout changement d'adresse, joindre 1 F et la dernière bande.



5600 pF

47000 pF

IV : tolérance
blanc ± 10%
noir ± 20%

V : tension
rouge 250V
jaune 400V

I 1 ^{er} chiffre	II 2 ^{ème} chiffre	III multiplicateur
0	0	X 1
1	1	X 10
2	2	X 100
3	3	X 1 000
4	4	X 10 000
5	5	X 100 000
6	6	
7	7	
8	8	
9	9	

0	0	X 1
1	1	X 10
2	2	X 100
3	3	X 1 000
4	4	X 10 000
5	5	X 100 000
6	6	
7	7	
8	8	
9	9	

exemple: 10 000 pF, ± 10%, 250V distribu-
tion des couleurs : marron, noir, orange,
blanc, rouge



tolérance : or ± 5% argent ± 10%

1^{ère} bague 1^{er} chiffre
2^{ème} bague 2^{ème} chiffre
3^{ème} bague multiplicateur

0	0	X 1
1	1	X 10
2	2	X 100
3	3	X 1 000
4	4	X 10 000
5	5	X 100 000
6	6	X 1 000 000
7	7	
8	8	
9	9	

électronique pratique

74
SEPT. 84

SOMMAIRE

REALISEZ VOUS-MÊMES

Une télécommande sonore à 3 voies	43
Un voyant de balisage	49
Une interface cassettes pour ZX 81	55
Un antivol auto	71
Une barrière infrarouge	83
Un dé aléatoire	97

KITS

La chambre d'écho analogique AMDEK DMK 100	68
--	----

PRATIQUE / INITIATION

Regards sur l'ATMOS	62
Initiation au Basic	106
Programmes Sinclair ZX 81	114
Technigrammes	119

DIVERS

Encart EURELEC	35-36
Encart UNIECO	117-118
Nos Lecteurs	133



GADGETS



AUTO



PHOTO



MESURES



HI-FI



MODELISME
FERROVIAIRE



CONFORT



JEUX

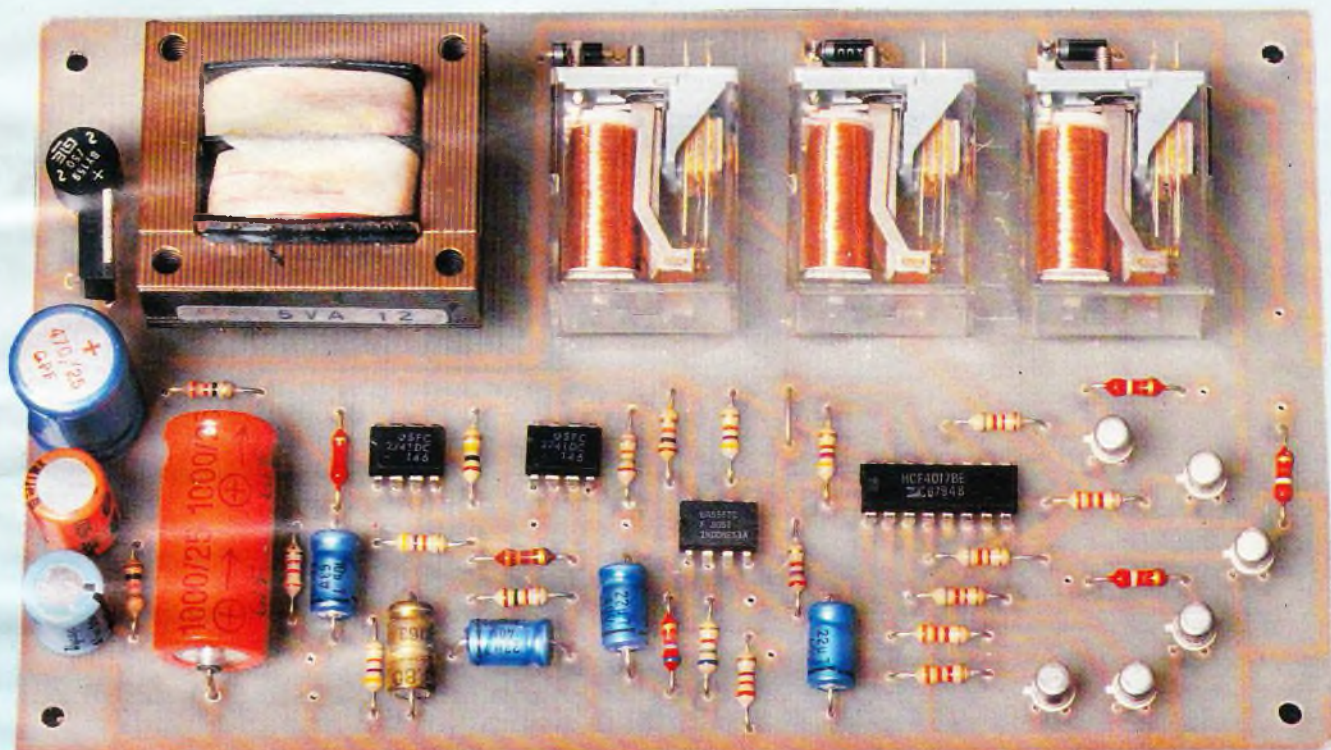
TELECOMMANDE SONORE

A TROIS VOIES



MONTAGES

- visualisation du cycle par LED
- sensibilité réglable
- jusqu'à 500 W sur chaque sortie



Alimentés sous 220 V par le réseau EDF, les appareils électriques de nos logements sont généralement mis en service, ou éteints, par l'intermédiaire d'interrupteurs. Une commande à distance peut cependant se révéler beaucoup plus agréable, surtout si, comme celle que nous vous proposons, elle se passe de tout émetteur : il suffit de claquer vos doigts, ou la langue, ou d'émettre un bref sifflement, pour l'actionner.

Vous arrivez chez vous les bras chargés de paquets ? Dites « ha ! », et la lumière s'allume. Lisant dans votre fauteuil, vous voulez remplacer l'éclairage central par celui du lampadaire ? Frappez dans vos mains, et voici l'opération faite. De quoi simplifier votre vie... et étonner vos amis !

I - Principe du fonctionnement

Nous avons eu l'occasion de décrire quelques commandes sonores. Prochainement, nous publierons un jeu de lumière commandé par le son, dont le principe repose sur le même fonctionnement.

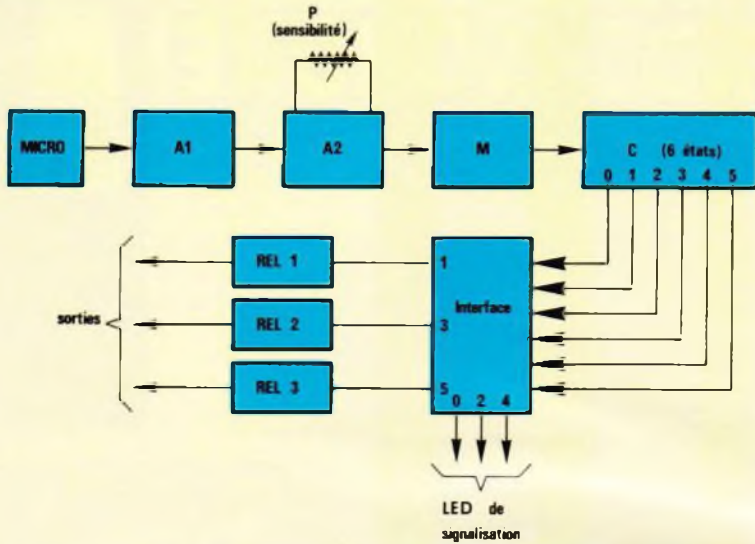
Il s'agit de capter un son, de le

transformer en un signal électrique qui subit une très forte amplification suivie d'une mise en forme, et d'utiliser le résultat obtenu pour commander l'avancement d'un compteur électronique à plusieurs états.

Pour la présente télécommande sonore, l'ensemble s'articule conformément au synoptique de la **figure 1**. Les « claquements » sonores, transformés en impulsions électriques par le micro, commandent une cascade de deux amplificateurs à très grand gain, A₁ et A₂.

Le second amplificateur est d'ailleurs pourvu d'un réglage de gain (potentiomètre P) : au maximum de sensibilité, un léger tapotement de l'ongle suffit à déclencher l'appareil, mais celui-ci, bien sûr, est alors sen-

Fig. 1



Synoptique complet du montage en question.

sible à tous les bruits ambiants. Au minimum de gain, cet inconvénient disparaît, mais il faudra claquer assez fortement des mains pour obtenir une action.

Après cette double amplification, les signaux déclenchent un monostable M, dont la pseudo-période avoisine la seconde. La sortie du monostable délivre donc, lors de chaque excitation, un créneau positif d'une durée de 1 seconde, pendant laquelle toute autre excitation demeure inopérante. Grâce à ce dispositif, on évite de faire avancer le compteur de plusieurs crans accidentellement (coup de sifflet un peu trop long, tapotements répétés des doigts...).

Chaque créneau du monostable,

dirigé vers l'entrée d'horloge du compteur C, incrémente celui-ci d'une unité. Le compteur est constitué d'un très classique 4017, dont les sorties passent ainsi tour à tour à l'état logique « 1 ».

On sait que les sorties d'un 4017 (circuit en technologie C.MOS), sont incapables de débiter un courant notable. Des interfaces s'imposent donc, lorsqu'on désire de la puissance. L'ensemble compteur étant rebouclé sur un cycle à six pas, on dispose de six sorties successivement activées, alors que nous annonçons une télécommande à trois voies. C'est qu'une sortie sur deux, seulement, est utilisée pour actionner les trois relais. On passe ainsi, entre deux états actifs, par un état

neutre (une sorte de « point » mort électronique), qui permet d'éteindre tous les appareils sans être contraint de décrire un cycle complet. Notons que les trois états neutres, identifiés chacun par l'allumage d'une diode électroluminescente, permettent de savoir quelle est la voie en attente, donc le prochain appareil à déclencher.

L'ensemble fonctionne sur le secteur. Dans chacun des états neutres, la consommation reste dérisoire : environ 1,2 mA sous 220 V, soit une puissance de 0,25 W. C'est dire qu'on peut laisser l'appareil en état de veille aussi longtemps qu'on le veut, sans incidence sur la facture d'électricité.

II - Schéma complet de la télécommande

Pour une lecture plus facile, nous avons partagé ce schéma en trois sous-ensembles.

La figure 2 rassemble tous les circuits de commande et de comptage. Prélevés à la sortie du micro électret que charge la résistance R₁, les signaux de très faible amplitude (moins de mV) sont acheminés, par C₂ et R₃, vers l'entrée inverseuse de CI₁, qui constitue le cœur de l'amplificateur A₁.

Fig. 2

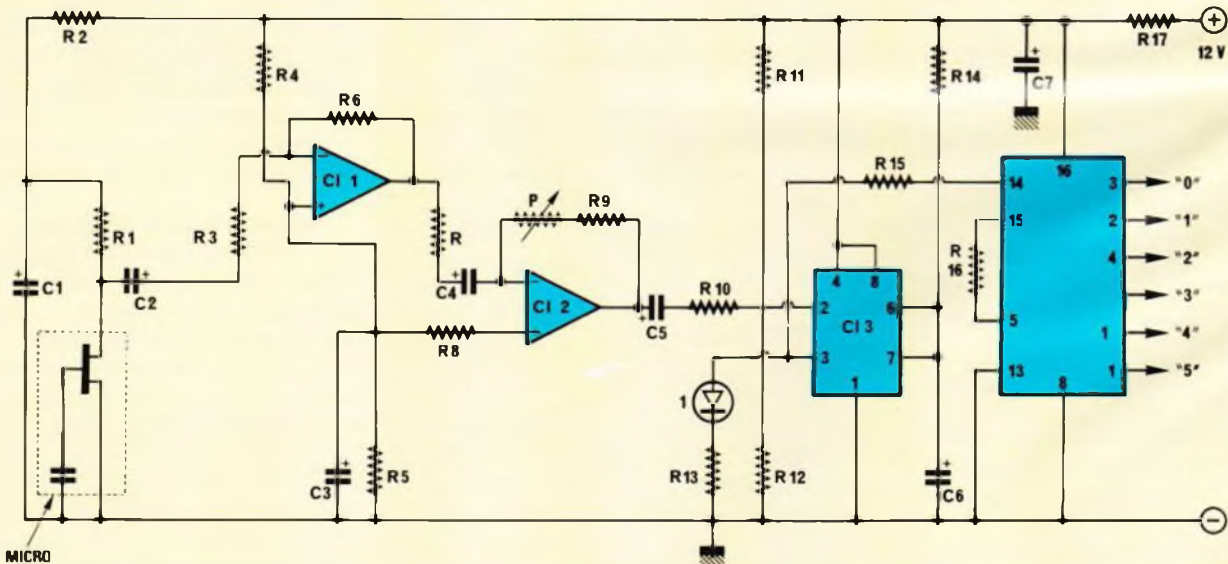


Schéma de principe de tous les circuits de commande et de comptage.

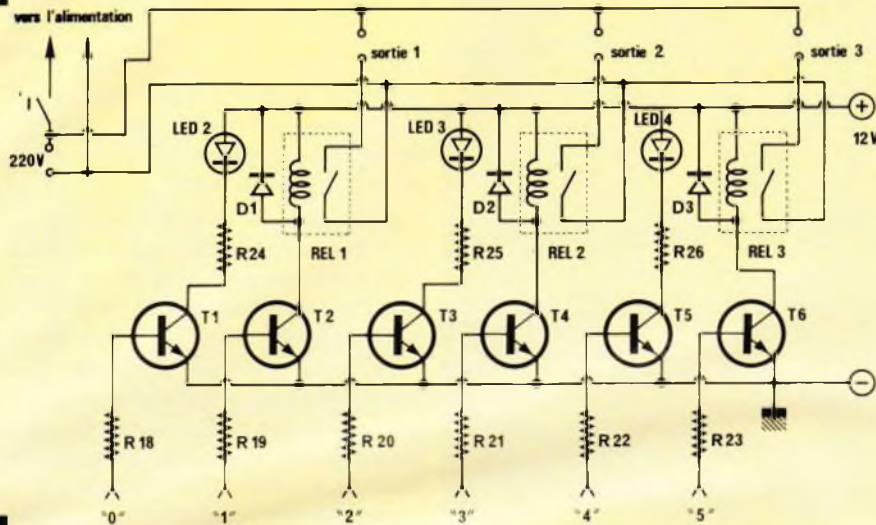
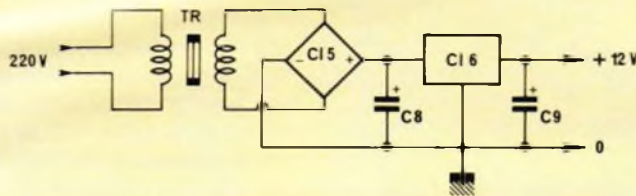
Fig. 3**Fig. 4**

Schéma de principe des sections commande de puissance et alimentation.

Le gain, fixé par le rapport de R_6 à R_3 , est voisin de 50. Le pont $R_4 R_5$, découplé par C_3 , assure la polarisation de l'entrée non-inverseuse, donc le point de fonctionnement de CI_1 .

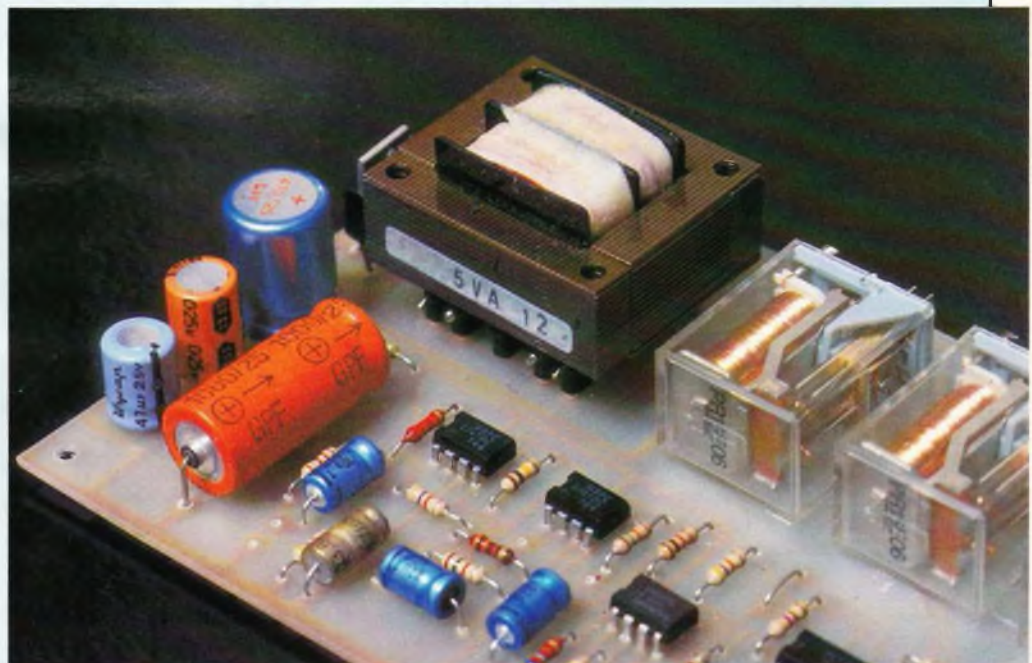
On retrouve la même structure autour de CI_2 qui, par l'intermédiaire de R_8 , reçoit aussi la même polarisation. Cette fois, grâce au potentiomètre P , le gain peut varier de 10 à environ 80. Au total, on a donc un gain compris entre 500 et 4 000.

Le monostable CI_3 est construit à partir d'un circuit 555. Sa pseudo-période, d'environ 1 seconde, se trouve déterminée par l'ensemble R_{14}, C_6 . Au repos, on polarise l'entrée « trigger » (broche 2) à la limite du déclenchement. Ainsi, dès qu'un signal arrive par C_5 et R_{10} , le monostable bascule, et sa sortie 3 passe au + 12 V, ce qui envoie un créneau sur le compteur à travers R_{15} , et allume en même temps la LED_1 (verte pendant la durée d'inhibition signalée plus haut).

Le rebouclage du circuit 4017 à travers R_{16} détermine le cycle de six pas souhaité. On exploite donc, successivement, les sorties logiques « 0 », « 1 », ... « 5 ». Les sorties « 0 »,

« 2 » et « 4 » commandent, à travers les interfaces que nous décrivons plus loin, trois LED rouges, qui visualisent ainsi les états à venir. Les sorties « 1 », « 3 » et « 5 », à travers d'autres interfaces, actionnent les relais de puissance.

Photo 1. – Détails de la section alimentation.



La **figure 3** rassemble les circuits de puissance et de signalisation. Les transistors T_1 , T_3 et T_5 conduisent respectivement lorsque les sorties logiques « 0 », « 2 » ou « 4 » passent à l'état haut. Ils illuminent alors les diodes de visualisation LED_2 , LED_3 ou LED_4 . De la même façon, les transistors T_2 , T_4 et T_6 conduisent lors du passage à l'état haut des sorties « 1 », « 3 » ou « 5 ». Ils activent alors, respectivement, les bobines des relais REL_1 , REL_2 et REL_3 , dont les contacts se ferment. Ces contacts branchent, sur le 220 V, les appareils connectés aux différentes sorties (l'interrupteur général ne commande pas les appareils branchés en sortie, car il ne supporterait pas l'intensité consommée).

Le dernier sous-ensemble (**fig. 4**) représente l'alimentation. Après le transformateur TR , et le redresseur en pont CI_5 , on trouve un premier filtrage par le condensateur C_8 .

La stabilisation du 12 V est obtenue par le régulateur CI_6 , de type 7812, suivi d'un nouveau condensateur de filtrage C_9 . Au vu des divers schémas, on remarquera que des découplages interviennent à plusieurs niveaux : par la cellule $R_{17} C_7$ pour les circuits de commande, et par la cellule $R_2 C_1$ pour le microphone.

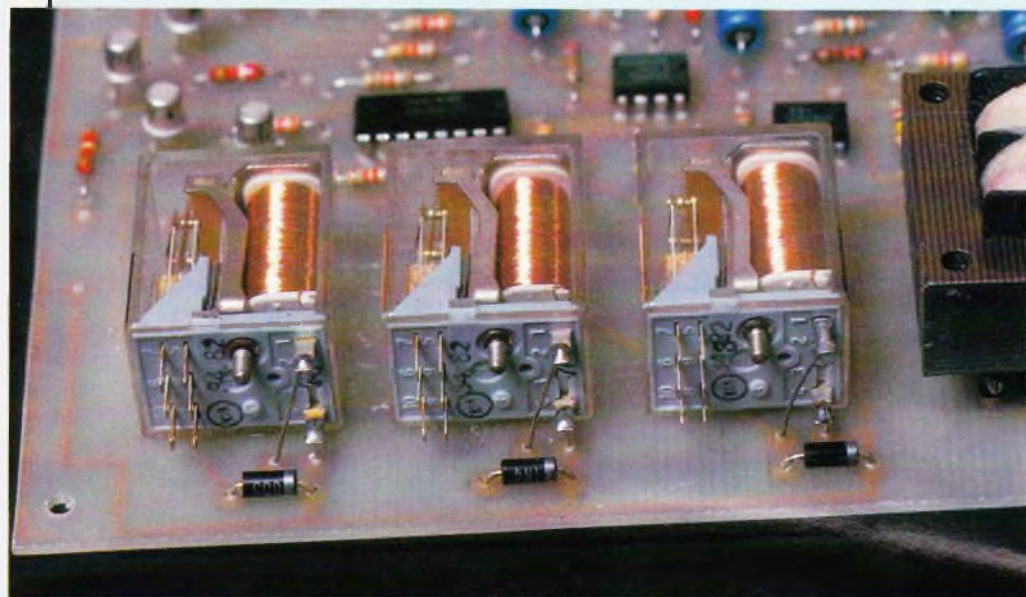


Photo 2. – Mise en place des relais.

III – Le circuit imprimé et son câblage

Toute l'électronique est réunie sur un circuit imprimé unique, dont on trouvera le dessin à la **figure 5**. Pour l'implantation des composants, on se reportera au schéma d'implanta-

tion de la **figure 6**, et à nos photographies.

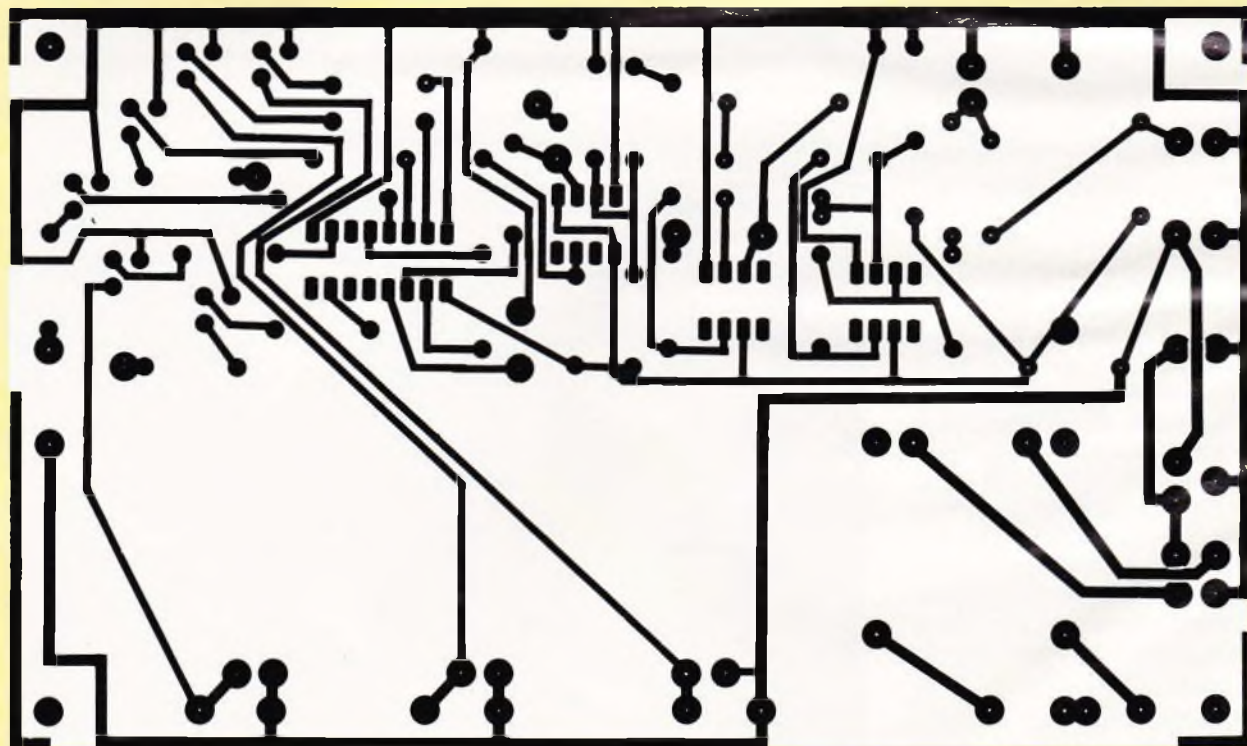
Les normalisations n'étant pas encore parfaites en matière de relais, nous avons préféré ne pas figer le choix d'un modèle exclusif en imposant une implantation directe sur le circuit imprimé. Ces

relais sont donc couchés sur le substrat, où on les maintient par quelques gouttes d'Araldite, après avoir passé du papier de verre pour améliorer l'adhérence.

Les liaisons s'effectuent par fils, vers le circuit imprimé pour les deux broches de chaque bobine, et directement vers les sorties et vers l'arrivée du secteur, pour les contacts.

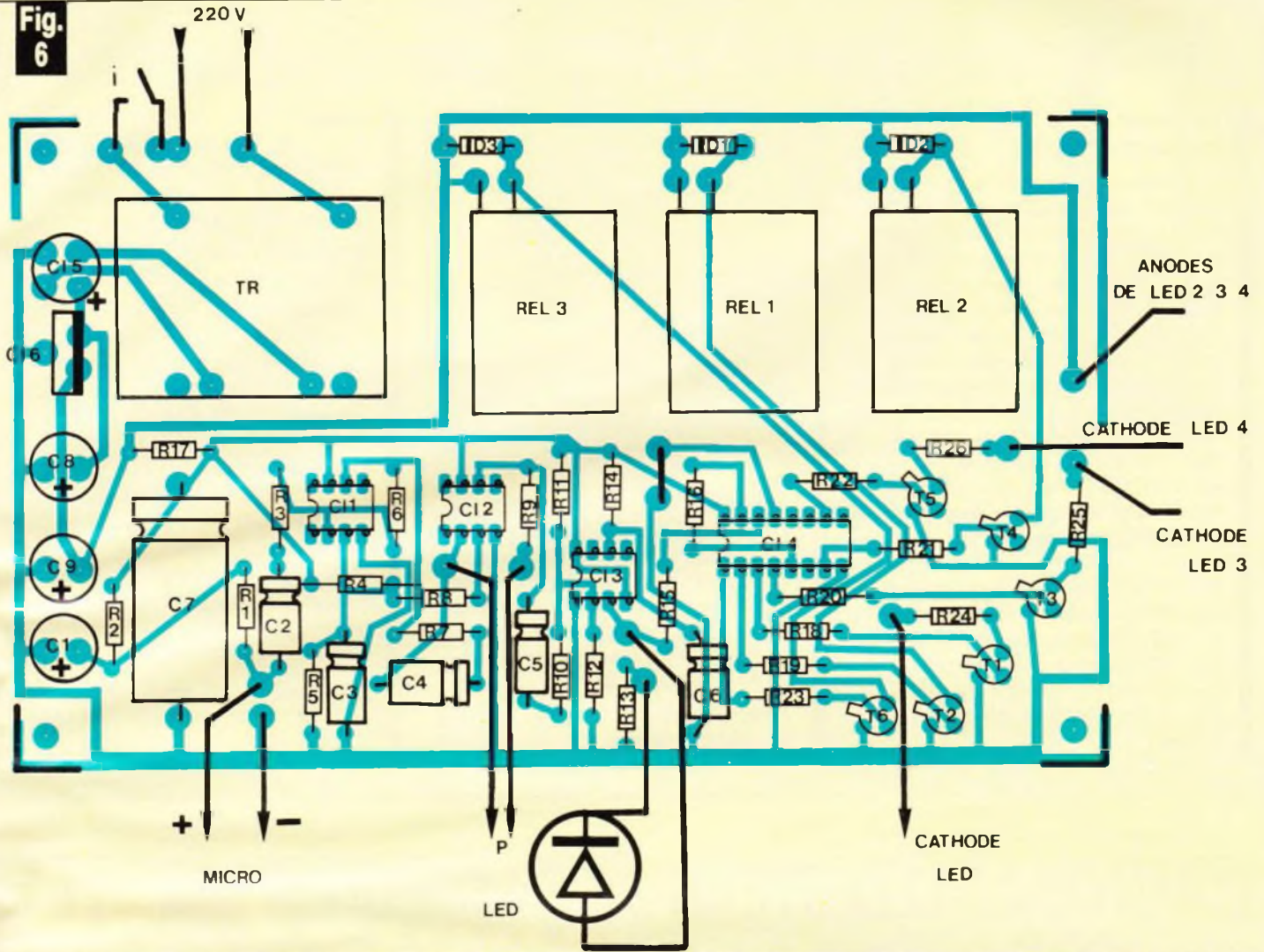
Le choix des relais dépend essentiellement des puissances qu'on souhaite exploiter en sortie. Les bobines fonctionneront évidemment sous 12 V, et les contacts devront supporter une tension alternative de 220 V, avec l'intensité nécessaire. Dans notre prototype, chaque relais comporte deux contacts en parallèle, dont chacun peut laisser circuler 2 A. On arrive ainsi, au total, à 4 A, soit près de 900 W par sortie, théoriquement. En fait, mieux vaut se limiter à un maximum de 500 W, pour éviter une usure trop rapide. Evidemment, si on se contente d'actionner des ampoules de 100 W ou moins, on pourra choisir des relais plus modestes.

Fig. 5



Le tracé du circuit imprimé publié grandeur nature se reproduira par le biais des méthodes conventionnelles, transfert direct ou photographie.

Fig. 6



Côté implantation des éléments, l'auteur a préféré disposer les relais à « plat » plutôt que de les implanter sur le circuit.



Photo 3. – Aspect du montage en coffret ESM.

IV – La mise en coffret

Le choix du coffret ne présente aucun caractère impératif, et dépendra des goûts de chacun. Nous avons étudié l'implantation du circuit imprimé pour une mise en place facile dans un petit pupitre ESM (réf. : EP 21/14).

Pour les sorties, et pour le cordon général d'alimentation, on devra penser aux intensités consommées, et choisir du fil secteur de diamètre approprié.

Le coffret ESM abritera donc tous les éléments. La face arrière se prêtera particulièrement à la mise en place des diverses prises de sortie, destinées à exploiter les contacts des relais.

La face avant se présentera comme la photographie ci-contre.

R. RATEAU

Nomenclature des composants

Résistances 0,25 W à $\pm 5\%$

R_1 : 2,2 k Ω (rouge, rouge, rouge)
 R_2 : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_3 : 2,2 k Ω (rouge, rouge, rouge)
 R_4 : 47 k Ω (jaune, violet, orange)
 R_5 : 47 k Ω (jaune, violet, orange)
 R_6 : 100 k Ω (marron, noir, jaune)
 R_7 : 1,5 k Ω (marron, vert, rouge)
 R_8 : 330 Ω (orange, orange, marron)
 R_9 : 15 k Ω (marron, vert, orange)
 R_{10} : 680 Ω (bleu, gris, marron)
 R_{11} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{12} : 6,8 k Ω (bleu, gris, rouge)
 R_{13} : 330 Ω (orange, orange, marron)
 R_{14} : 47 k Ω (jaune, violet, orange)
 R_{15} : 270 Ω (rouge, violet, marron)
 R_{16} : 470 Ω (jaune, violet, marron)
 R_{17} : 22 Ω (rouge, rouge, noir)
 R_{18} : 8,2 k Ω (gris, rouge, rouge)
 R_{19} : 3,3 k Ω (orange, orange, rouge)

R_{20} : 8,2 k Ω (gris, rouge, rouge)
 R_{21} : 3,3 k Ω (orange, orange, rouge)
 R_{22} : 8,2 k Ω (gris, rouge, rouge)
 R_{23} : 3,3 k Ω (orange, orange, rouge)
 R_{24} : 390 Ω (orange, blanc, marron)
 R_{25} : 390 Ω (orange, blanc, marron)
 R_{26} : 390 Ω (orange, blanc, marron)

Condensateurs électrochimiques
 C_1 : 47 μ F 15/16 V sorties radiales

C_2 : 10 μ F 15/16 V sorties axiales
 C_3 : 4,7 μ F 15/16 V sorties axiales
 C_4 : 22 μ F 15/16 V sorties axiales
 C_5 : 22 μ F 15/16 V sorties axiales
 C_6 : 22 μ F 15/16 V sorties axiales
 C_7 : 1 000 μ F 25 V sorties axiales
 C_8 : 470 μ F 25 V sorties radiales
 C_9 : 100 μ F 25 V sorties radiales

Potentiomètre
P : 100 k Ω linéaire

Diodes

D_1, D_2, D_3 : 1N4002 ou 1N4003
LED₁ : électroluminescente verte
LED₂, LED₃, LED₄ : électroluminescentes rouges

Transistors

$T_1, T_2, T_3, T_4, T_5, T_6$: 2N2222

Circuits intégrés

CI₁, CI₂ : 741

CI₃ : 555

CI₄ : 4017

CI₅ : redresseur 50 V 500 mA

CI₆ : régulateur 7812

Transformateur

TR : 220 V/12 V 5 VA (Le Dépôt Electronique)

Relais :

bobine 12 V contacts 220 V intensité dans les contacts : voir texte

Coffret :

ESM pupitre, réf. EP 21/14

Micro électret : National Panasonic WM-034

L'AUTORADIO LECTEUR DE CASSETTES ES 7000 EUROSTAR



Compte tenu de la prolifération des stations de la gamme FM, tout bon autoradio doit désormais disposer, non seulement d'un affichage digital de la fréquence reçue, mais également d'une recher-

che électronique des stations.

Arrivé à ce stade de perfectionnement, on se trouve en présence d'appareils de haut de gamme, tels que le ES 7000 Eurostar.

Jugez-en plutôt par les caracté-

ristiques d'un appareil proposé au prix d'environ 2 300 F.

Récepteur GO - PO - FM mono et stéréo avec C.A.F., 10 stations réglables : 5 en FM, 5 en PO ou en GO (ou 5 en PO + GO), recherche automatique ou manuelle des stations (en montant ou descendant), affichage digital de la fréquence, sélecteur de réception en DX ou LOCAL - Lecteur stéréo type Auto-Reverse qui permet la lecture suivie des deux enregistrements d'une cassette sans avoir à éjecter ni retourner la cassette, sélecteur de bandes (Fe ou Cr), avance et retour rapide autoblocable, puiss. tot. 30 W music (2 x 15 W), 4 sorties H.P. 4 à 8 Ω , commandes : volume, tonalité, balances D/G et Av/Arr., alim. 12 V (- à la masse). L. 180, H. 52, P. 150 mm.

Distribution et importation : Eurostar, 14, place Léon-Deubel, 75016 Paris. Tél. : 651.63.97.



UN VOYANT DE BALISAGE

En insérant cette réalisation dans n'importe quelle prise de courant, elle diffusera inlassablement une très faible lueur, suffisante pour attirer l'attention, baliser un obstacle ou encore pour tranquilliser le sommeil d'un enfant.

Son prix de revient très modeste vous incitera peut-être à en installer quelques exemplaires dans votre appartement, d'autant plus que sa consommation est dérisoire.

A - Analyse du schéma électronique (voir fig. 1)

La très faible consommation du circuit retenu nous permettra d'éviter l'utilisation d'un transformateur, toujours lourd, encombrant et onéreux.

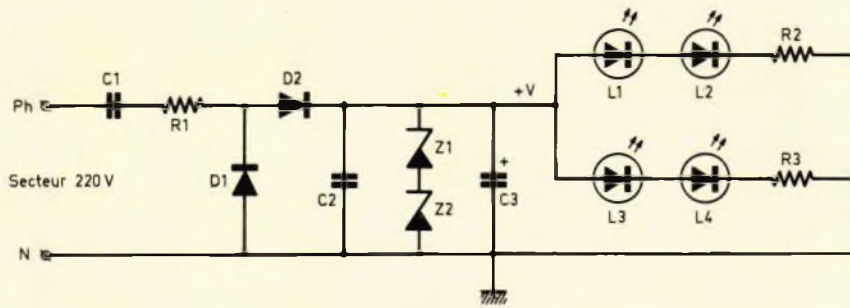
Nous ferons appel à la résistance que présente un condensateur pour se laisser traverser par le courant alternatif du réseau (le terme exact étant la capacitance). La chute de tension sera donc réalisée à l'aide de C_1 , un condensateur non polarisé dont la tension d'isolement sera AU MOINS de 400 V pour prévenir tout risque de claquage et tout vieillissement prématuré. En effet, la tension de 220 V du secteur correspond à la

valeur efficace, inférieure de 1,4 fois environ de la valeur maximale atteinte, soit 311 V.

L'avantage du système est que le condensateur ne dissipe pas de puissance, donc pas de dégagement de chaleur par effet JOULE, car le courant qui le traverse est déphasé de 90 degrés par rapport à la tension appliquée.

On considère qu'à la fréquence de 50 Hz il faut une capacité d'environ $1 \mu\text{F}$ pour espérer disposer d'un courant de 30 mA. La résistance R_1 limite l'intensité de crête dans les diodes, le montage étant par ailleurs assimilé à un redressement double alternance. Les diodes D_1 et D_2 seront choisies dans la série 1 N4000, sachant que la tension inverse n'excèdera pas 12 V. Le condensateur C_2 assure un premier filtrage, les diodes Zener Z_1 et Z_2 montées en série, limitent la tension de sortie à environ 10 V. Signalons à ce sujet qu'une seule diode Zener peut faire le même travail, mais il sera ainsi plus aisé d'associer des valeurs quelconques pour atteindre la même valeur. Enfin, le condensateur chimique C_3 atténue fortement l'ondulation résiduelle de l'alimentation.

Il reste à présent à produire une petite lueur et cette fonction sera confiée aux diodes électroluminescentes L_1 à L_4 . Elles sont montées par groupe de deux en série pour

Fig. 1**Schéma de principe du voyant de balisage.**

parer à une éventuelle panne sur l'une d'entre-elles. Les résistances R_2 et R_3 assurent la limitation du courant. La simplicité du schéma est exemplaire tout comme sa fiabilité d'ailleurs.

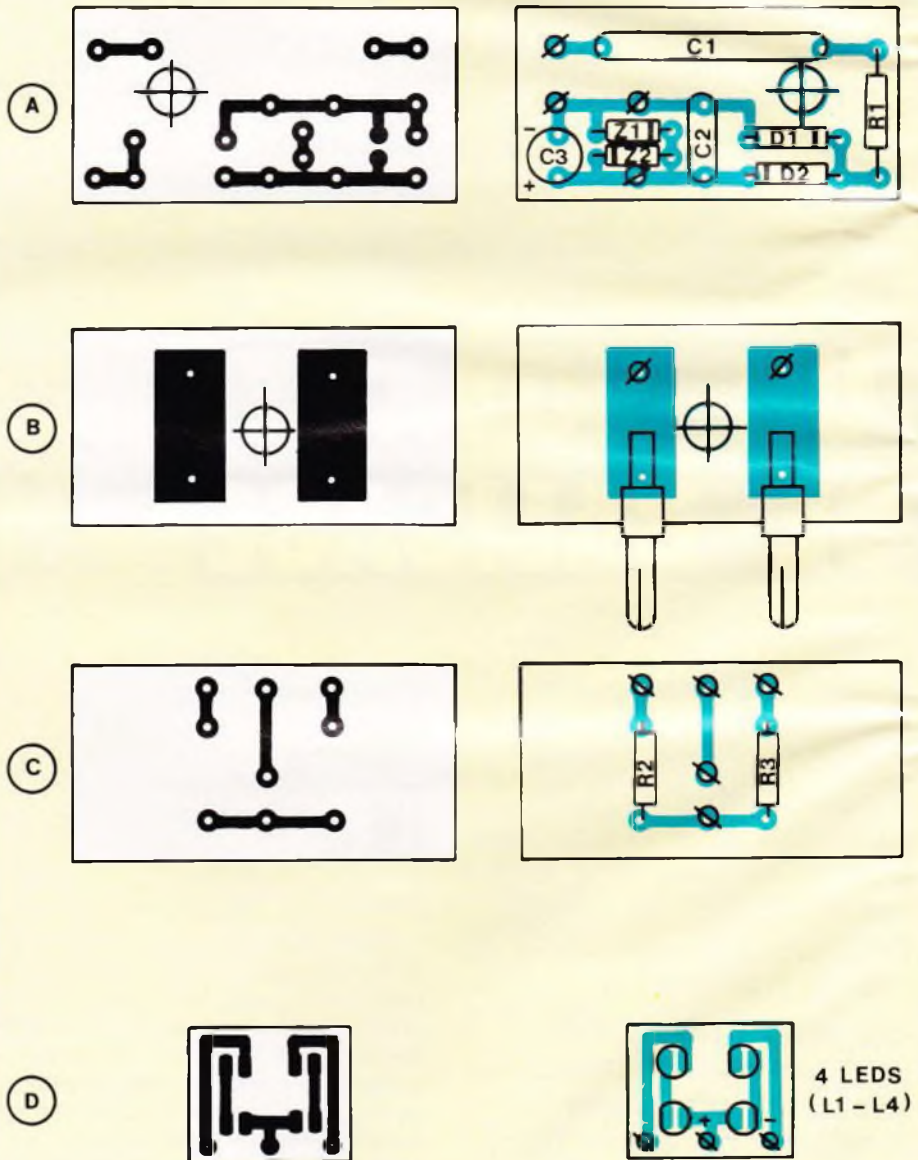
Nous attirons toutefois votre attention sur le fait que la source continue est reliée directement au secteur : l'utilisation d'une telle alimentation exige donc un minimum de prudence. D'autre part, le condensateur C_1 garde un moment encore une charge suffisante pour vous attribuer une généreuse secousses électrique ! Veillez donc à le décharger à l'aide d'un simple fil avant toute manipulation sur la maquette.

B – Réalisation pratique

Il existe dans le commerce des prises spéciales éclairantes, dites de balisage. Elles contiennent une petite lampe à leur cathodique, dont la caractéristique essentielle est de diffuser une lueur orangée à cause du gaz néon qu'elle contient. En outre, une telle ampoule ne dissipe quasiment aucune chaleur.

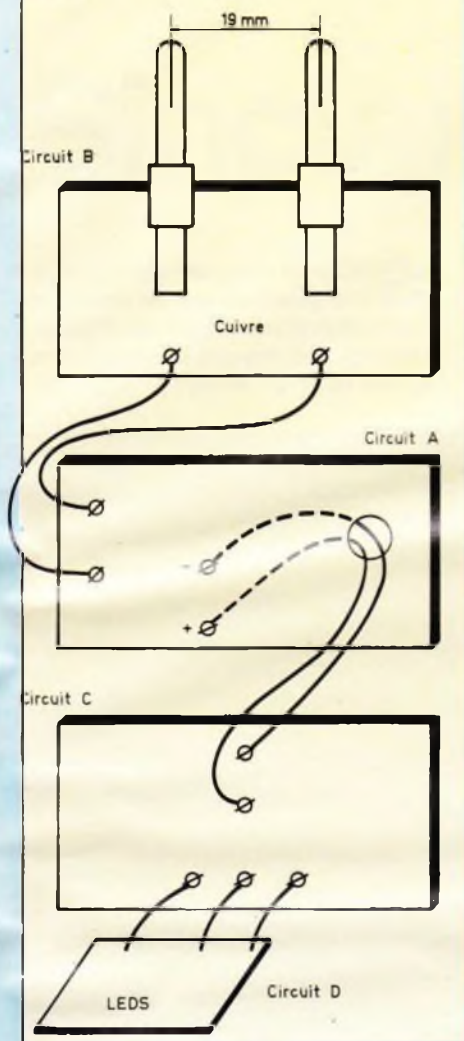
Nous reprendrons cette présentation pour notre maquette qui se logera sans trop de mal dans un petit boîtier TEK0 plastique P_1 .

Pour y parvenir, il ne faudra pas moins de 4 circuits imprimés distincts (voir **fig. 2 de A à D**). Ils se reproduiront aisément à l'aide de quelques pastilles MECANORMA ou encore avec un stylo spécial. Pour la mise en place des rares composants, il conviendra simplement de veiller à la bonne orientation des éléments polarisés comme les diodes par exemple.

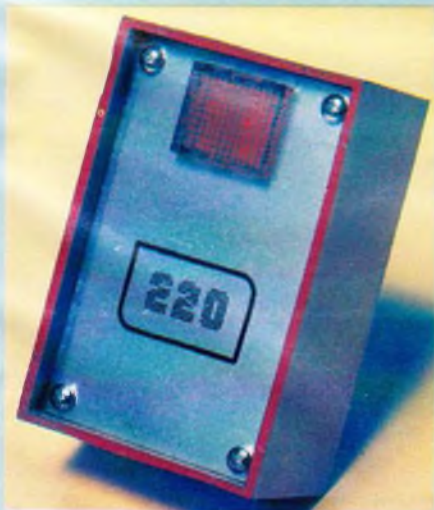
Fig. 2

L'auteur a eu recours à l'utilisation de quatre petits circuits imprimés reproduits à l'échelle.

Fig. 3



Aspect de la réalisation en coffret Teko.



Le circuit C ne recevra que les résistances R_2 et R_3 , mais servira surtout de support au minuscule circuit D comportant les 4 LED. Pour l'implantation de ces dernières, il conviendra de respecter la mise en série prévue. La **figure 3** résume les diverses liaisons à réaliser pour mener à bien l'assemblage final. Nous utiliserons bien entendu les très pratiques rainures internes du boîtier, ce qui nous incite à vous conseiller de ne pas débiter les circuits imprimés trop courts...

Après un dernier contrôle, il est possible de procéder à la mise sous tension de l'ensemble qui doit s'illuminer sans aucun réglage ni problème. Ce montage sans prétention pourra quelquefois vous inspirer une alimentation secteur économique, si toutefois l'utilisation se révèle peu gourmande et si l'utilisateur, lui, reste prudent !

Guy ISABEL

Liste des composants

D_1, D_2 : diodes 1N 4001 à 4007
 Z_1, Z_2 : Zener 5,1 V 1 W (voir texte)
 R_1 : 100 Ω 1/2 W (marron, noir, marron)
 R_2 : 1,5 k Ω 1/4 W (marron, vert, rouge)
 R_3 : 1,5 k Ω 1/4 W (marron, vert, rouge)
 C_1 : condensateur 1 μ F/400 V minimum
 C_2 : 100 nF céramique
 C_3 : chimique vertical 100 μ F/25 V
 L_1, L_2, L_3, L_4 : diodes LED rouges \varnothing 3 mm
 Boîtier TEKO plastique P_1
 1 fiche mâle ou 2 fiches banane, époxy, fil souple, plexiglas rouge



Chaque livre, et on peut l'appeler livre à juste titre (couverture cartonnée, format 190 x 260), comporte une feuille de transfert autorisant six circuits imprimés qui permettent par association quatorze montages « tremplin ». Dans ces conditions, et à l'aide de peu de composants, l'amateur parviendra, à moindre frais, à un maximum de possibilités.

Les montages « tremplin »

- L'amplificateur de base.
- L'amplificateur téléphonique.
- L'interphone.
- Le module récepteur.
- La sirène à effet spatial.
- L'alimentation universelle.
- Le déclencheur photo-électrique.
- Le faisceau infranchissable.
- Le détecteur de température.
- Le détecteur d'humidité.
- Le détecteur de secousses.
- Le temporisateur.
- Le jeu de réflexes.
- L'orgue miniature avec vibrato.

Au total 35 montages

Une nouvelle présentation, beaucoup plus claire et agrémentée de très nombreux croquis, de la couleur très attrayante, des composants disponibles partout, et la feuille transfert inciteront, compte tenu du prix, de très nombreux amateurs, débutants ou non, à s'offrir ce plaisir.

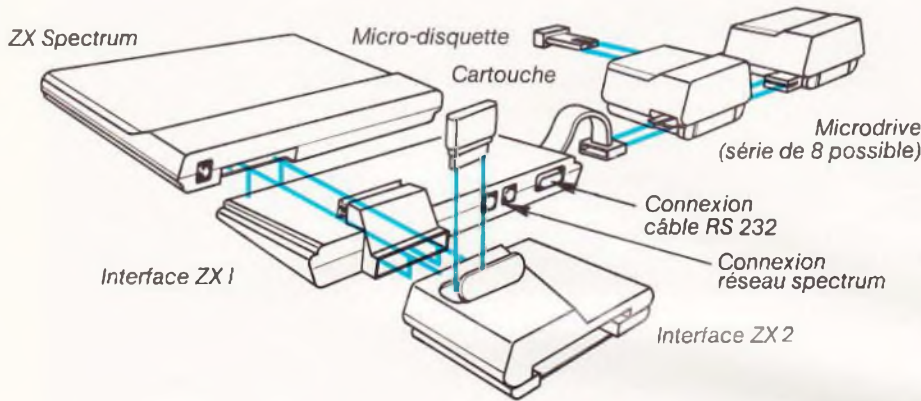
Prix pratiqué : 70 F (avec feuille de transfert), franco 80 F, par **La Librairie Parisienne de la Radio**, 43, rue de Dunkerque, 75480 Paris Cedex 10.

ZX Spectrum. Un incomparable système informatique.

CULTURE CONCEPTS

Bon de commande

A retourner à Direco International - 30, avenue de Messine - 75008 Paris.



Le ZX Spectrum et ses périphériques

Micro-ordinateur ZX Spectrum		
48 K RAM PAL	1965 F x	SS 02
48 K RAM Péritel	2325 F x	SS 04



Interface ZX 1	895 F x	SS 05
Câble RS 232	235 F x	SS 06



Microdrive ZX		
	940 F x	SS 07
Boîte de 4 microdisquettes vierges		
	316 F x	SS 09

Imprimante Alphacom 32		
	1190 F x	C 14



Boîte de 5 rouleaux de papier		
	150 F x	P 02
Modulateur noir et blanc		
	190 F x	CS 04



Manette de jeux Quickshot		
	140 F x	C 15
Interface ZX 2		
	351 F x	SS 10



Les logiciels-cartouches

	Pssst!	185 F x	RS 01
	Jet Pac	185 F x	RS 02
	Cookie	185 F x	RS 03
	Trans Am	185 F x	RS 04
	Space Raiders	185 F x	RS 05
	Planetoids	185 F x	RS 06
	Hungry Horace	185 F x	RS 07
	Echecs	185 F x	RS 09
	Backgammon	185 F x	RS 10

Les logiciels-cassettes

JEUX DE RÉFLEXION			
	Cobalt (simul. de vol)	95 F x	JS 01
	Echecs	115 F x	JS 15
	Othello	75 F x	JS 02
	Manager	140 F x	JS 16



UTILITAIRES			
	Pascal	260 F x	US 01
	ZX Trans	95 F x	US 03
	Devpac (Ass/Desass)	160 F x	US 02

JEUX D'ARCADES

	Jumping Jack	95 F x	JS 17
	Zoom	95 F x	JS 18
	Alchemist	95 F x	JS 23
	Mined-Out	86 F x	JS 05
	Androides	75 F x	JS 07



GESTION

	Direction financière.	120 F x	GS 01
	Gestion de fichier ...	115 F x	GS 02



TOTAL : F

Indiquez dans chaque case la quantité commandée. Effectuez le calcul du total et inscrivez le résultat dans la case TOTAL.

Votre commande vous sera adressée sous 3 semaines.

Je paie par : chèque bancaire

CCP

établi à l'ordre de Direco International, joint au présent bon de commande. (aucun chèque n'est encaissé avant l'expédition du matériel).

contre-remboursement*

* Contre-remboursement taxe PTT (14,20 F) pour toute commande de moins de 2000 F. Au-delà, barème Sernam.

Nom

Prénom

Adresse

Code postal | | | | | Tél. :

Signature (pour les moins de 18 ans, signature de l'un des parents) :

Au cas où je ne serais pas entièrement satisfait, je suis libre de vous retourner le matériel dans les 15 jours. Vous me rembourserez alors entièrement.

sinclair
la micro-ordination

EPS A

Les déb...
cass...
Nou...
beau...
amé...
reme...
part...
parfo...

II

P

Le p...

V ou...
c...
du ZX-8...
modulat...

Les possesseurs du micro-ordinateur ZX-81 ont eu très souvent des déboires en ce qui concerne les liaisons avec un magnétophone à cassette avec le NORMALLOAD (« Electronique Pratique » n° 65 page 52). Nous avons résolu le problème principal, celui du chargement, or pour beaucoup d'entre vous cette amélioration n'a pas suffi : il fallait aussi améliorer l'enregistrement (SAVE) des programmes. L'appareil proposé remet en forme le signal tant à l'enregistrement qu'à la lecture. D'autre part, nous avons constaté que le circuit d'antenne du téléviseur avait parfois sa part de responsabilité ; là le remède sera simple.

INTERFACE CASSETTE

POUR ZX 81

Le pourquoi des ennuis

Voulant trouver le mal à sa racine, nous avons « décortiqué » le circuit électronique du ZX-81 : le signal de sortie pour le modulateur UHF (antenne) et la

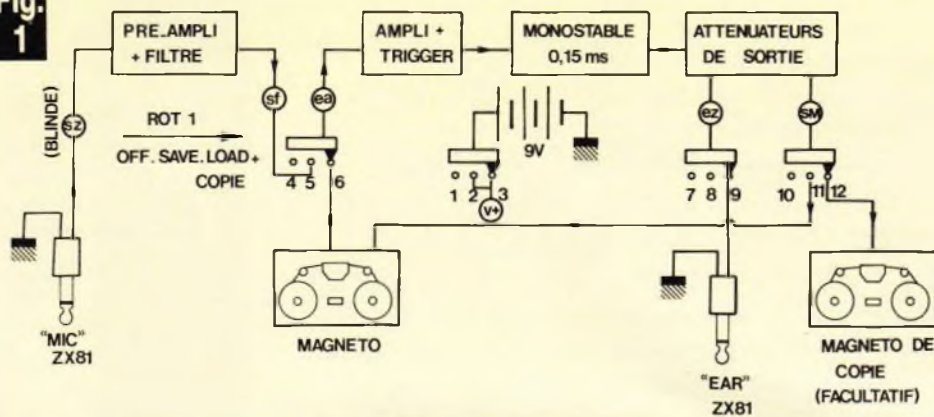
prise « MIC » sort de la broche n° 16 d'un circuit intégré à 40 pattes (SINCLAIR) situé à côté du Z-80A.

C'est le côté bâclé de cette dérivation du signal qui est, de notre avis, responsable de tout : liaison di-

recte vers le modulateur, mais pour le signal vers la prise « MIC » nous avons **en série** une résistance de 1 M Ω plus un condensateur de 47 pF ! Puis en aval 1 k Ω et 47 nF en parallèle, reliés à la masse. Rien



Fig. 1



Un rotacteur 3 positions/4 voies assure toutes les commutations. Bit zéro délivré par le ZX 81 et signal transformé.

d'étonnant alors que le signal sortant soit si faible et souillé d'harmoniques et bruit de fond...

Notre première idée avait été de remplacer cette hérésie par un étage à FET, mais vu le manque de place sur ce circuit à gravure double face nous avons renoncé. On ne touchera donc pas au ZX-81, mais il faudra ressusciter ce signal souffreteux.

Deuxième point faible constaté, le modulateur UHF. Le hasard a voulu que nous remplacions le téléviseur noir et blanc habituel par un téléviseur couleur PAL-SECAM, PHILIPS modèle 14-P-2261 (tuner super sensible) : surprise ! Non seulement l'image fournie par le ZX-81 était à peine lisible mais échecs en LOAD et en SAVE ; de fines rayures sautillantes au lieu des larges bandes noires et blanches : quand le magnétophone tournait, il fallait d'abord débrancher le câble d'antenne ! La faible impédance d'entrée du tuner mettait « à plat » le signal sortant de la broche 16 du CI SINCLAIR.

Le remède est alors fort simple : dans la fiche d'antenne **Côté téléviseur**, mettre une résistance de 1 500 Ω en série avec le signal (résistance à couche 1/4 W). Ce câble ainsi « trafiqué » n'a produit aucune différence en le reconnectant à l'ancien téléviseur noir et blanc.

Donc, **commencez par modifier ainsi votre câble UHF.**

Le principe de fonctionnement (fig. 1)

En position SAVE, le signal issu du socle « MIC » est traité par un

préamplificateur micro de qualité Hi-Fi, puis il traverse un filtre passe-bande super sélectif qui ne laisse passer que les fréquences comprises entre 3 000 et 3 600 Hz (celle du ZX-81 est de 3 300 Hz). On élimine ainsi toutes ces harmoniques, visibles à l'oscilloscope, mais hélas non photographiables. Nouvelle amplification ($\times 10$), puis un détecteur de seuil/trigger qui élimine tous les pics parasites inférieurs à 100 mV.

Ce signal carré attaque un monostable de 150 μ s afin d'obtenir un signal carré de rapport cyclique 1/1. L'idéal !

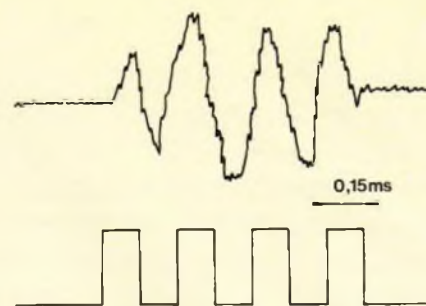
En position chargement (LOAD), on remarque sur la **figure 1** que le signal venant du magnétophone attaque le circuit à partir de l'ampli/trigger, et ce sans passer par le filtre. On pourrait dire dommage mais cela aurait pu être un risque d'ennui avec certains magnétophones (vitesse incertaine, amplitude insuffisante).

Revenons à la sortie du monostable. Notre beau signal ressuscité a une amplitude de 0 à 8,5 V, d'où deux atténuateurs en parallèle : l'un destiné au magnétophone **entrée « radio » et non plus entrée micro**, l'autre destiné à l'entrée « EAR » du ZX-81 (en LOAD).

Résumons : que va apporter notre SECUZEDIX ?

- 1° On n'enregistre que le signal pur.
- 2° On n'utilise que l'entrée-sortie radio du magnétophone.
- 3° Plus de réglage de volume en enregistrement.
- 4° Plus de réglage de volume en lecture.

Fig. 2



5° Plus de fiches à changer de socle (LOAD/SAVE), un rotacteur se charge de tout.

6° Possibilité de copie de cassette sans passer par le ZX-81.

Rappelons que, comme sur le NORMALLOAD, les amplitudes de sorties sont immuables, quelles que soient les amplitudes des entrées : 0 à 4 V sur « EAR », 300 mV efficaces pour le magnétophone.

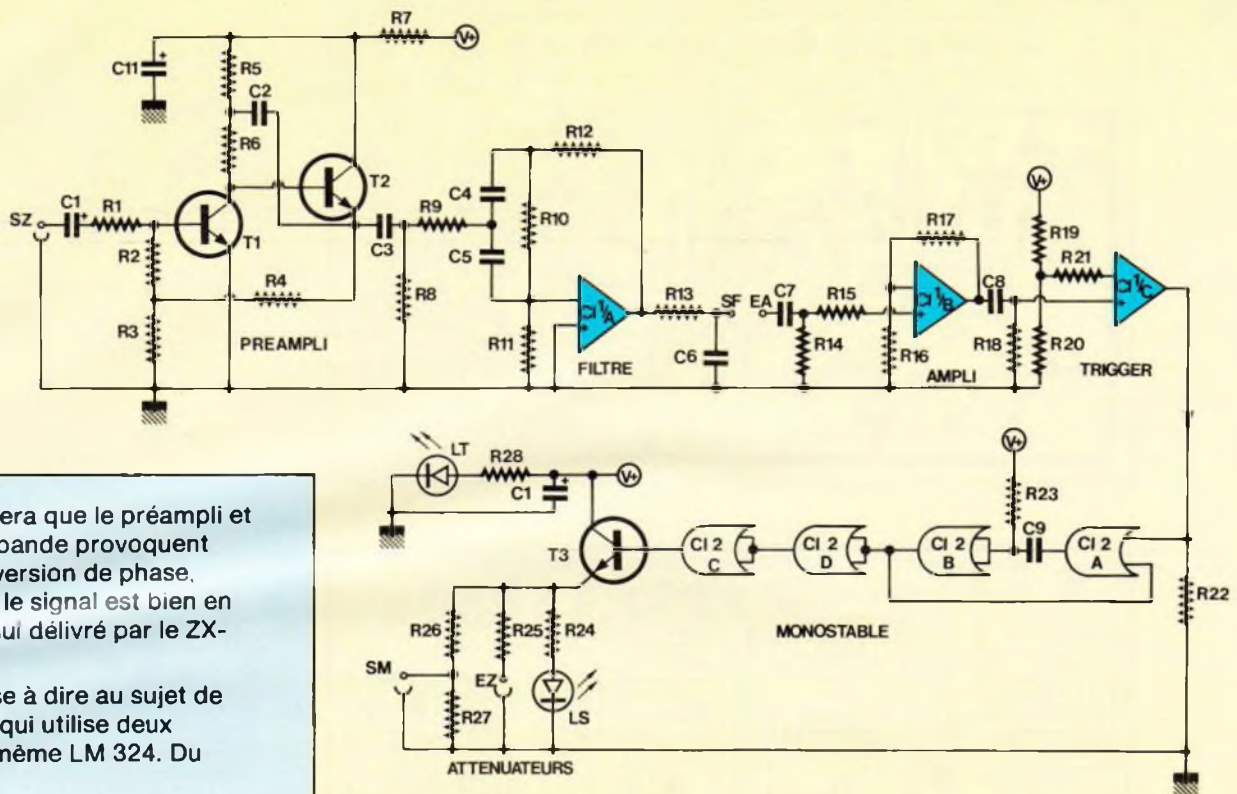
La construction de cette interface ne comporte **aucune mise au point** et ne fait appel qu'à des composants ultra-classiques, mais attention ! Le tracé du circuit imprimé est très complexe et assez serré, **donc pas à la portée d'un tout débutant**. Nous insistons sur ce point car, à la parution du NORMALLOAD, beaucoup de « ZX-istes » ont fait leurs débuts en électronique ! On ne compte plus les CI claqués au soudage, les ponts d'étain, les erreurs de tracé, les soudures sèches, etc., d'où un courrier abondant...

Le schéma électronique (fig. 2)

Le préampli micro est classique et éprouvé, il est certainement d'une qualité supérieure à celui de votre minicassette. Le transistor d'entrée T_1 devra avoir un gain β compris entre 400 et 500, tandis que T_2 se contentera d'un entre 300 et 400.

Le filtre passe-bande utilise un des quatre amplis op contenus dans un LM 324. Il a été conçu en fonction d'une amplitude d'entrée constante (c'est le cas). Son effet est renforcé par deux filtres passifs en série : un « passe-bas » (R_{13}/C_6) et un « passe-haut » (C_7/R_{14}).

Fig. 2



On remarquera que le préampli et le filtre passe-bande provoquent chacun une inversion de phase, donc en sortie le signal est bien en phase avec celui délivré par le ZX-81.

Peu de chose à dire au sujet de l'ampli trigger qui utilise deux amplis-op du même LM 324. Du banal !

Le monostable est classique lui aussi puisque réalisé avec des portes NOR d'un 4001 ; le signal reste en phase, il est renforcé en puissance par le transistor T₃ monté en collecteur commun. La LED verte LS est un témoin de sortie, facultative mais souvent utile.

Les atténuateurs de sorties : le pont R₂₆/R₂₇ permet au magnétophone de recevoir un signal carré de 840 mV crête à crête, soit environ 315 mV efficaces. La sortie EZ destinée à être reliée à l'entrée « EAR » ne comporte qu'une résistance série (R₂₅) ; en fait elle réalise un pont diviseur avec une résistance de 220 Ω incluse dans le ZX-81 : le signal appliqué sur l'entrée « EAR » va donc de 0 à 4 V.

Le rotacteur Rot 1 n'a que 3 positions (voir fig. 1) : OFF – SAVE – LOAD/COPIE. Grâce à lui les connexions entre le magnétophone et le SECUZEDIX sont permanentes, ce qui évite bien des étourderies... En position LOAD on peut également effectuer une **copie physique** d'une cassette, d'un magnétophone à un autre, sans se servir du ZX-81. Même après plusieurs copies répétitives (copie de copie), il n'y a aucune altération du programme. Rappelons quand même que le piratage des cassettes du commerce est chose interdite.

SZ = sortie ZX (« MIC »). SF = sortie filtre. EA = entrée ampli. EZ = entrée ZX (« EAR »). SM = sortie magnétophone. LS = LED signal (« bit »). LT = LED témoin.

Le circuit imprimé (fig. 3)

Comme nous l'avons annoncé, son tracé est relativement serré, mais non acrobatique. Il fallait pouvoir le loger dans un coffret métallique (blindage du préampli micro) de dimensions inférieures à celles du micro-ordinateur... Vous serez pratiquement obligés de le reproduire par voie photographique. Ceux qui n'ont pas encore cette pratique trouveront tous les détails opératoires dans l'ouvrage *Guide Pratique des Montages Electroniques* (ETSF).

Quelques détails :

- Il y a un strap, situé près de CI₂.
- Respectez bien l'orientation de CI₁.
- Toutes les cosses poignard sont sur un même côté. A légendier avant toute soudure.
- Les condensateurs électrochimiques C₁₀ et C₁₁ sont des modèles radiaux (verticaux).
- Les deux LED LT et LS sont extérieures au circuit imprimé.

- Les condensateurs C₄ et C₅ sont des 10 nF ± 5 %. Les modèles « Plastipuces Siemens » (représentés sur les photos) ont cette précision.

- Toutes les résistances peuvent être des 1/4 W.

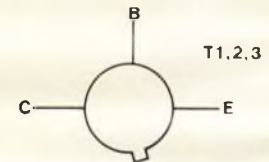
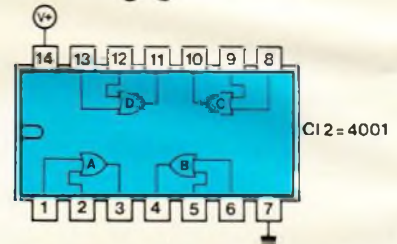
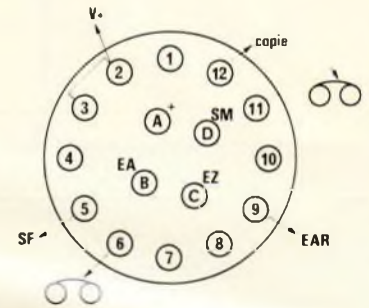
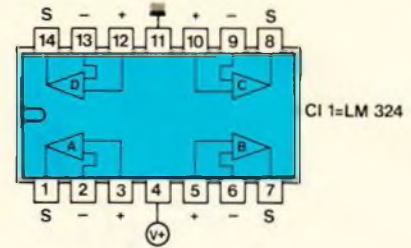
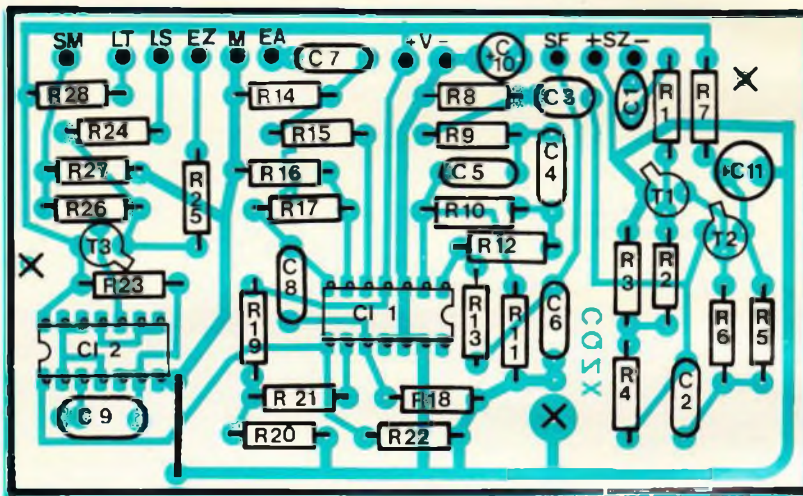
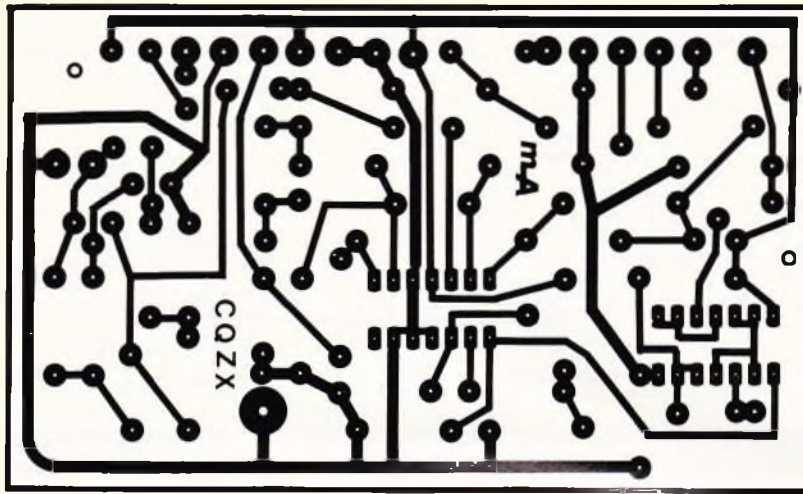
La mise en coffret

Nous avons utilisé le boîtier aluminium ESM-EM 14/05 bien connu. Le module est fixé au fond par 3 vis de 3 mm avec entretoises de 5 mm.

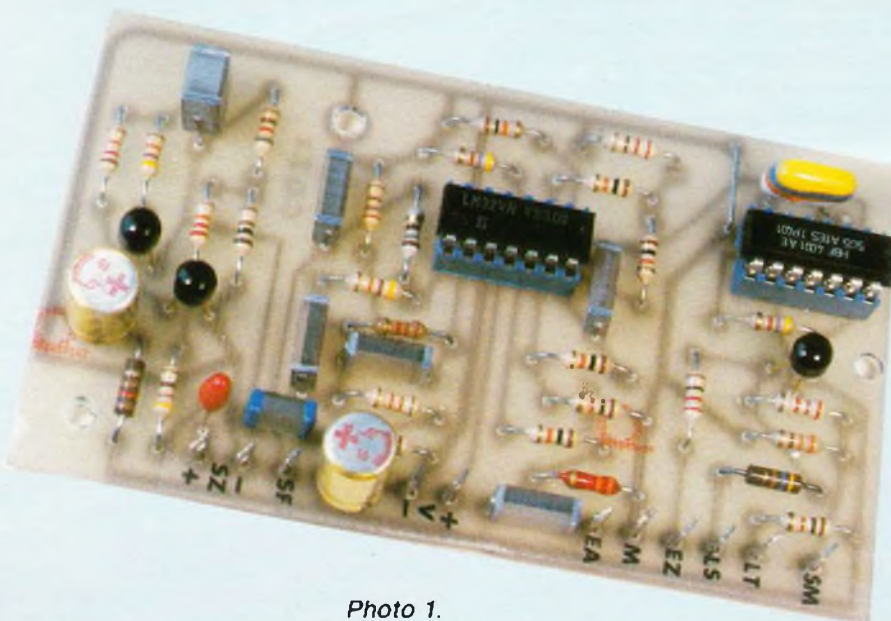
La face avant est consacrée aux commandes : rotacteur et LED ; tandis que la face arrière est réservée aux connexions via magnétophone et ZX-81. Le plan de perçage est représenté **figure 4**.

Les socles d'entrées et sorties de la face arrière ont un caractère optionnel. En raison de convenances personnelles, l'auteur a monté 2 socles CINCH-RCA pour le magnétophone principal, et un socle JACK ∅ 3,5 pour le magnétophone de copie : libre à vous de monter du

Fig. 3



Tracé du circuit imprimé publié grandeur nature et câblage du commutateur.



*Photo 1.
La carte imprimée.*

DIN, ou du JACK \varnothing 6,35. Autre option : nous avons fixé sur le fond, entre le rotacteur et les LED, un clip pour pile 9 V : très commode mais encore difficile à trouver.

La protection des caractères transferts sur les 2 panneaux est assurée par du film adhésif NORMA-COLOR.

Le câblage interne

Avant de visser quoi que ce soit sur le coffret, il sera plus pratique d'effectuer d'abord quelques soudures :

1° Câblez le rotacteur avec des fils de diverses couleurs (à noter) : sur les cosses n° 6, 11 et 12, soudez des fils de 18 cm ; pour les bornes n° 2, 5, B, C et D, 6 à 7 cm suffiront. La cosse A reçoit le fil rouge de la prise agrafe.

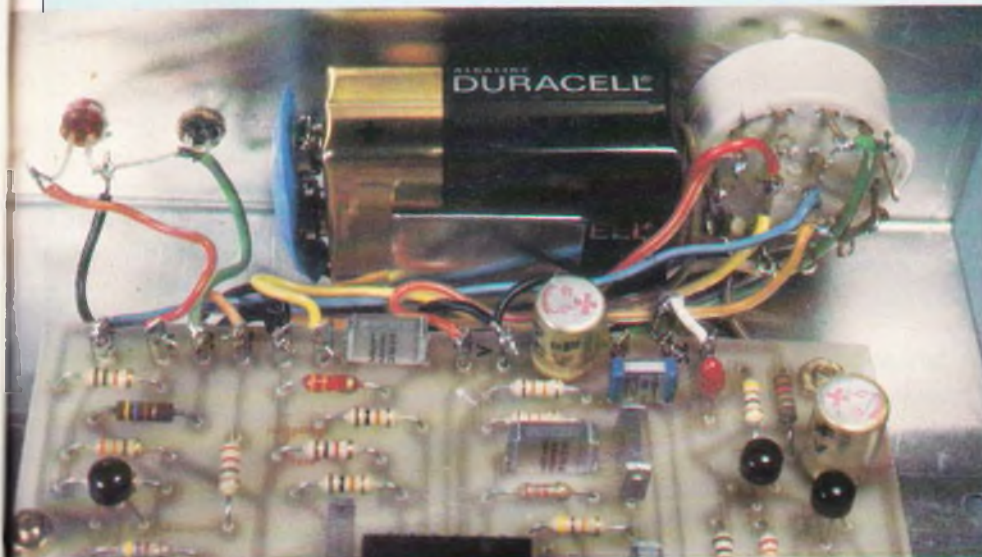


Photo 2. - Câblage du commutateur.

L'utilisation pratique

Nous avons dit que le rotacteur évite toutes les manipulations de fiches, à une exception près : en LOAD il est conseillé d'extraire le jack de la prise « MIC » sur le ZX-81.

Notre maquette a parfaitement fonctionné sur deux magnétophones très différents, mais par précaution nous avons envisagé les cas où votre magnétophone serait très différent des nôtres :

- Vous avez remarqué que l'on n'utilise plus sur le magnétophone la sortie HP et l'entrée micro : tout se fait par le socle « radio » (ou « auxiliaire »). Donc, dans la majorité des « mini-cassettes » actuels, votre potentiomètre de volume est sans action, aussi bien en enregistrement qu'en lecture : un souci en moins.

2° Soudez un câble blindé (un conducteur) de 40 cm sur les cosses poignard SZ du module.

3° Soudez un méplat fin (fil en nappe) de 40 cm sur les cosses poignard EZ et masse.

4° Equipez les cosses LT et LS d'un fil de 3 cm.

5° Reliez les cosses SM, EA, V₊ et SF au rotacteur.

6° La cosse V reçoit le fil noir de la prise agrafe et un fil (épais) de 10 cm.

7° Sur la cosse M ajoutez un fil noir de 3 cm.

8° Montez les socles sur le panneau arrière.

9° Engagez avec un peu de colle les deux LED dans leurs trous, les pattes « - » étant au milieu : reliez-les par un point de soudure.

10° Engagez les vis et entretoises dans le fond.

11° Fixez sans serrer le rotacteur, ses fils longs allant vers l'arrière.

12° Rabattez sous le module le câble blindé, le méplat de 40 cm et le fil de masse. Installez le module en veillant bien à ce que les fils ne se croisent pas sous celui-ci (des soudures pouvant perforer un isolant lors du serrage).

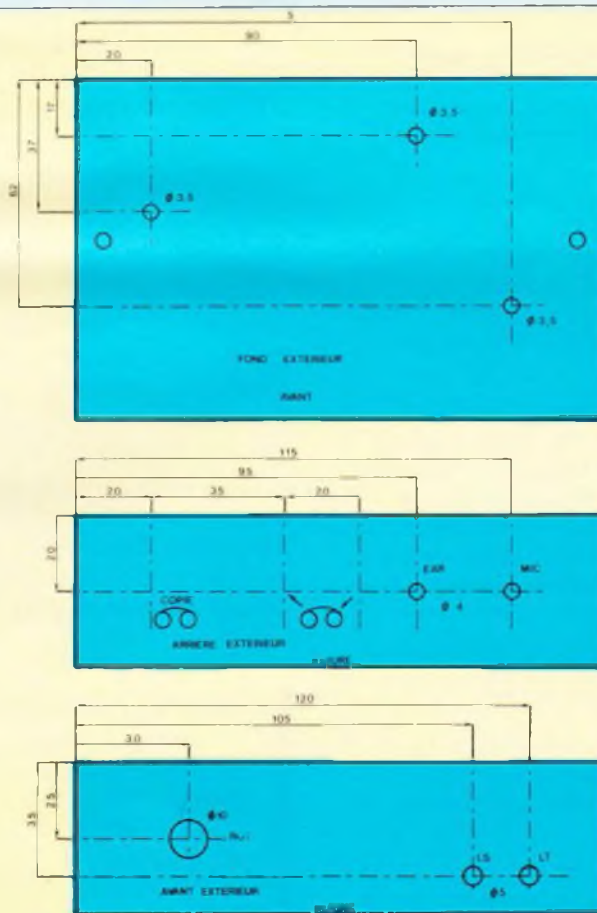
13° Sur le panneau arrière faites les connexions aux socles, sans oublier les liaisons masse.

14° Les câbles de 40 cm, après un nœud d'arrêt interne, sont engagés dans leurs trous respectifs. Puis leurs extrémités sont équipées d'une fiche JACK \varnothing 3,5.

15° Connectez les LED par les trois fils de 3 cm ; le noir allant au point de soudure entre elles.

16° Positionnez et serrez le rotacteur. Montez la pile. Le montage est prêt à fonctionner.

Fig. 3



Plan de perçage du coffret ESM de référence EM 14/05.



Photo 3. – La face arrière et les diverses prises.

A l'enregistrement, pas de problème puisque le CAG (contrôle automatique de gain) se charge de tout. A vérifier néanmoins car le CAG ne pourrait concerner que le préampli micro.

A la lecture, le signal sortant du socle « radio » est généralement maxi et fixe, mais sur certains modèles il est réglable avec le potentiomètre de volume : mettez-le alors au maxi mais en coupant le HP incorporé ! Par exemple, en engageant une fiche vide dans le socle HP supplémentaire.

De par sa conception, notre ampli trigger considère comme bons des niveaux d'entrées très différents, mais imaginons que votre magnétophone ne soit pas dans le créneau, c'est-à-dire pas de « 0/0 » en fin de LOAD.

Nous ne parlerons que de programmes ayant été enregistrés par le SECUZEDIX. faites vos tests avec un programme très court de 3 ou 4 lignes. Contrairement à ce que dit le manuel SINCLAIR, il faut **toujours titrer un programme à charger** ; ne faites donc jamais « LOAD ».

- La LED verte ne doit scintiller que lors des transferts de données (SAVE ou LOAD).

1° En LOAD, la LED verte ne s'éclaire pas : niveau trop faible. Diminuez la valeur de R_{26} et refaites un enregistrement.

2° En LOAD, les barres noires à l'écran sont très larges et les barres blanches toujours très brouillées : niveau trop fort. Augmentez la valeur de R_{26} , puis refaites l'enregistrement.

3° En LOAD, les barrures à l'écran sont pourtant très nettes : signal légèrement trop faible lors de l'enregistrement. Augmentez R_{17} (gain). Explication : en SAVE le ZX-81 donne des trains de 4 pics pour un bit 0 et de 7 pics pour un bit 1, or le premier pic a toujours une amplitude plus faible que ses suivants et n'a pas été détecté. Si le défaut persiste, diminuez légèrement R_{26} .

- Ne diminuez jamais la valeur de R_{25} ! (220 Ω).
- Si votre mini-cassette n'a pas de condensateur d'entrée, mettez-en un sur SM (0,1 à 1 μ F).
- Assurez-vous que, le circuit étant alimenté, la tension pile (V_+) ne soit pas inférieure à 8,5 V (le filtre passe-bande n'apprécierait pas).
- Votre magnétophone est stéréo ? Enregistrez sur les deux pistes mais n'en lisez qu'une seule.

Nous espérons avoir pensé à tous les cas possibles. L'appareil terminé, vous apprécierez enfin de ne plus vivre l'anxiété du « 0/0 »...

Michel ARCHAMBAULT

Matériel nécessaire

- CI_1 : LM 324, quadruple ampli-op.
- CI_2 : 4001, quadruple NOR en C.MOS
- T_1 : transistor NPN $\beta \approx 400$ genre BC 109, 408...
- T_2, T_3 : transistor NPN $\beta \approx 300$ genre BC 109, 408...
- LT : LED rouge \varnothing 5 mm
- LS : LED verte \varnothing 5 mm

- R_1 : 470 Ω (jaune, violet, marron)
 - R_2 : 22 k Ω (rouge, rouge, orange)
 - R_3 : 100 Ω (marron, noir, marron)
 - R_4 : 820 Ω (gris, rouge, marron)
 - R_5 : 12 k Ω (marron, rouge, orange)
 - R_6 : 47 k Ω (jaune, violet, orange)
 - R_7 : 120 Ω (marron, rouge, marron)
 - R_8 : 12 k Ω (marron, rouge, orange)
 - R_9 : 1,2 k Ω (marron, rouge, rouge)
 - R_{10} : 2,2 k Ω (rouge, rouge, rouge)
 - R_{11} : 270 Ω (rouge, violet, marron)
 - R_{12} : 47 k Ω (jaune, violet, orange)
 - R_{13} : 180 Ω (marron, gris, marron)
 - R_{14} : 3,3 k Ω (orange, orange, rouge)
 - R_{15} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 - R_{16} : 1 k Ω (marron, noir, rouge)
 - R_{17} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 - R_{18} : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 - R_{19} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 - R_{20} : 100 Ω (marron, noir, marron)
 - R_{21}, R_{22} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 - R_{23} : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 - R_{24} : 470 Ω (jaune, violet, marron)
 - R_{25} : 220 Ω (rouge, rouge, marron)
 - R_{26} : 2,7 k Ω (rouge, violet, rouge)
 - R_{27} : 330 Ω (orange, orange, marron)
 - R_{28} : 1 k Ω (marron, noir, rouge)
 - C_1 : 470 nF ou 1 μ F, tantale
 - C_2 : 470 nF (jaune, violet, jaune)
 - C_3 : 100 nF (marron, noir, jaune)
 - C_4, C_5 : 10 nF (marron, noir, orange)
 - C_6 : 100 nF (marron, noir, jaune)
 - C_7 : 33 nF (orange, orange, orange)
 - C_8 : 22 nF (rouge, rouge, orange)
 - C_9 : 47 nF (jaune, violet, orange)
 - C_{10}, C_{11} : 47 μ F/10-16 V radial
- Circuit imprimé : 107 x 65 mm à réaliser
- 11 cosses poignards
 - Rot 1 : rotacteur LORLIN 3 positions/4 voies
 - 1 prise agrafe pour pile de 9 V
 - 1 pile 9 V miniature alcaline
 - 1 bouton-flèche
 - 2 fiches jack \varnothing 3,5 mm
 - 40 cm de câble blindé
 - 1 conducteur
 - Socles de sorties adaptés à votre magnétophone
 - 1 coffret ESM EM 14/05

REGARDS SUR L'ATMOS



INITIATION



Si la forme du boîtier de l'Atmos est pratiquement la même que celle de son prédécesseur, l'Oric-1, on ne peut dire la même chose des couleurs... ! Autant l'Oric-1 était sobre (triste ?) avec son clavier noir sur fond gris agrémenté de deux rayures bleues, autant l'Atmos ne peut passer inaperçu avec son alternance de rouge vif et de noir profond ; agressif mais agréable à regarder !

Une des premières améliorations apportées à l'Atmos par rapport à l'Oric-1 est justement le remplacement du clavier à membrane caoutchouc (un des meilleurs de sa catégorie pourtant) par un véritable clavier mécanique (Qwerty, répétition automatique, bip sonore) avec des touches de taille respectable, ce qui amène un confort certain au niveau de la frappe. Ce clavier a l'air de bonne facture et il faut espérer qu'il tiendra ses promesses dans le temps... Les 58 touches ont la même disposition que sur l'Oric-1 ; les touches ESC (escape), CTRL (contrôle), SHIFT, les 4 flèches de direction, DEL (delete) et RETURN sont en rouge vif bien visible ; une autre touche de la même couleur est en supplément sur l'Atmos : il s'agit de la touche FUNCT (fonction) qui sera peut-être utilisée avec le Micro-

Disk... Le manuel n'étant pas très bavard sur ce sujet !! Petite parenthèse : nous ne saurions trop conseiller aux fanatiques de jeux d'action et d'adresse de s'offrir une poignée de jeu, pour que celle-ci « souffre » à la place du clavier... tout en rendant le jeu plus agréable !!!

Au niveau de l'aspect extérieur, les différences entre l'Atmos et l'Oric-1 s'arrêtent là, les boîtiers étant identiques (légère sur-épaisseur due au clavier mécanique et poids un peu plus élevé pour l'Atmos) avec leur forme pupitre très commode. Tous les connecteurs sont rassemblés sur la face arrière avec, de gauche à droite :

- La sortie antenne UHF, en PAL.
- La sortie RGB (red-green-blue =

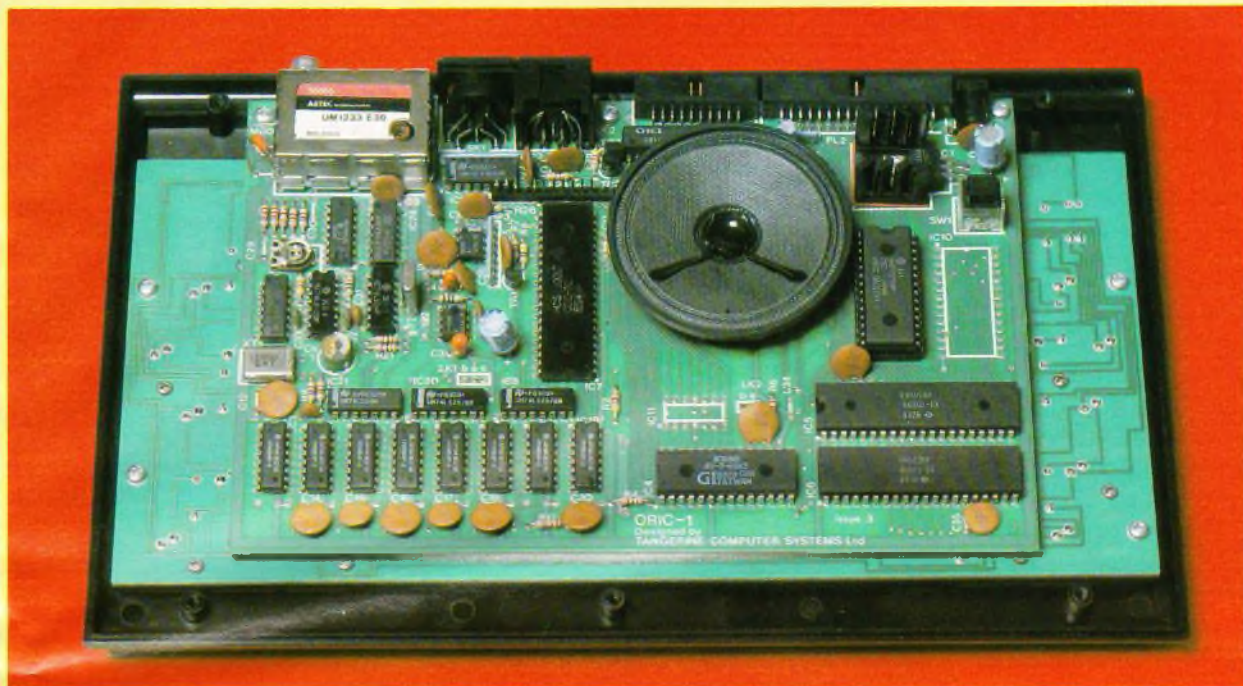


Photo 1.
Vue
intérieure
du micro-
ordinateur
Atmos.

rouge-vert-bleu) destinée à attaquer l'entrée Péritel de votre téléviseur couleur, affichage de 28 lignes de 40 caractères, avec la même qualité d'image que l'Oric-1, c'est-à-dire une des meilleures de sa catégorie.

- La prise Tape (ruban = bande magnétique) pour le branchement de l'Atmos sur un magnétophone à cassettes permettant de lire et de sauvegarder des programmes.
- Le connecteur Printer (imprimante) au standard Centronic, donc permettant un fonctionnement avec pratiquement toutes les imprimantes en vente actuellement ; de plus ce connecteur servira au branchement de modules extérieurs envoyant des données vers l'Atmos (poignées de jeu par exemple).
- Un grand connecteur (expansion) permettra d'étendre les possibilités de l'Atmos au niveau des périphériques extérieurs (micro-disk 3 pouces entre autres).
- Enfin le jack (Power) destiné à relier l'Atmos à son bloc secteur classique pour l'alimenter.

Sous le boîtier, on trouvera quelques ouvertures pour laisser passer le son du haut-parleur intégré (toujours aussi vigoureux !), une autre ouverture pour atteindre avec un crayon le bouton de Reset pour reprendre le contrôle de la machine sans perdre le programme en mémoire (toujours aussi peu pratique !) ; enfin deux autres petits passages permettent de faire des

réglages de l'électronique... à toucher à vos risques et périls !

Cette première prise en main effectuée, mise sous tension de la machine... L'écran papillote et se couvre de zébrures noires et blanches... Cela surprend mais c'est normal : l'Atmos fait son petit « ménage interne », notamment en chargeant son jeu de caractères en mémoire vive. Une fois terminé, l'écran affiche le Copyright habituel et indique qu'il y a 37631 octets de libre. L'Oric-1 nous en annonçait 47870, on pourrait penser que l'Atmos est plus gourmand en espace mémoire que l'Oric-1.

En réalité, après avoir récupéré sur les deux machines le maximum de mémoire disponible sans la haute résolution (commande Basic GRAB permettant de récupérer l'espace mémoire attribué à la haute résolution) on obtient :

ATMOS PRINT FRE (Ø)... 44796
ORIC-1 PRINT FRE (Ø)... 46588

On voit donc que l'Atmos occupe environ 1 800 octets de plus que l'Oric-1, soit guère plus. Ici on dispose de la deuxième version du Basic (version 1.1 pour l'Atmos, 1.0 pour l'Oric-1). Il s'agit là de la modification la plus importante car le Basic de la première version avait quelques bugs (commande TAB, problèmes de blocage de la machine avec certains chargements cassette) ; de plus quelques commandes ont été ajoutées au niveau de l'exploitation des cassettes :

- STORE et RECALL permettront de sauvegarder et rappeler un tableau de variables, permettant ainsi l'utilisation de fichiers et le passage de résultats d'un programme à un autre ; forme : STORE (ou RECALL) V, « nom du tableau », où V est le nom de la variable définissant le tableau, par exemple A\$ pour un tableau de chaîne de caractères A\$ (1Ø, 1Ø).

- VERIFY permettra de vérifier que le programme que vous venez de sauver est la copie conforme de l'original qui est encore en mémoire centrale. Pour ce faire, il y a relecture de la cassette et comparaison octet par octet avec le contenu des RAMS. L'Atmos affichera le nombre d'erreurs, et bien entendu ce nombre doit être égal à zéro... Sinon reprendre le sauvetage du programme ! Forme : CLOAD « nom du programme », V.

- JOIN permettra de joindre deux programmes l'un derrière l'autre en mémoire centrale ; bien utile pour récupérer une ou plusieurs sous-routines dans un autre programme. Attention, cette commande diffère de celle appelée MERGE (mélangeur) dans d'autres Basics ; ici, il faut que les numéros de lignes du deuxième programme soient supérieurs à ceux du premier car il n'y a pas entrelacement des lignes mais simplement mise bout à bout de deux blocs mémoire... mais c'est déjà rudement pratique ! Forme : CLOAD « nom du programme », J.

L'Atmos affichera le nom des programmes qu'il rencontrera sur la bande ainsi que leur type : B pour Basic, C pour code (langage machine). Bien entendu toutes les autres possibilités disponibles sur l'Oric-1 sont présentes : auto pour le démarrage automatique des programmes, sauvetage en mode lent 300 bauds (S pour Slow), la vitesse normale étant de 2 400 bauds, etc.

Le Basic de l'Atmos est donc le même « en mieux » que celui de l'Oric-1 ; c'est un Basic riche et très agréable à utiliser :

IF... THEN... ELSE, REPEAT... UNTIL, ON... GOTO (GOSUB), FOR... TO... (STEP)... NEXT.

Manipulation des chaînes de caractères avec LEFT \$, RIGHT\$, MID\$ (, ASC, VAL, STR\$.

INPUT, GET, KEY\$ pour les entrées clavier et DATA, READ, RESTORE (en début des datas) pour la lecture des données en mémoire centrale.

Les habituels PEEK et POKE sont présents avec leurs doubles : DEEK et DOKE qui font la même chose mais sur deux octets à la fois... très pratique !

La manipulation des couleurs se fait très simplement par les commandes PAPER (papier = couleur du fond) et INK (encre = couleur des caractères écrits). Ces deux commandes sont suivies d'un chiffre de 0 à 7 déterminant le choix de la couleur dans la table suivante :

- 0 = noir
- 1 = rouge
- 2 = vert
- 3 = jaune
- 4 = bleu
- 5 = magenta (pourpre)
- 6 = cyan (bleu-vert)
- 7 = blanc

Le passage du mode texte à la haute résolution se fera par HIRES (240 points en largeur par 200 en hauteur) avec un intermédiaire LORES0 et LORES1 (LOW Résolution = basse résolution, utilisation de blocs graphiques). Une commande Basic supplémentaire de l'Atmos permettra d'écrire en n'importe quel endroit de l'écran dont il faudra préciser les coordonnées X, Y. Forme : PRINT @ X, Y. D'autres instructions concernent la position du curseur, CURSET et CURMOV

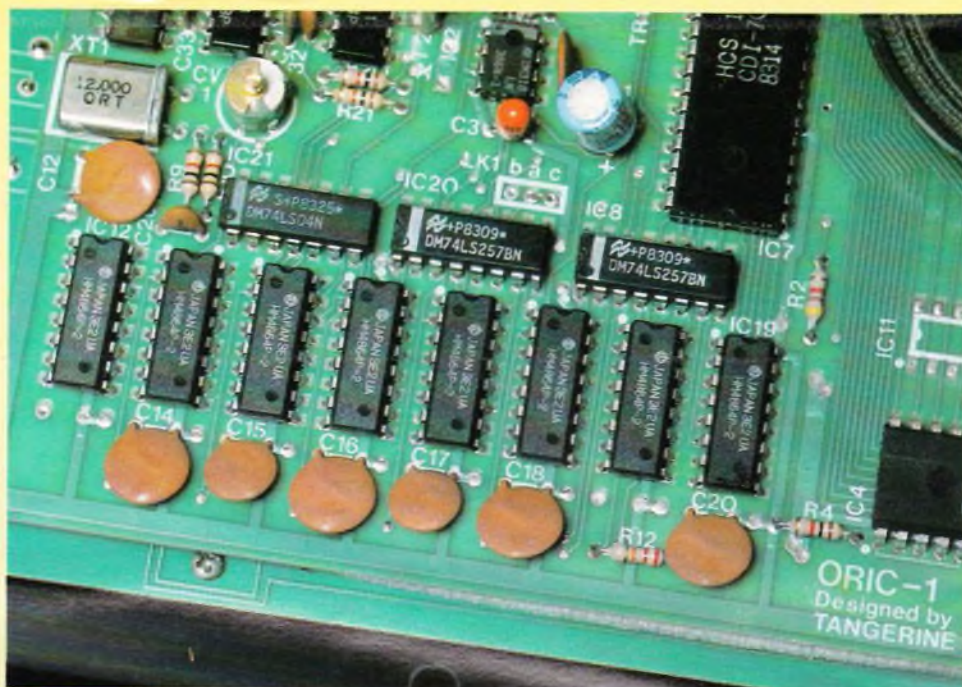


Photo 2. – Les RAM 4164 (64 K par 1 bit).



Photo 3. – Les « gros circuits » processeur 6502 A, synthétiseur AY 8912.

(en absolu et en relatif), tracer une ligne entre deux points (DRAW), dessiner un cercle (CIRCLE), donner un modèle de ligne (PATTERN), remplir une forme géométrique simple (FILL), écrire des caractères en mode HIRES (CHAR)... A noter que le mélange graphisme/ couleurs/ caractères alpha-numériques demande pas mal d'instructions parmi lesquelles il sera facile de s'égarer... mais cela fait partie du plaisir de la programmation !

Côté musical, l'Atmos utilise le circuit intégré spécialisé de chez General Instrument, le AY-8912, ce qui lui permet d'offrir trois voies sé-

parées et 7 octaves. Le Basic vous permet de l'exploiter de deux manières différentes :

– Soit en utilisant les effets sonores pré-programmés, au nombre de 4 : ZAP (sifflement laser), SHOOT (coup de feu), PING (son cristallin d'une clochette) et EXPLODE (explosion). Ne pas oublier que ces bruits sont générés par le AY-8912 et non créés par l'unité centrale...

Laissez donc le temps au AY-8912 de faire son travail avant que l'unité centrale ne lui envoie un nouvel ordre et ce, avec l'instruction WAIT (attendre), suivi d'un chiffre indiquant le nombre de centièmes de

seconde pendant lesquels l'unité centrale patientera.

– Soit en créant vos propres sons à l'aide des commandes Basic Sound, Play et Music suivies de leurs paramètres : Sound, Canal, Hauteur du son, Volume, Play, Canal son, Canal bruit, Enveloppe, Période.

Music, Canal, Octave, Note, Volume : comme on peut le constater, les possibilités sont nombreuses... Nous ne pouvons clore le chapitre sonore sans emprunter cette phrase au manuel de l'Atmos : « Nous vous souhaitons de longues heures de créations sonores et musicales pour amuser vos amis et importuner vos voisins. » ... Dommage qu'il n'y ait pas un réglage de volume extérieur !

Le Basic de l'Atmos vous offrira bien sûr nombre d'instructions plus classiques et nécessaires sur un Basic qui se respecte ; l'éditeur est resté le même, c'est-à-dire un éditeur d'écran travaillant sur la ligne affichée avec passage par un buffer temporaire (CTRLA), l'insertion devant se faire par déplacement (flèches) sur une ligne vide, frappe des caractères à insérer, puis retour dans la ligne d'origine et validation de la nouvelle ligne réalisée (sans dépasser les 78 caractères maximum)... Pas toujours très facile mais très visuel et très important pour le débutant.

A l'intérieur de l'Atmos

Le boîtier se démonte facilement grâce à 6 vis dont une est cachée sous la bande de garantie. Le clavier est maintenant relié à la plaque principale par un câble souple terminé par un connecteur (ce connecteur est directement soudé sur le circuit imprimé du clavier sur l'Oric-1). Sur la plaque électronique elle-même, pas de différences notables. Toujours 8 boîtiers type 4164 (64 K par 1 bit) donnant 64 K de RAM (pas entièrement utilisée), le processeur type 6502A, le synthétiseur AY-8912 et les circuits gérant l'affichage, les entrées sorties, etc. La ROM contenant le Basic (16 K) est montée sur support ; un échange standard permettrait aux possesseurs d'un Oric-1 d'accéder au Basic de l'Atmos sans beaucoup de difficultés...

Par contre le régulateur est toujours monté sur un radiateur de taille plus que réduite, et il devient rapidement très chaud... D'autant plus que les ouïes d'aération de l'At-



Photo 4. – Un aperçu du clavier Qwerty.

mos ne sont pas évidentes. Dommage que ce régulateur ne soit pas reporté à l'extérieur (avec le bloc contenant le transformateur) ou, mieux, qu'une alimentation à découpage n'alimente l'Atmos sous une tension extérieure régulée. Une curiosité en passant : le régulateur est un 7905, c'est-à-dire un régulateur 5 V négatif... – 5 V pour alimenter des circuits travaillant avec + 5 V... Comment faire ? En mettant le – 5 V à la place de la masse, le 0 V devient + positif par rapport à la masse... En tout cas ça marche ! Nous avons d'ailleurs sur notre Oric-1 « sorti » le régulateur, qui dispose maintenant d'un radiateur plus confortable et peut dissiper ses calories ailleurs que dans la machine.

Le manuel de l'Atmos

Le manuel de l'Oric-1 se lisait facilement mais à côté de celui de l'Atmos, il va faire un peu squelettique ! La traduction française est excellente, le manuel très dense commence avec la description du langage et l'utilisation de l'éditeur, une des premières choses qu'il faut maîtriser avec n'importe quel système. D'autres chapitres expliqueront la programmation en Basic, les boucles. L'utilisation de la haute résolution, du son. Un chapitre très détaillé sur l'utilisation des cassettes, chargement et sauvetage des programmes sera très apprécié. Ensuite, tous les mots Basic seront décrits avec leur syntaxe, code, effet et exemples d'utilisation ; cela peut ef-

frayer un peu au début, mais il faut bien savoir que le maximum de renseignements est toujours apprécié à un moment donné ! Suivront une vingtaine de pages d'initiation au langage machine 6502, table des codes d'erreurs, codes ASCII, codes Escape, quelques pages sur l'utilisation de l'imprimante-Plotter MCP 40, les adresses des routines de la ROM (chose rarement faite dans les manuels), pour terminer sur les schémas des circuits d'entrées/sorties. Très complet, chacun devra y trouver ce qu'il cherche.

Conclusion

Une excellente petite machine dans la lignée de l'Oric-1 ; les programmes récents en Basic fonctionnent en général sur les deux machines, ceux écrits en langage machine posent plus de problèmes et « passent » dans la proportion de 50 %, les nouveaux logiciels devront indiquer clairement sur quelle machine ils tournent, ou bien deux versions devront être fournies.

L'Atmos est importé par A.S.N. diffusion, 21, la Haie-Griselle, 94470 Boissy-Saint-Léger. Disponible dans toutes les boutiques de micro-informatique pour environ 2 500 F dans la version 48 K.

Alain GARRIGOU



CHAMBRE D'ECHO ANALOGIQUE DMK 100 AMDEK

Les formations musicales disposent aujourd'hui de tout un ensemble d'appareils de « tortures » destiné à conférer à la musique une note actuelle.

En marge des traditionnelles pédales de distorsion, l'unité de réverbération tient également une bonne place. Quant à l'amateur d'enregistrement, il peut améliorer ses repiquages d'un effet de réverbération.

Qui dit matériel de sonorisation, dit également qualité puisqu'il s'agit d'ensembles qui peuvent supporter beaucoup de contraintes aux cours de divers déplacements.

Consciente de ces problèmes, la société Amdek commercialise sous la forme de kits une unité de réverbération analogique.

En effet il existe plusieurs moyens

pour obtenir une réverbération soit avec un magnétophone, soit avec une ligne à retard à ressorts, mais ici la technique utilisée fait appel à des composants originaux appelés « BBD », qui sont des lignes à retard analogique à transfert de charge.

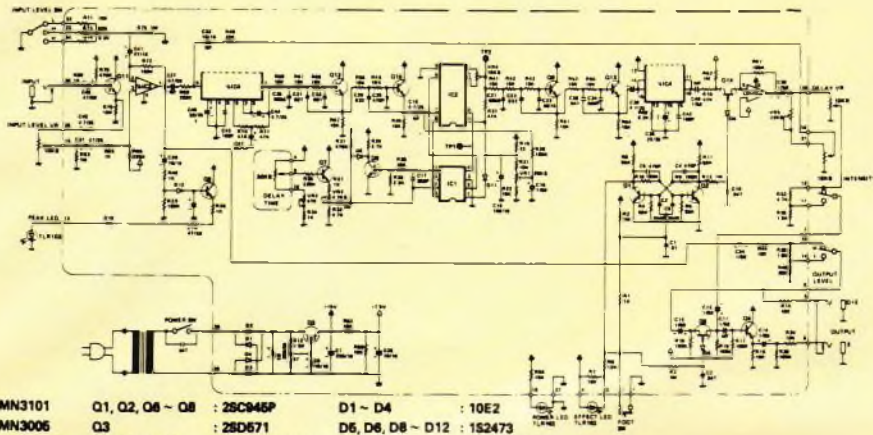
Toutefois ces « lignes » ne permettent pas d'obtenir des retards très longs comme pourrait le faire un système à bande avec plusieurs têtes magnétiques décalées.

La **figure 1** précise à titre indicatif le schéma de principe retenu par le constructeur. On y rencontre plusieurs circuits spéciaux destinés à produire la réverbération par un moyen purement électronique, et non « mécanique ».

L'ensemble devient donc très fiable dans le temps et sans usure mécanique comme à l'aide d'un magnétophone. La chambre d'écho dispose de plusieurs réglages qui agissent sur le circuit BBD (Bucket Brigade Device), notamment par le biais d'un signal horloge dont on fait varier la fréquence. Cette dernière action a pour but de régler le temps de réverbération.

Le montage comporte en outre un réglage de niveau d'entrée, d'intensité et de dose de réverbération.

Une commande au pied agissant sur un flip-flop autorise la mise en action, ou non, du dispositif.



IC1 : MN3101	Q1, Q2, Q6 ~ Q8 : 2SC845P	D1 ~ D4 : 10E2
IC2 : MN3006	Q3 : 2SD671	D5, D6, D8 ~ D12 : 1S2473
IC3 : μ PC4558C	Q4, Q9 ~ Q13 : 2SC732 TM GR	D7 : RE 15E83
IC4 : NE570C	Q5, Q14 : 2SK30A TM Y	

Caractéristiques

- Alimentation 110/220/240 V/ 50Hz/1,2 W
- Excellent rapport signal/bruit
- Retard maximum : 300 ms
- Réglages niveau d'entrée, durée de retard, intensité, volume, signal retardé

- Niveau d'entrée commutable à - 50 dBm, - 35 dBm et - 15 dBm
- Niveau de sortie commutable à - 10 dBm et - 25 dBm
- Niveau de sortie max. : - 3 dBm
- Retard réglage de 25 ms à 300 ms
- Dimensions 210 x 80 x 166 mm
- Poids : 1,44 kg

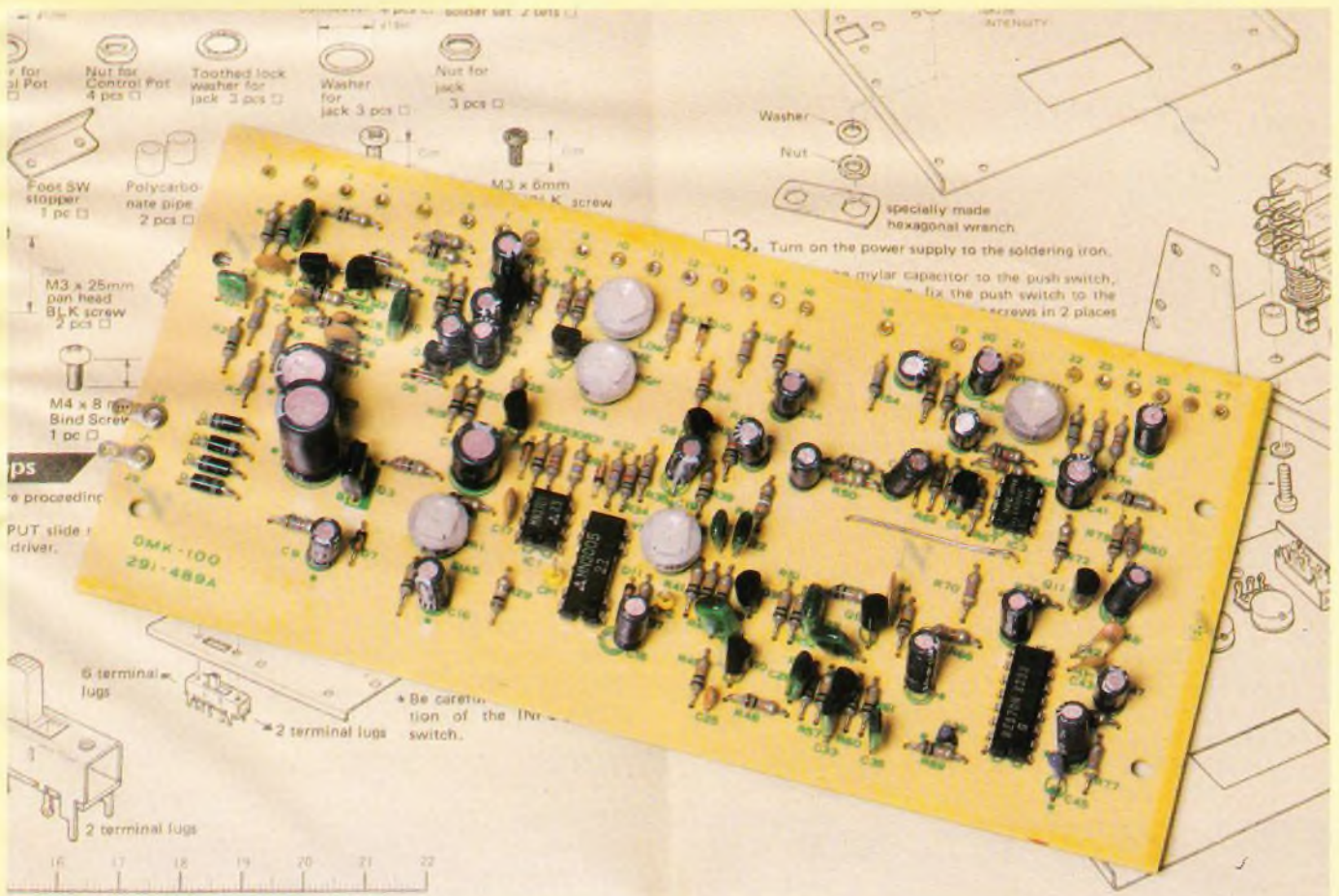
Le montage

Nous sommes en présence d'un kit d'une grande qualité : on devrait plutôt préciser semi-kit, dans la mesure où le constructeur a préféré présenter une carte imprimée entièrement câblée et testée.

La tâche de l'amateur se résume alors au montage mécanique et aux diverses liaisons.

Le montage s'effectue alors en 37 phases particulièrement bien illustrées par une notice en anglais mais très compréhensible.

Ce « kit » s'adresse donc à des amateurs soigneux, même débutants, qui pourront en quelques heures disposer d'un matériel de grande qualité pour un prix de revient d'environ 900 francs.





Le vol des véhicules devient actuellement de plus en plus préoccupant. Même lorsque le contrat d'assurance comprend le vol, une franchise est souvent appliquée.



ANTIVOL AUTO

D'autre part, les assureurs remboursent souvent les véhicules bien au-dessous de leur valeur réelle. En outre, les accessoires tels que cassettes et autoradios sont rarement pris en compte.

Afin d'éviter ces déboires, la solution semble être l'installation d'un antivol électronique. S'il est sûr qu'il ne fera pas intervenir le voisinage, il n'en est pas moins vrai que « l'emprunteur » préférera la fuite.

Le montage que nous vous proposons permet la détection de l'intrusion dans le véhicule (coffre et capot compris). Nous avons conçu notre appareil de telle façon que l'installation sur le véhicule soit réduite à sa plus simple expression. Cet avantage sera appréciable pour les personnes qui changent souvent de véhicules.

La mise au point est simplifiée au maximum. Aucun appareil de mesure n'est nécessaire pour le réglage. Enfin, afin de faciliter la réalisation, les composants sont très classiques, donc disponibles partout.

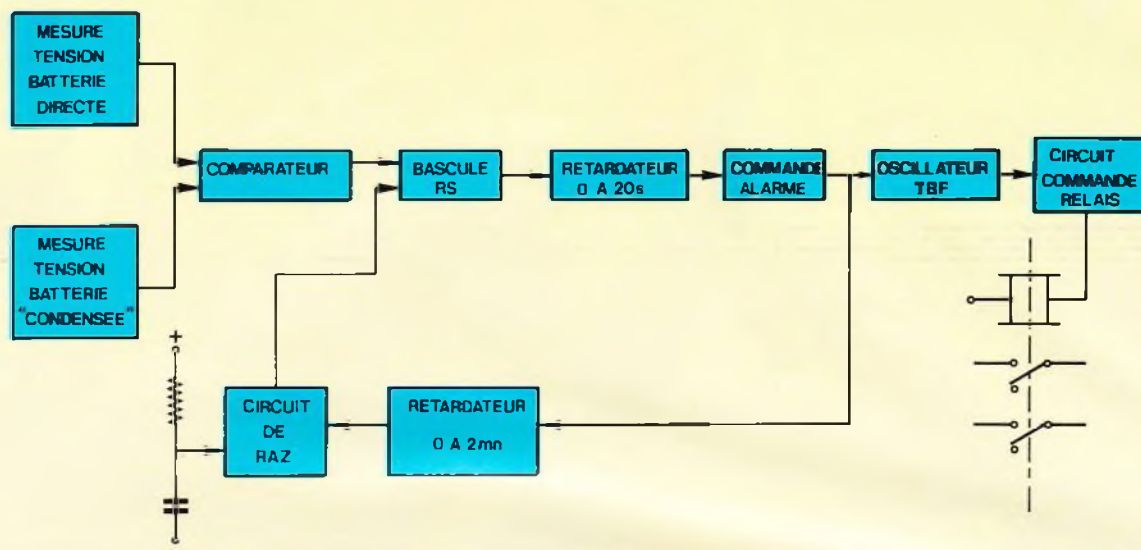
I - Schéma synoptique

Il est donné à la **figure 1** afin de mieux comprendre le fonctionnement de cet antivol. La détection est du type à consommation de courant.

C'est la plus simple et la plus efficace. Lorsque quelqu'un ouvre une porte, il allume le plafonnier correspondant ou l'éclairage du coffre. La lampe s'allume en créant une pointe d'intensité dans le circuit électrique. Cela entraîne aussitôt une très faible chute de tension de la batterie. Nous utilisons cette variation rapide de la tension pour déclencher notre système.

Il suffit de comparer la tension qui est directement issue de la batterie, sur laquelle la chute de tension sera visible, à une autre tension de batterie qui aura la particularité d'être « temporisée » par un condensateur. Lors de l'allumage d'une lampe, cette seconde tension restera stable. A l'aide d'un comparateur sur lequel les 2 tensions sont appliquées, nous détecterons cette variation. L'impulsion de sortie fera basculer une bascule RS. Pour ne pas déclencher aussitôt l'alarme, il est nécessaire de retarder la commande de l'alarme afin de déclencher l'interrupteur caché dans le véhicule. Dans le cas contraire et après une dizaine de secondes (réglables), l'alarme est commandée. Un oscillateur à très basse fréquence est mis en marche. A

Fig. 1



Le synoptique laisse apparaître une conception basée sur la consommation de courant.

l'aide d'un interface à transistor, il permet le battement à fréquence basse du relais.

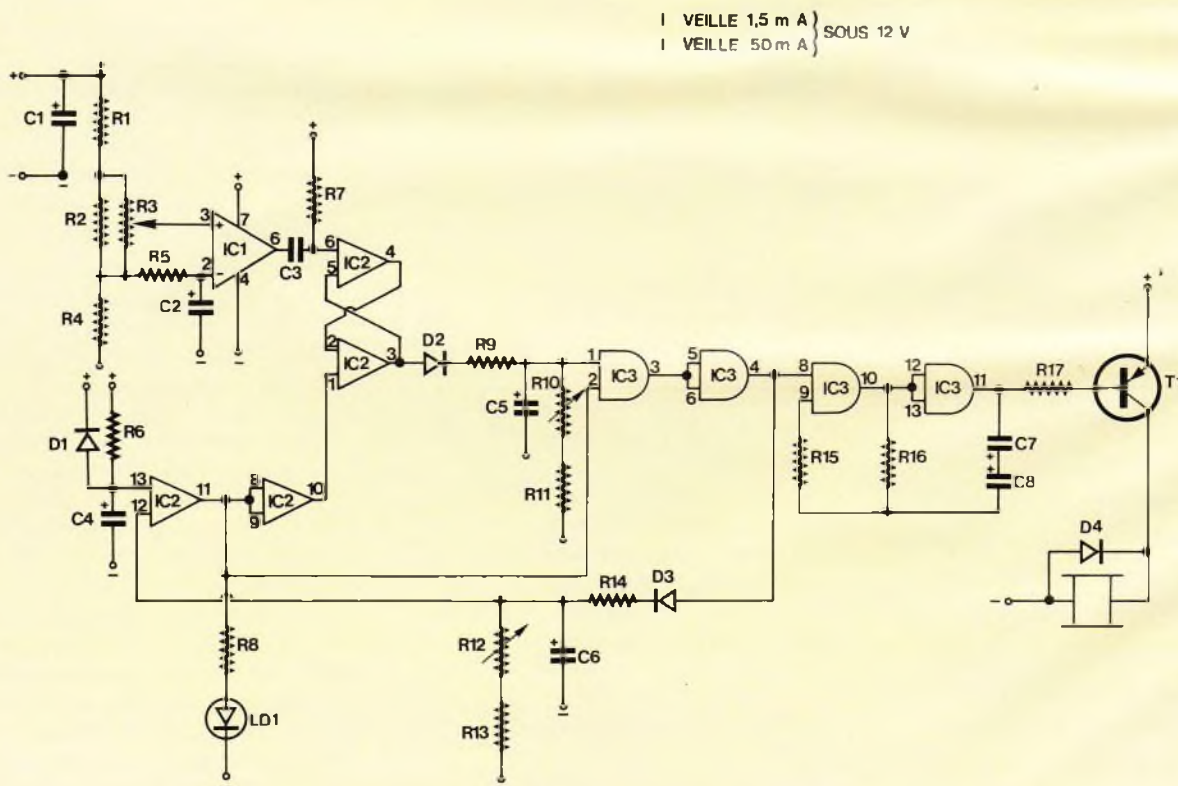
Les contacts de ce dernier pourront commander l'avertisseur du véhicule. Dès le début de l'alarme, un retardateur est mis en service. Après un délai de 2 mn (réglable), ce der-

nier actionne un circuit de remise à zéro (RAZ). Aussitôt la bascule repasse à l'état normal et est prête à détecter toute intrusion par le comparateur.

Voyons ce qui se passe lors de la mise en service de l'antivol. Celui-ci n'est pas actif aussitôt, afin de per-

mettre au conducteur de sortir de son véhicule. Pour cela, à la mise sous tension, un circuit de RAZ est automatiquement mis en action et empêche la bascule RS de passer à l'état « détection ». Après un délai de 30 secondes, la RAZ s'efface et la bascule RS peut être actionnée par le comparateur.

Fig. 2



Le schéma de principe fait appel à des composants classiques.

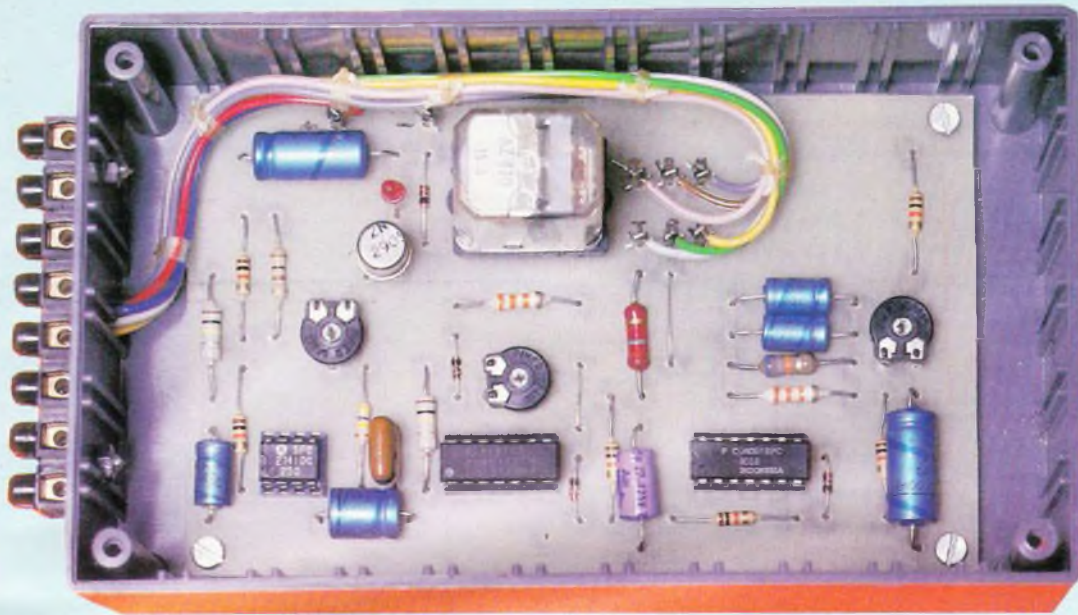


Photo 2. – Aspect de la carte imprimée.

II – Schéma de principe

A la mise sous tension de l'antivol, C_4 qui était déchargé se recharge par R_6 . Pendant ce temps (30 s), la sortie 11 de IC_2 est au NV1 (niveau 1). La sortie 10 est donc au NV0. De ce fait, la bascule RS (sorties 3 et 4) est forcée au repos. La sortie 3 ne peut donc qu'être au NV1. Toute impulsion venant de IC_1 , ne pourrait être prise en compte. C_5 est chargé rapidement par D_2 et R_9 . L'entrée 1 de IC_3 est au NV1.

Le signal de RAZ venant de 11 de IC_2 arrive à 2 de IC_3 . Ainsi, la sortie 3 est au NV0 et l'entrée 8 au NV1. L'oscillateur TBF est bloqué. C_6 s'est chargé rapidement par D_3 et R_{14} . La LED de contrôle LD_1 allumée, témoignant ainsi que le montage est bloqué. C_4 s'est chargé : aussitôt la sortie 11 repasse au NV0, la LED s'éteint. La sortie 10 passe au NV1. La bascule RS devient libre. Le montage est en veille.

A l'ouverture d'une porte, IC_1 sera actif. Au préalable, la tension sur le curseur de P_3 était supérieure. De ce fait, la sortie 6 était à environ 12 V. Lors de l'allumage d'une ampoule, la tension batterie tombe légèrement mais rapidement. Le potentiel à la borne 3 de IC_1 subit cette chute de tension. Par contre, la tension à la borne 2 de IC_1 reste constante, de par la présence de C_2 . Par conséquent, la tension à la borne 2 devient prépondérante : aussitôt, la sortie 6 passe à 1 V environ. le temps de la décharge relative de C_2 .

L'impulsion négative arrive à la borne 6 de IC_2 via C_3 . Aussitôt, la bascule RS change d'état : la sortie 3 passe à NV0. Dès lors, C_5 qui n'est plus rechargé va se décharger lentement dans R_{10} et R_{11} . A l'issue de ce temps, la sortie 3 de IC_3 passera au NV1 (si personne n'a coupé l'interrupteur). La sortie 4 passe donc au NV0. Rien n'empêche plus alors le fonctionnement de l'oscillateur. Nous retrouvons donc sur la borne 11 un signal carré. Pendant la période d'état bas, T_1 est polarisé par R_{17} . T_1 se débloque et permet l'excitation du relais. Le relais bat donc à très basse fréquence. L'avertisseur est donc haché.

Dès le début de l'alarme, la borne 4 de IC_3 est passée au NV0. C_6 n'est plus rechargé et se décharge donc dans R_{12} et R_{13} . A l'issue de cette temporisation d'alarme, la borne 12 présentera un état bas. La sortie 11 passera au NV1, la sortie 10 au NV0.

La bascule R_5 repasse en position veille et C_5 est rapidement rechargé. Le montage est prêt à fonctionner à nouveau. Noter que la borne 4 de IC_3 passe au NV1 et C_6 se rechargera par D_3 et R_{14} . En position veille, C_5 et C_6 sont tous les deux chargés.

D_1 permet une décharge rapide de C_4 à la coupure de l'alimentation. R_9 limite le courant de charge de C_5 et protège la porte NAND. R_{14} a le même rôle. D_4 protège T_1 des surtensions dues à la self du relais.

On remarque le branchement de C_7 et C_8 . Avec les portes C.MOS, le

courant de fuite des chimiques aurait été trop important. Le remède consiste à placer 2 condensateurs vis-à-vis.

R_3 permet de régler la sensibilité du montage selon l'installation du véhicule. Les deux autres ajustables permettent un réglage des temporisations d'entrée et d'alarme.

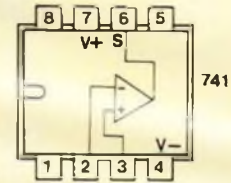
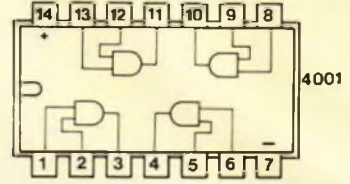
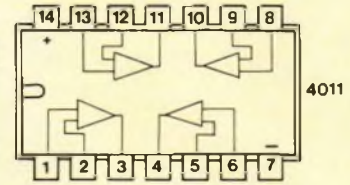
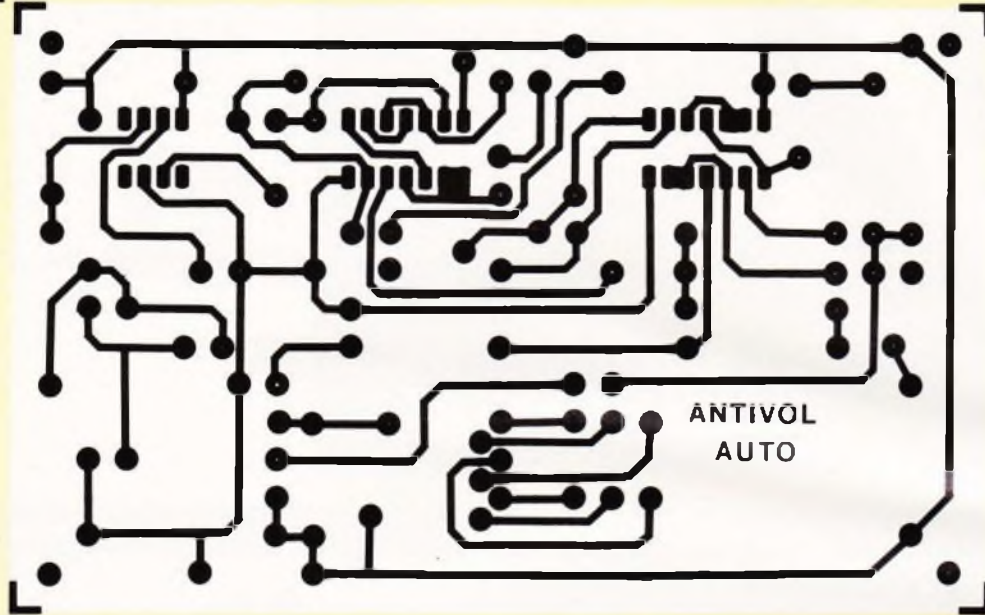
III – Le circuit imprimé

Le tracé est représenté à la figure 3. Le dessin est assez aéré, cependant il conviendra d'être attentif notamment autour des circuits intégrés. Le montage étant destiné à être installé sur un véhicule, l'emploi d'un carte imprimée en verre époxy s'avère indispensable. En effet, la bakélite ne présente pas une tenue mécanique suffisante eu égard aux vibrations.

Le lecteur choisira de préférence la méthode photographique afin d'éviter toute erreur. Le procédé gravure directe reste possible à condition d'employer des pastilles transfert pour les circuits intégrés. Le tracé sera réalisé à l'aide de ruban adhésif approprié.

La gravure de la surface cuivrée sera effectuée au perchlore de fer préalablement chauffé à 40° pour des raisons de rapidité. Après un rinçage soigneux, les trous des circuits intégrés seront réalisés en 0,8 mm et les composants en 1,1 mm. Enfin, ne pas oublier les 4 trous de fixation à prévoir en 3 mm.

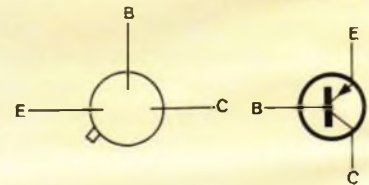
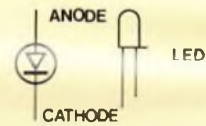
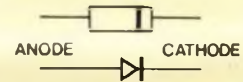
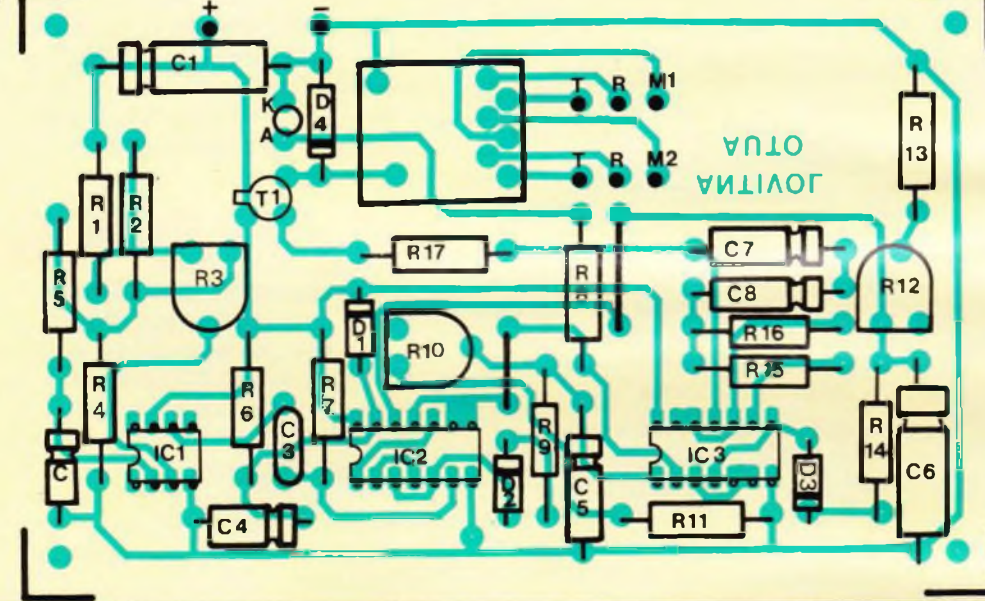
Fig. 3



E1	E2	S
0	0	1
1	0	1
0	1	1
1	1	0

E1	E2	S
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

Fig. 4



Le tracé du circuit imprimé se reproduira facilement à l'aide de transferts Mecanorma.

Procéder à l'implantation des composants selon la figure 4. Noter la présence de 2 straps. Repérer au préalable les sorties afin de faciliter le câblage. Les circuits intégrés seront montés sur support afin de pouvoir être remplacés très rapidement le cas échéant. De même, il conviendra de prévoir un support pour le relais.

Comme toujours, il convient d'être attentif à l'orientation des composants polarisés (condensateurs, diodes, transistors). Terminer par la

mise en place des circuits intégrés et du relais. Prérégler tous les ajustables à mi-course. Vérifier une dernière fois les soudures.

IV - Le coffret

Percer le fond du coffret selon la figure 5. Prévoir également les trous de fixation du domino arrière (fig. 6). Mettre en place la carte imprimée. Celle-ci sera fixée au fond du coffret à l'aide de vis de 3 mm. Afin de surélever légèrement la carte, 2 écrous

de 3 mm feront office d'entretoises. Attention cependant à la hauteur du relais pour pouvoir fermer le couvercle du boîtier.

Fixer le domino arrière à l'aide de 2 vis de 3 mm. Effectuer le câblage interne selon la figure 7. On utilisera pour cela du fil de faible section, les intensités mises en jeu étant faibles. Afin de minimiser les risques d'erreur, il est vivement conseillé d'employer du fil de couleur. En outre, le câblage est plus rapidement effectué.

Fig. 7

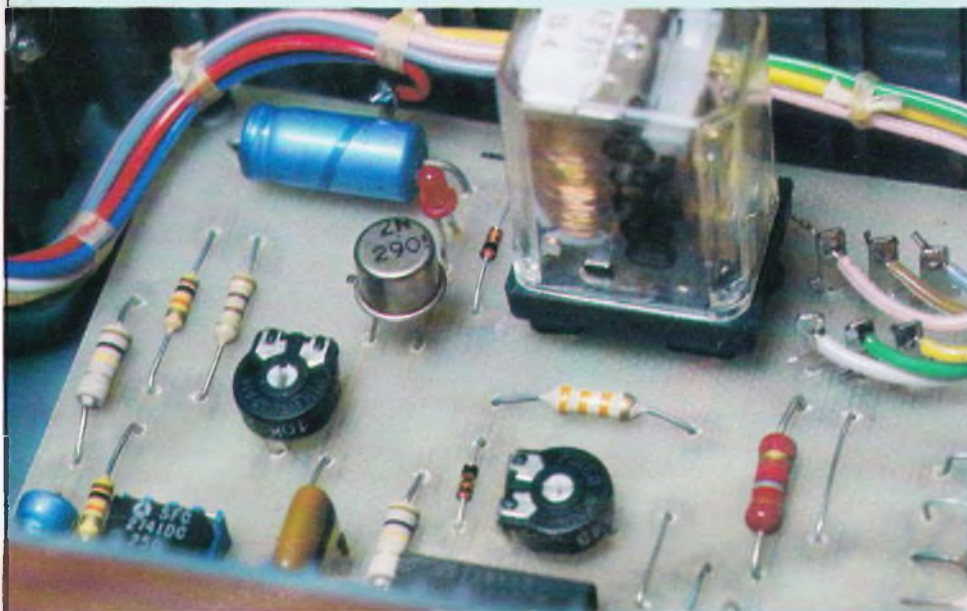
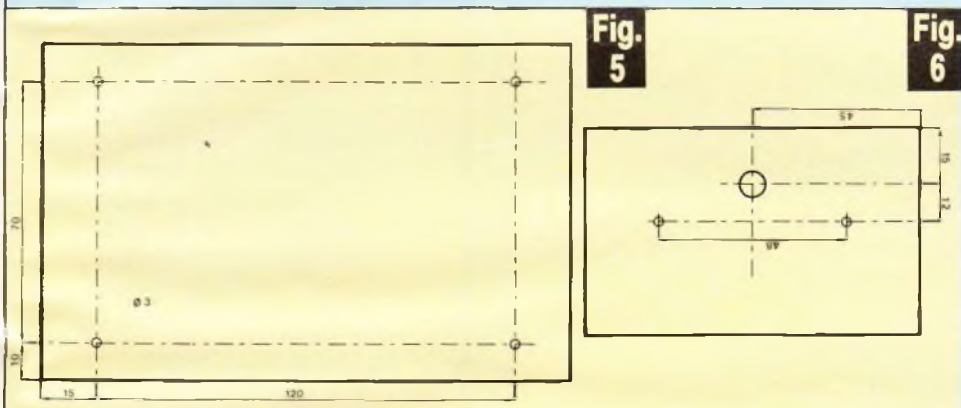


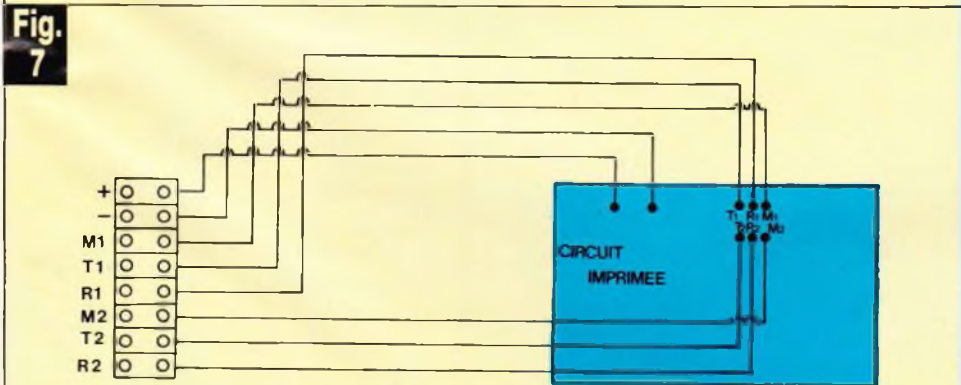
Photo 3. – La sortie sur relais rend le montage universel.



Le montage a été introduit à l'intérieur d'un coffret RETEX.

Noter à ce sujet que nous avons sorti tous les contacts du relais alors qu'un seul contact travail nous suffisait. Cela permet d'adapter ce montage à d'autres applications que celle prévue à l'origine.

Terminer cette opération par le repérage des cosses du domino avec un petit marqueur permanent. Ainsi, en cas d'intervention sur le montage dans plusieurs mois, l'opération n'en sera que plus facile. Avant de procé-



Plan de câblage général du montage.

der aux essais et aux réglages, nous vous invitons à effectuer un dernier contrôle qui, parfois n'est pas aussi superflu qu'il n'y paraît...

V – Essais-réglage

Le montage étant à détection de consommation, il est vivement conseillé de tester l'antivol en le branchant (+ et -) à l'endroit définitif où il sera placé. En effet, le réglage du comparateur sera différent selon cet emplacement. Effectuer le raccordement sur le véhicule selon la figure 8. Noter la présence d'un relais de puissance près du klaxon. Il est, en effet, impensable de commander l'avertisseur et les phares avec un simple relais européen. Pendant les essais, ne pas raccorder le fil allant au relais de puissance (pensez à vos oreilles).

Mettre l'interrupteur caché en position marche. La LED rouge s'allume pendant 30 s. A l'issue de ce temps, régler R_3 de façon à déclencher le relais, R_{10} étant en butée côté 4011. Procéder par essais successifs en agissant sur l'inter à chaque fois. Le comparateur étant réglé, il ne reste plus qu'à régler le temps d'entrée à l'aide de R_{10} . Une durée de 8 s paraît convenable. Pensez que le temps ne doit pas être trop faible car, à chaque entrée, ce sera une course contre la montre et cela ne sera pas très discret. A l'opposé, un temps trop long risque de laisser le temps de fouiller le véhicule, ce qui n'est pas non plus très souhaitable.

Passer au réglage de la durée d'alarme par R_{12} . A ce sujet, nous pensons qu'une durée de 1 mn est une bonne solution. Trop courte, le voleur risque de réitérer son geste. Trop longue, gare à la batterie et au voisinage. Nous n'avons pas voulu surcharger le montage par un réglage du temps de sortie qui n'est vraiment pas indispensable.

VI – Conclusion

Si le véhicule n'est pas muni de contacts aux portes AR et au coffre,

Fig. 8

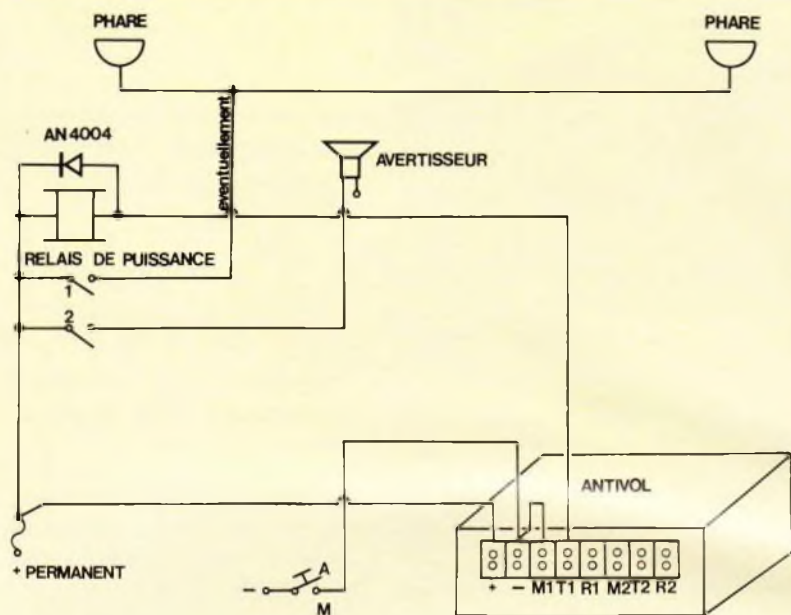
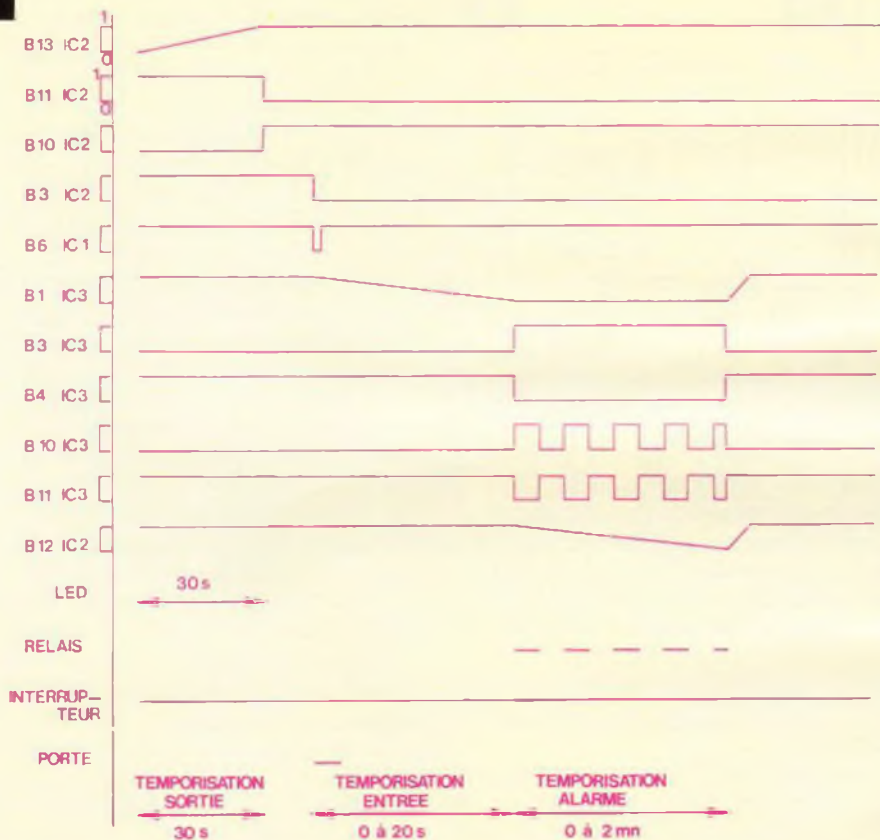


Fig. 9



Raccordements aux éléments extérieurs. Oscillogrammes caractéristiques.

il est intéressant de les prévoir pour une meilleure protection. Ces contacts seront reliés au plafonnier et à l'éclairage du coffre. Comme toujours, nous vous conseillons de protéger l'avertisseur de façon à évi-

ter un débranchement « accidentel ».

Le branchement aux phares est facultatif, mais permet de mieux localiser le véhicule en cas d'alarme de nuit.

Ce montage très simple à réaliser pourra être entrepris par tous ceux qui désirent protéger véhicule et accessoires, ceci pour un prix très modique en regard des coûts réels des vols. Les lecteurs débutants pourront fort bien s'initier à la logique avec une réalisation très utile de nos jours.

Daniel ROVERCH

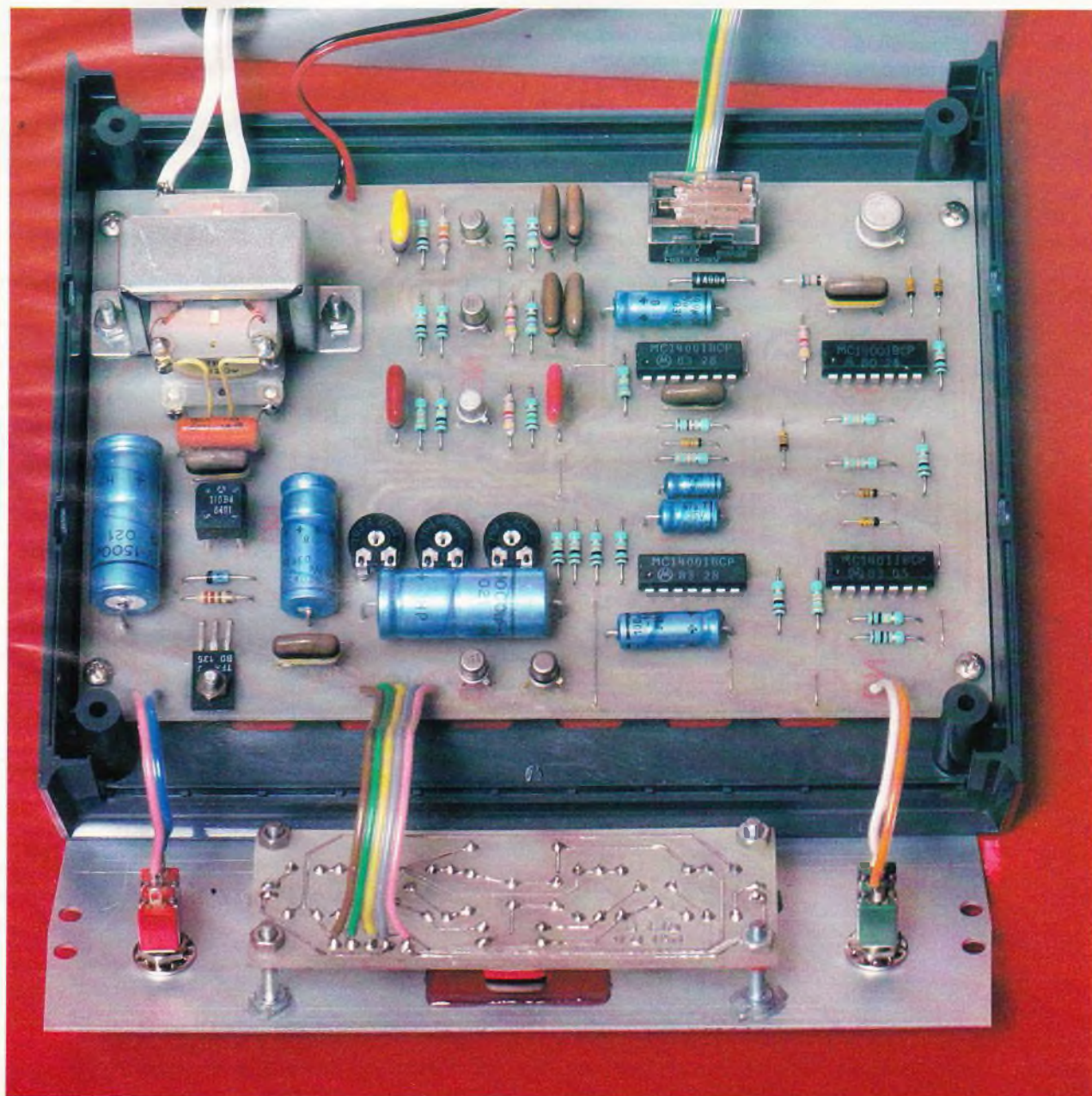
Liste des composants

- R_1 : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_2 : 100 Ω (brun, noir, brun)
- R_3 : 10 k Ω ajustable horizontal
- R_4 : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_5 : 100 k Ω (brun, noir, jaune)
- R_6 : 470 k Ω (jaune, violet, jaune)
- R_7 : 100 k Ω (brun, noir, jaune)
- R_8 : 1,8 k Ω (brun, gris, rouge)
- R_9 : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_{10} : 1 M Ω ajustable horizontal
- R_{11} : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_{12} : 1 M Ω ajustable horizontal
- R_{13} : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_{14} : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R_{15} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
- R_{16} : 68 k Ω (bleu, gris, orange)
- R_{17} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
- C_1 : 100 μ F 25 V chimique
- C_2 : 1,5 μ F 25 V chimique (ou 1 μ F 25 V)
- C_3 : 100 nF plaquette
- C_4 : 100 μ F 25 V chimique
- C_5 : 22 μ F 25 V chimique
- C_6 : 100 μ F 25 V chimique
- C_7 : 10 μ F 25 V chimique
- C_8 : 10 μ F 25 V chimique
- D_1 : 1N 4148
- D_2 : 1N 4148
- D_3 : 1N 4148
- D_4 : 1N 4148
- T_1 : 2N 2905
- IC_1 : 741
- IC_2 : 4011
- IC_3 : 4001
- LD_1 : LED rouge 3 mm
- 1 support relais européen 2 RT
- 1 relais européen 2 RT 12 V
- 2 supports DIL 14
- 1 support DIL 8
- 1 domino 4 à 8 bornes
- 1 circuit imprimé
- 1 coffret Retex Polibox RP3GA
- Fils, vis, picots, etc.



La présente réalisation consiste à établir une barrière invisible pouvant atteindre dix à quinze mètres. Tout franchissement de cette dernière est systématiquement détecté. Les utilisations possibles sont nombreuses, aussi bien dans le domaine de la protection contre le vol que dans celui de la détection de personnes franchissant une ligne déterminée : entrées de magasins, zones dangereuses d'un chantier ou d'un atelier, chronométrage d'épreuves sportives...

BARRIERE INFRAROUGE



De plus, grâce à la mise en œuvre de miroirs ou autres surfaces réfléchissantes, de nombreuses combinaisons de couverture d'un secteur donné peuvent être obtenues.

I. LE PRINCIPE

a) Le rayonnement infrarouge

L'infrarouge fait partie du spectre non visible de la lumière. Sa longueur d'onde se situe aux alentours de 950 nanomètres (le nanomètre est la milliardième partie du mètre !). Il s'agit d'un rayonnement calorifique qui, bien entendu, n'est pas sensible dans des applications où la source de création est constituée de diodes infrarouges, ce qui est le cas présent. Pour obtenir une partie suffisamment importante de telles diodes, il ne saurait être question de les alimenter en continu : elles ne supporteraient absolument pas ce type de traitement. L'artifice auquel

on a recours pour contourner cette difficulté réside dans l'utilisation du mode impulsionnel : on soumet la diode à un potentiel d'une fréquence de quelques dizaines de kilohertz, mais seulement par courtes durées. Ainsi, la diode sera soumise à une puissance moyenne tout à fait acceptable tout en émettant des rayonnements à des puissances ponctuelles importantes, pouvant atteindre 10 ou 20 fois celle caractérisant la diode en régime continu.

b) Le principe de fonctionnement du montage (figure 1)

Au niveau de l'émetteur, on génère une basse fréquence de commande des impulsions. Ces dernières donnent lieu à la génération de la fréquence porteuse et impulsionnelle. Les signaux ainsi obtenus sont ensuite amplifiés et acheminés sur les diodes infrarouges d'émission.

Au niveau du récepteur, le rayonnement est capté par une photo-

diode, puis amplifié. Après filtrage de la fréquence porteuse, il subsiste les signaux d'impulsions. Ces derniers sont intégrés, si bien que l'on obtient en définitive des signaux logiques hauts ou bas suivant que le rayonnement arrive à la photodiode ou, au contraire, se trouve interrompu par un obstacle.

Une première temporisation réglable permet de neutraliser le système de traitement des suites d'une détection après la mise sous tension de l'ensemble. Cette disposition permet à l'opérateur de dégager le secteur surveillé, sans aboutir à l'alarme. Une seconde temporisation réglable retarde la fermeture du relais de sortie, ce qui évite le déclenchement de l'alarme quand on pénètre dans la zone placée sous surveillance, pour accéder au dispositif afin de l'arrêter, par exemple. Enfin, une troisième temporisation réglable fixe la durée de fonctionnement de l'alarme proprement dite.

Photo 2. – La carte imprimée de l'émetteur.

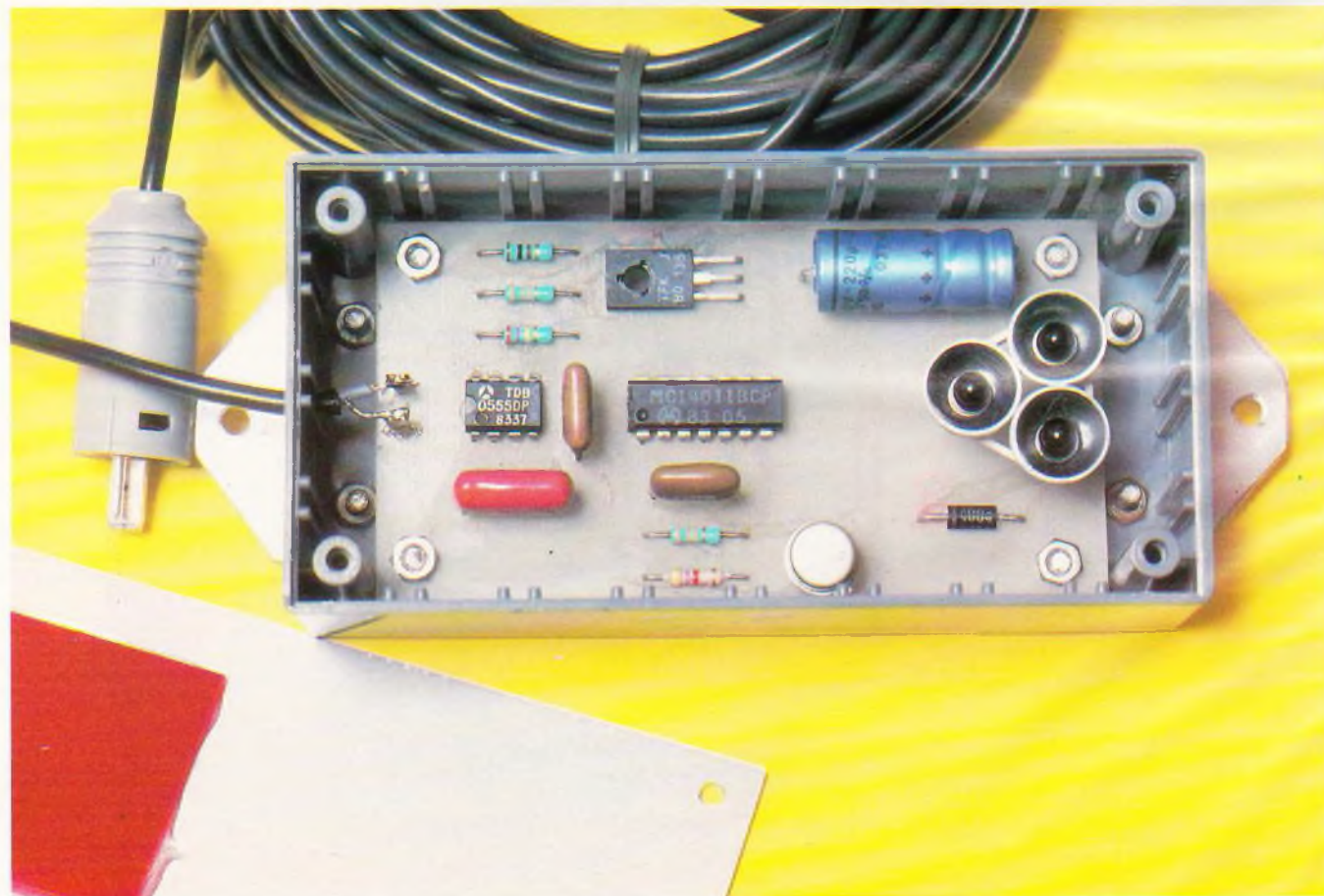
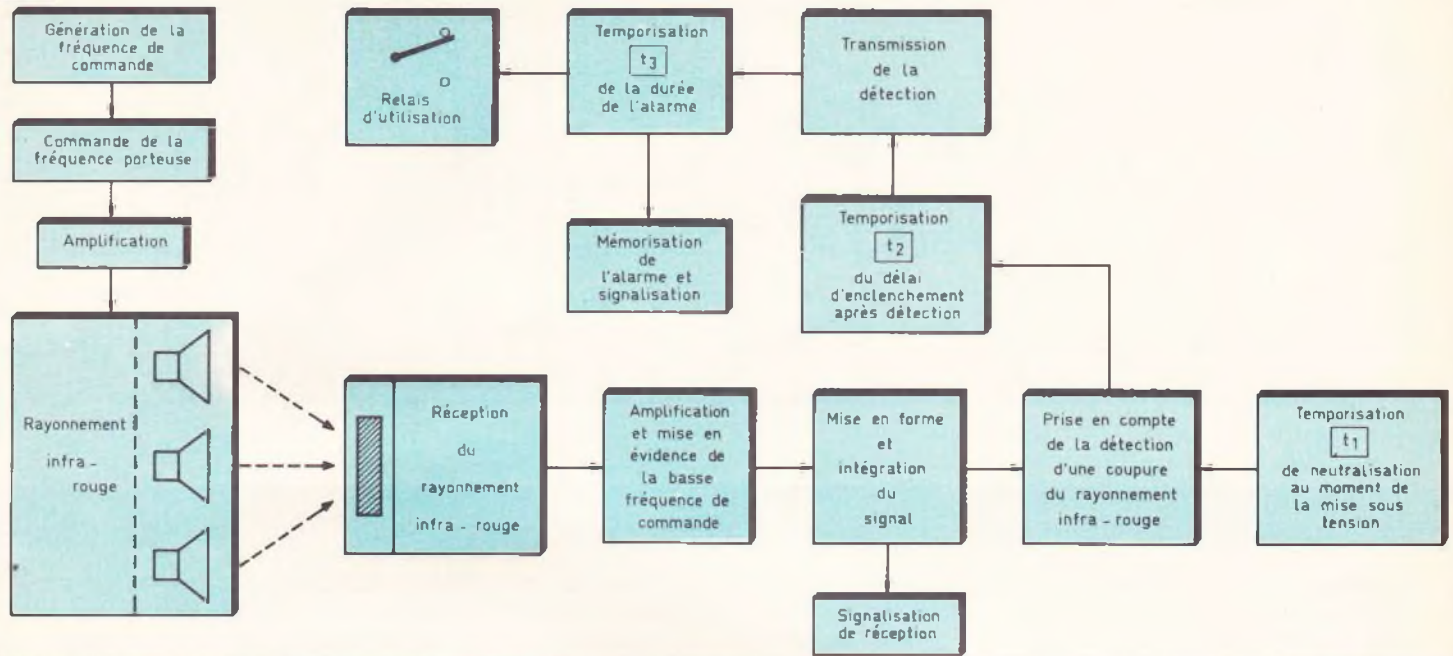


Fig. 1



Synoptique complet de la barrière infrarouge constituée d'un émetteur et d'un récepteur.

Lorsqu'une détection a eu lieu, une LED de signalisation, reliée à un dispositif de mémorisation, indique que l'alarme a fonctionné, même lorsque la temporisation de la durée de celle-ci est écoulée. Une autre LED permet de visualiser la bonne réception du rayonnement, par

exemple lors de la mise en place du dispositif.

Bien entendu, il est tout à fait possible de neutraliser l'alarme pendant cette opération de réglage, grâce à un interrupteur prévu à cet effet.

II. LE FONCTIONNEMENT ELECTRONIQUE

a) Alimentation (figure 2)

Les diodes infrarouges, même en mode de fonctionnement intermittent, sont des composants relative-

Fig. 2

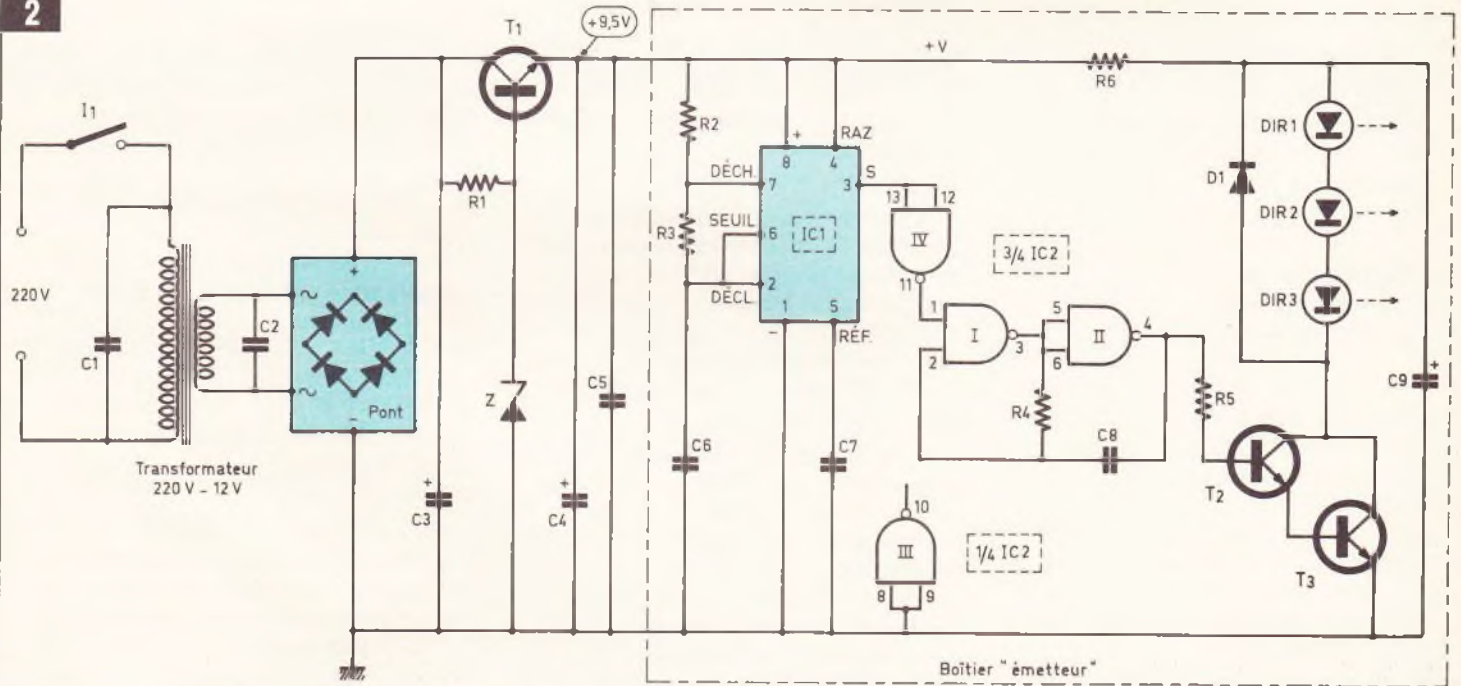


Schéma de principe des sections alimentation et émission du rayonnement infrarouge.

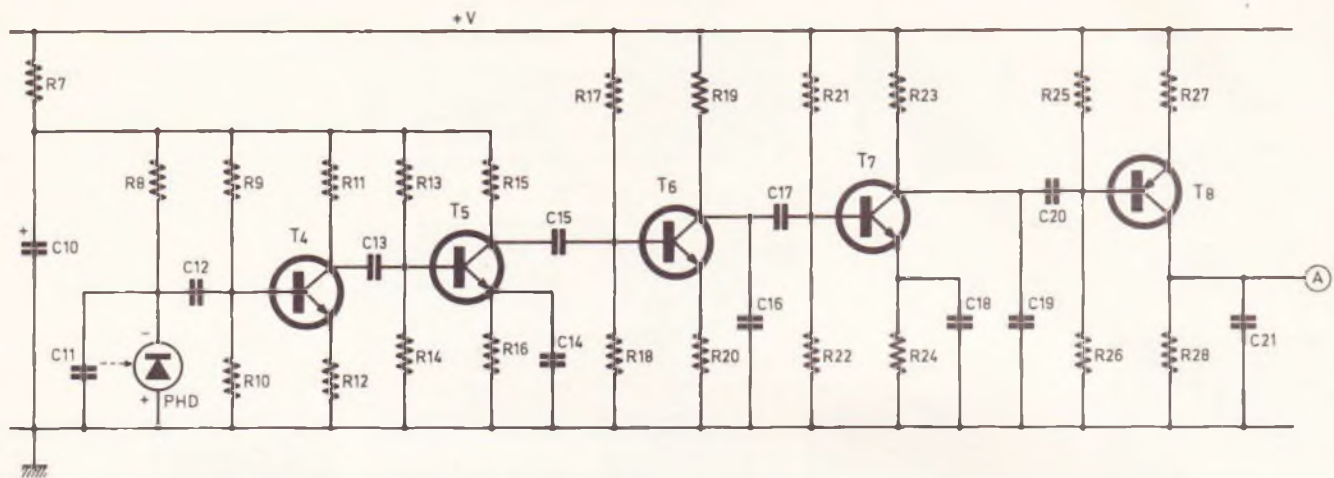


Schéma de principe de la partie réception et amplification du rayonnement infrarouge.

ment gourmands en énergie. Aussi, la source de cette énergie sera-t-elle le secteur, d'autant plus qu'il s'agit d'une installation à poste fixe. Un transformateur abaisse donc la tension primaire à une valeur au secondaire de 12 V, qu'un redresseur en pont de Wheatstone se charge de transformer en courant monodirectionnel.

Les capacités C_1 et C_2 ont pour mission d'éliminer les fréquences parasites éventuellement véhiculées par le secteur, tandis que le condensateur de valeur importante C_3 assure un premier filtrage du courant. Le transistor de moyenne puissance T_1 , dont la base est maintenue à un potentiel fixe, grâce à la diode Zener Z, délivre au niveau de son émetteur un potentiel continu et régulé à une valeur de l'ordre de 9,5 V dont les capacités C_4 et C_5 achèvent le filtrage.

b) Génération de la basse fréquence des impulsions (figure 2)

Cette mission incombe à un composant que nos lecteurs connaissent bien : l'irremplaçable 555 de service. La figure 6 en rappelle le fonctionnement, ainsi que les relations mathématiques qui lient la période d'oscillation et le rapport cyclique aux composants périphériques nécessaires à son fonctionnement.

Compte tenu des valeurs de R_2 , R_3 et C_6 utilisées, le lecteur vérifiera par le calcul que la période des impulsions ainsi obtenues à la sortie 3

de IC_1 est de l'ordre de 50 ms, ce qui correspond à une fréquence de 20 Hz. Pour des raisons de rendement optimal des diodes utilisées en mode impulsif, les valeurs relatives de R_2 et de R_3 ont été choisies de manière à obtenir un rapport cyclique de 10 %, ce qui se traduit au niveau de la sortie de la porte inverseuse NAND IV de IC_2 par les durées suivantes (pour une période):

- état haut : 5 millisecondes,
- état bas : 45 millisecondes.

Les portes NAND I et II de IC_2 sont montées en multivibrateur commandé. On notera que, pendant les 45 millisecondes où l'entrée 1 est soumise à un état bas, la sortie de la porte I est à l'état haut, ce qui se traduit par un état bas à la sortie de la porte II. Le multivibrateur se trouve donc ainsi bloqué.

Observons à présent ce qui se passe lorsque l'entrée 1 de la porte I se trouve soumise à un état haut. Dans l'état précédent de blocage, la capacité C_8 a été chargée, si bien que l'entrée 2 de la porte I se trouve également à un état haut pour cette phase de démarrage.

La sortie de la porte I passe donc à un état bas, tandis que la sortie de la porte II passe à l'état haut. La capacité C_8 se décharge dans R_4 , puis se charge en sens inverse, jusqu'au moment où le potentiel de l'entrée 2 de la porte I devient inférieur à la demi-tension d'alimentation. La porte I bascule, et sa sortie passe à l'état haut, ce qui a pour conséquence le passage à l'état bas de la

porte II. La capacité C_8 se charge à nouveau, mais en sens inverse, jusqu'au moment où la porte I bascule à nouveau, le cycle se poursuit ainsi.

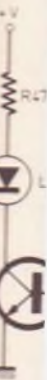
En définitive, et pendant les 5 millisecondes d'état haut sur l'entrée de commande du multivibrateur, on enregistre sur la sortie de ce dernier des créneaux dont la période est proportionnelle au produit $R_4 \times C_8$. Dans le présent montage, cette période est de l'ordre de 50 μ s (microseconde) ce qui correspond à une fréquence de 20 kHz.

d) Amplification et émission (figure 2)

Les créneaux ainsi obtenus sont acheminés sur le groupement T_2 , T_3 de transistors montés en Darlington, dont le circuit collecteur comporte trois diodes infrarouges montées en série. Lors des 45 millisecondes de repos du dispositif impulsif, la capacité C_9 se charge à travers R_6 , si bien qu'au début de l'impulsion basse fréquence on dispose d'un potentiel voisin de l'alimentation. Ce dernier s'estompe assez rapidement au fur et à mesure de la décharge de C_9 . On note donc un très fort rayonnement des diodes infrarouges pendant la première des 5 millisecondes que dure l'impulsion.

Un autre avantage de ce dispositif réside dans la régulation du courant utilisé pour l'émission. En effet, à tout moment, ce dernier reste limité par la résistance R_6 .

Les oscillogrammes de la figure 5a reprennent en détail le fonctionnement de l'émetteur infra-



rou
L
coi
tion
que
par
ray
sor
sar
me

l
ph
bie
la f
Les
de
cou
rés

Fig. 4

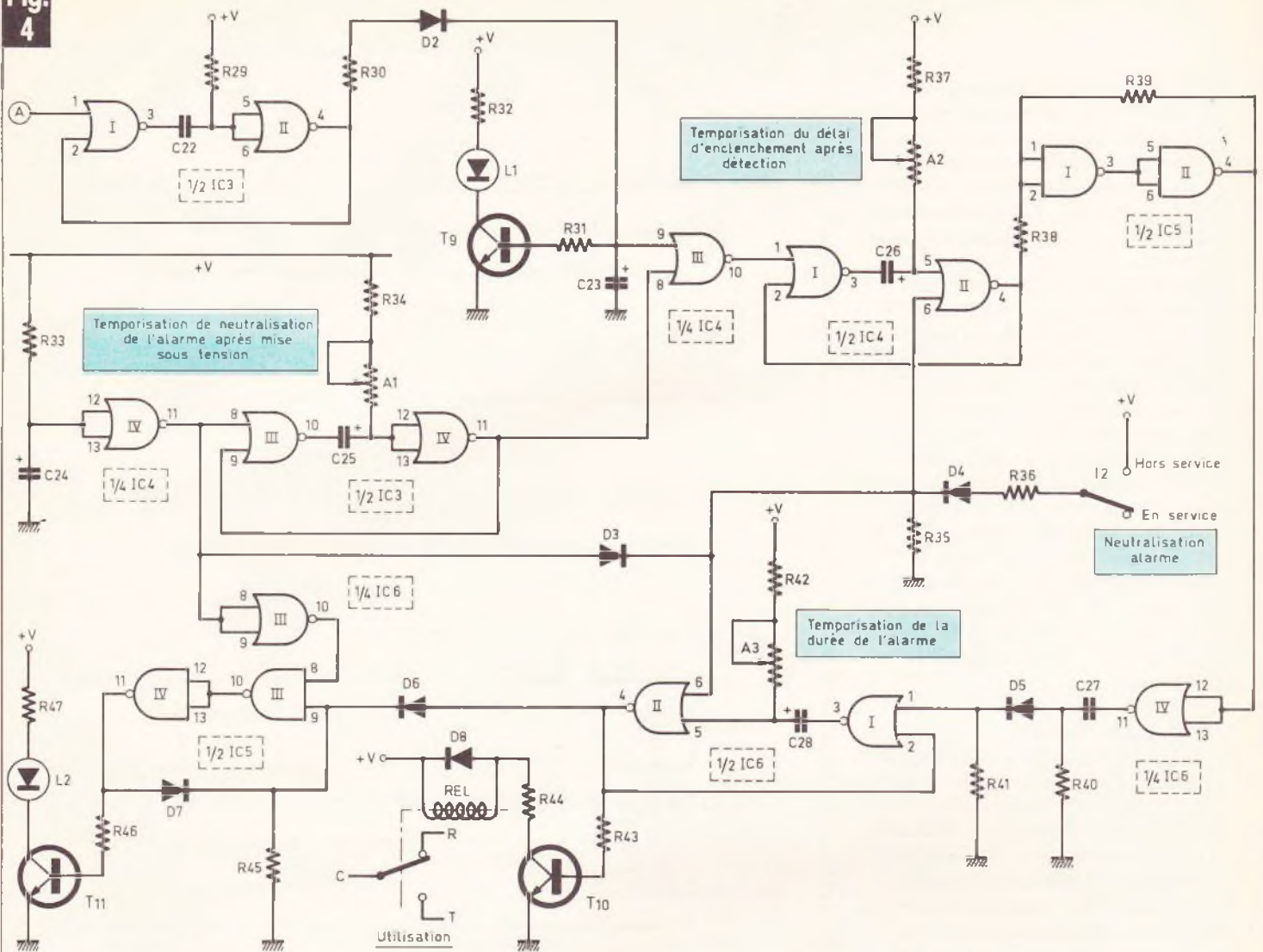


Schéma de principe de la section traitement logique des signaux et diverses temporisations.

rouge que nous venons de décrire.

Les diodes infrarouges ont été coiffées, dans la présente réalisation, de petits réflecteurs paraboliques, afin d'en augmenter la portée par une meilleure concentration du rayonnement. Ces réflecteurs ne sont pas indispensables, et la portée sans ces réflecteurs dépasse largement une distance de 5 à 7 mètres.

e) Réception et amplification des signaux (figure 3)

Les signaux sont reçus par une photodiode dont le rendement est bien sûr maximal, lorsque les rayons la frappent perpendiculairement. Les transistors T₄ et T₅ constituent deux étages de préamplification découplés du restant du circuit par la résistance R₇ et la capacité C₁₀.

Après une amplification assurée par T₆, les signaux sont acheminés sur la base de T₇ dont la polarisation est telle que le potentiel au repos (absence de signaux infrarouges) est celui de l'alimentation. Ainsi, à chaque « rafale » de signaux, il se produit la conduction du transistor PNP T₆ dont le collecteur reproduit les oscillations. Mais, grâce à la présence de la capacité C₂₁, la fréquence porteuse de 20 kHz se trouve intégrée, si bien qu'il ne subsiste au point A du circuit que les impulsions basse fréquence issues de l'émetteur, comme l'illustrent les deux premiers oscillogrammes de la figure 5b. A noter également qu'il vaut mieux, lors du choix des transistors NPN T₄ à T₇, prendre des transistors indicés « C » (BC 108C, 109 C) : leur gain est bien supérieur à ceux indicés « A » ou même « B ».

f) Intégration des impulsions (figure 4)

Il s'agit, à ce niveau, de transformer le mode impulsionnel de 20 Hz en mode continu. Cette opération est à réaliser par intégration des impulsions disponibles au niveau du collecteur de T₈. A cet effet, les portes NOR I et II de IC₃ sont montées en bascule monostable dont on peut très brièvement rappeler le fonctionnement, d'autant plus que ce type de montage sera souvent utilisé par la suite.

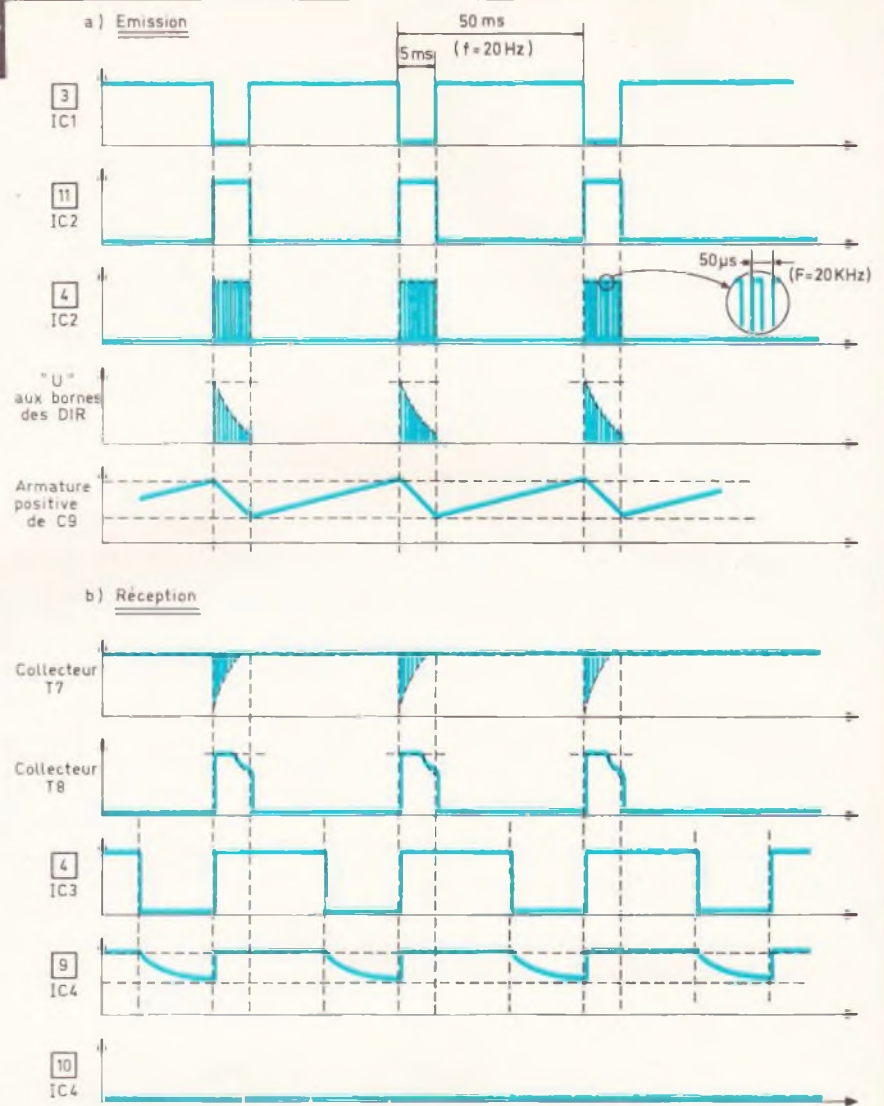
Entre deux impulsions consécutives de commande, l'entrée 1 de la porte I et la sortie de la porte II sont à l'état bas. La sortie de la porte I et les entrées réunies de la porte II sont donc à l'état haut. La capacité C₂₂, dont les armatures sont au même potentiel, est donc déchar-

gée. Dès l'apparition d'une impulsion positive sur l'entrée de commande de la bascule, la sortie de la porte I passe à l'état bas. Il en est de même des entrées réunies de la porte II, du fait que C_{22} se comporte comme un court-circuit dans un premier temps. La sortie de la porte II présente donc un état haut qui se répercute également sur l'entrée 2 de la porte I. Ainsi, lorsque l'impulsion de commande disparaît, la sortie de cette porte continue de présenter un état bas. La capacité C_{22} poursuit sa charge à travers R_{29} jusqu'au moment où le potentiel de l'armature positive atteint une valeur telle que la porte II bascule en présentant à nouveau son état bas de repos sur la sortie. La sortie de la porte I passe donc également au niveau logique 1, et C_{22} se décharge de manière que le dispositif soit prêt pour recevoir l'impulsion de commande suivante.

La durée de l'impulsion de sortie est proportionnelle au produit $R_{29} \times C_{22}$. Dans le cas présent, elle est de l'ordre de 25 à 30 millisecondes ; elle doit en tout cas rester inférieure à 50 millisecondes sous peine d'un fonctionnement incorrect du système d'intégration. Ces impulsions allongées chargent par la suite la capacité C_{23} à travers R_{30} et D_2 . En présence des parties négatives des créneaux, la capacité C_{23} se décharge à travers R_{31} et la jonction base-émetteur de T_9 . On notera qu'elle ne peut se décharger à travers R_{30} à cause de la présence de la diode antiretour D_2 . La résistance R_{30} , dont le rôle consiste uniquement à limiter le courant de charge de C_{23} , a une valeur relativement faible par rapport à R_{31} avec laquelle elle forme un pont diviseur.

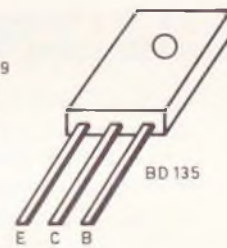
Ainsi, au niveau de l'entrée 9 de la porte NOR III de IC_4 , le niveau logique peut être en permanence assimilé à un état haut, aussi longtemps que le rayonnement infrarouge frappe la photodiode. Grâce à la conduction de T_9 , une LED de signalisation L_1 indique la bonne réception des signaux. Par contre, en cas de coupure du faisceau infrarouge, l'entrée 9 de la porte NOR III se trouve soumise à un état bas, et la LED de signalisation L_1 s'éteint.

Fig. 5

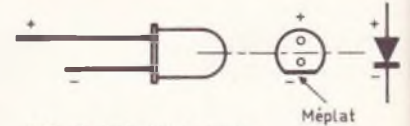


NE 555

BC 108, 109
2N 2907
2N 1711
2N 2222



Montage en multivibrateur



LED et diode infra-rouge

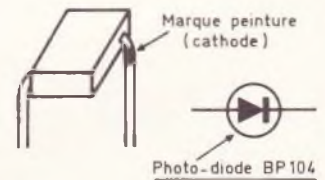
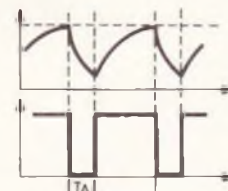
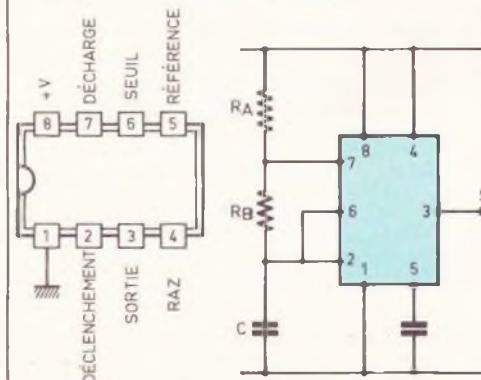


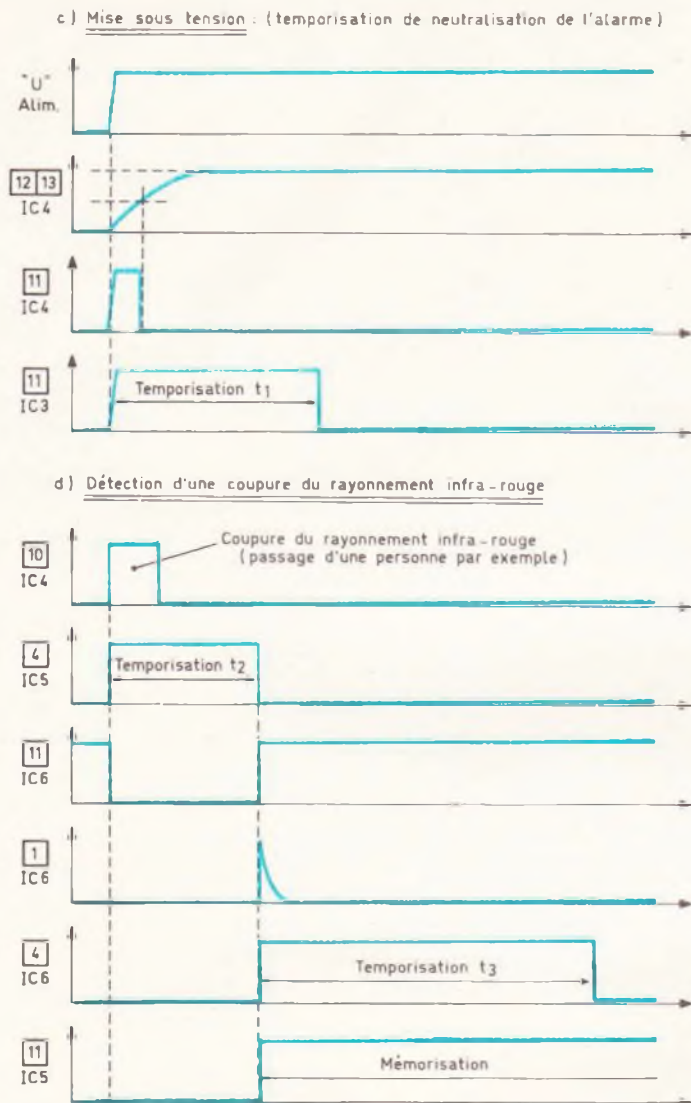
Photo-diode BP 104



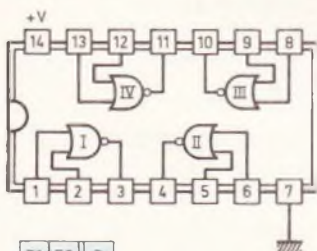
$$T = 0,7 (R_A + 2 R_B) C$$

$$\frac{T_A}{T} = \frac{R_B}{R_A + 2 R_B}$$

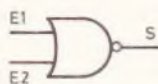
Fig. 6



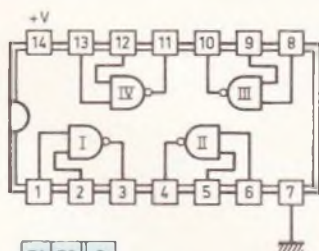
CD 4001 : 4 portes NOR à 2 entrées



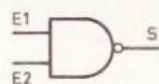
E1	E2	S
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0



CD 4011 : 4 portes NAND à 2 entrées



E1	E2	S
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0



Les oscillogrammes de la figure 5 b illustrent ces différentes phases de l'intégration des impulsions.

g) Temporisation « t₁ » à la mise sous tension (figure 4)

Au moment de la mise sous tension, la capacité C₂₄ se charge à travers R₃₃, si bien que le potentiel des entrées réunies de la porte NOR IV de IC₄ se trouve, dans un premier temps, à une valeur telle qu'il est assimilé par cette dernière à un état bas. Autrement dit, au moment de la mise sous tension de l'ensemble, on observe à la sortie de la porte NOR IV de IC₄ une impulsion positive d'une durée de l'ordre de la seconde, qui sert de commande à une bascule monostable constituée par les portes NOR III et IV de IC₃. La durée de l'impulsion positive de sortie est réglable grâce à l'ajustable A₁, de quelques dixièmes de seconde à environ 25 secondes, suivant la position angulaire du curseur. Pendant cette impulsion positive, la sortie de la porte NOR III présente un état bas permanent, qu'il y ait rayonnement infrarouge ou non.

Il s'agit donc d'une temporisation automatique de neutralisation de la détection, ce qui permet, après avoir commandé la mise en route du dispositif, de couper la barrière infrarouge sans que le processus de détection prenne son départ.

Par la suite, la photodiode recevant les signaux infrarouges et la temporisation « t₁ » étant écoulée, la sortie de la porte NOR III de IC₄ présente un état bas. En cas de coupure de la barrière invisible, cette sortie passe aussitôt à l'état haut.

La temporisation de neutralisation « t₁ » est mise en évidence par les oscillogrammes de la figure 5c.

h) Temporisation « t₂ » du délai d'enclenchement après détection (figure 4)

Le paragraphe précédent a mis en évidence que toute interruption du rayonnement infrarouge se traduit par l'apparition d'un niveau logique 1 à la sortie de la porte NOR III de IC₄. Cette sortie se trouve

Oscillogrammes, caractéristiques relevées en divers points du montage à l'émission et à la réception. Brochages des éléments et table de vérité.

reliée à l'entrée d'une bascule monostable constituée par les portes NOR I et II de IC₄. On notera que cette bascule fonctionne comme celle qui a été décrite précédemment à condition toutefois que l'entrée 6 de la porte II soit soumise à un état bas. (voir les tables de fonctionnement d'une porte NOR en figure 6).

Si cette entrée est soumise à un état haut, la sortie de la porte II reste indéfiniment à l'état bas, quel que soit l'état disponible sur l'entrée de commande de la bascule. Il s'agit donc d'une neutralisation de la bascule, qui a lieu pendant une durée relativement brève au moment de la mise sous tension. Cette disposition évite tout enclenchement impromptu du processus de l'alarme au moment de la mise sous tension où le signal infrarouge risque de ne pas être perçu dans les premières millisecondes. Mais cette neutralisation peut également être obtenue volontairement et durablement en plaçant l'interrupteur I₂ sur la position « Hors service » ; cette position permet d'assurer les différents réglages de visée sans pour autant aboutir systématiquement à l'alarme, en cas de coupure de la barrière infrarouge.

Mais revenons au cas normal de fonctionnement : donc, dès qu'il se produit une coupure du rayonnement infrarouge, un état haut se trouve présenté sur l'entrée de la bascule monostable. La durée de l'impulsion positive de sortie est proportionnelle au produit $(R_{37} + A_2) \times C_{26}$ et peut varier de quelques dixièmes de seconde à 25 secondes, suivant la position du curseur de A₂.

L'impulsion de sortie est prise en compte par les portes NAND I et II de IC₅ montées en trigger de Schmitt, dont le rôle consiste à conférer aux signaux des fronts montants et descendants bien verticaux. En effet, dans le cas du signal montant, dès que les portes I et II amorcent leur basculement, la résistance R₃₉ introduit une réaction positive par un brusque apport de potentiel en provenance de la sortie de la porte II, ce qui accélère sensiblement le phénomène.

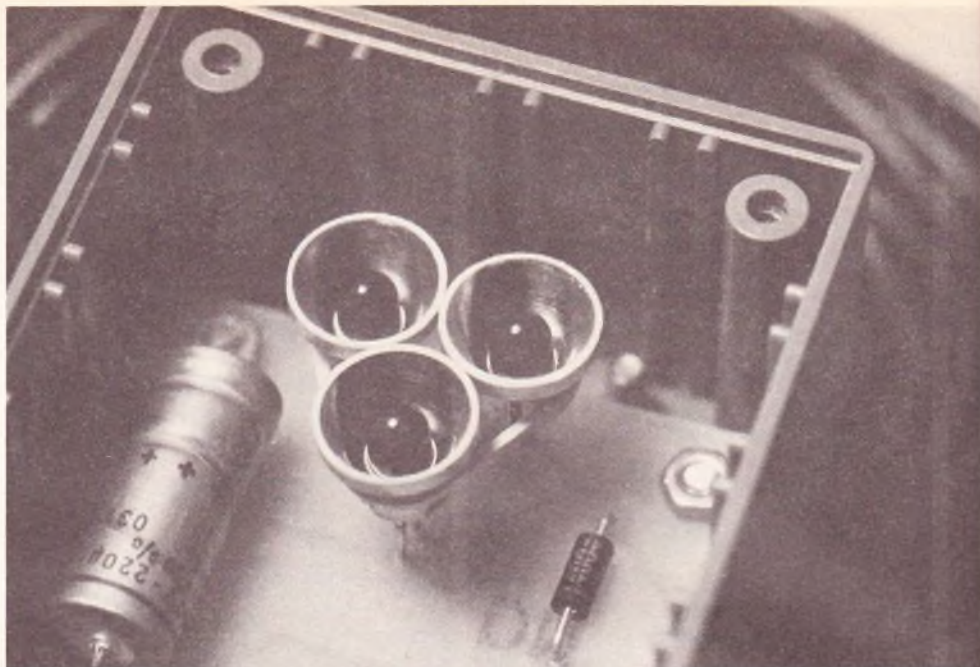


Photo 3. — On aperçoit les trois diodes infrarouges.

Par contre, dans le cas du signal descendant, cette même résistance R₃₉ enlève sur l'entrée une fraction de potentiel, ce qui accélère également le processus de basculement du trigger. Dans la présente application, c'est ce deuxième volet du fonctionnement qui est utilisé : ainsi, dès que la temporisation t₂, introduite par la bascule monostable formée par les portes NOR I et II de IC₄, est écoulée, on observe un front descendant vertical à la sortie du trigger constitué par les portes NAND I et II de IC₅. La porte NOR IV de IC₆ inverse ces signaux, si bien que toute détection de coupure du rayonnement infrarouge a pour conséquence l'apparition d'un front vertical montant sur la sortie de la porte NOR IV de IC₆, après une temporisation « t₂ » réglable grâce à l'ajustable A₂.

i) Temporisation « t₃ » de la durée d'utilisation du relais d'alarme (figure 4)

Le front positif dont il est fait état au paragraphe précédent est aussitôt transmis sur l'entrée d'une autre bascule monostable constituée par les portes NOR I et II de IC₆, par l'intermédiaire de la capacité C₂₇ et de la diode D₅. Le rôle de cette dernière se limite uniquement à éviter que l'entrée 1 de la porte I ne soit soumise à un potentiel négatif au moment de la décharge de C₂₇.

Mais revenons à l'impulsion positive transmise sur l'entrée de la bascule monostable. L'impulsion positive disponible à la sortie est bien

entendu proportionnelle au produit $(R_{42} + A_3) \times C_{28}$. Compte tenu des valeurs utilisées, cette durée peut atteindre une dizaine de minutes en temporisation maximale. On notera que cette bascule monostable est également soumise à une possibilité de neutralisation volontaire introduite par l'interrupteur I₂.

De même, une brève impulsion de neutralisation se produit au moment de la mise sous tension, par l'intermédiaire de D₃.

Ainsi, une coupure du rayonnement infrarouge se traduit, après une première temporisation « t₂ », par l'apparition d'un état haut à la sortie de la bascule monostable formée par les portes I et II de IC₆, et ceci pendant une durée réglable de quelques secondes à une dizaine de minutes.

j) Commande du relais d'utilisation et mémorisation de l'alarme (figure 4)

Cet état haut donne naissance à un courant base-émetteur de T₁₀ par l'intermédiaire de R₄₃. Le relais monté dans le circuit collecteur se trouve donc alimenté. La diode D₈ montée sur le bobinage du relais protège le transistor T₁₀ des effets de self. La résistance R₄₄ doit être caractérisée par une valeur telle que la tension aux bornes du bobinage ait une valeur de l'ordre de 6 V, valeur nominale de fonctionnement du relais. Cette résistance doit donc introduire dans le circuit une chute de potentiel de l'ordre de 3,5 V. Le cou-



Photo 4. — On remarque au centre de la carte imprimée, la BP 104.

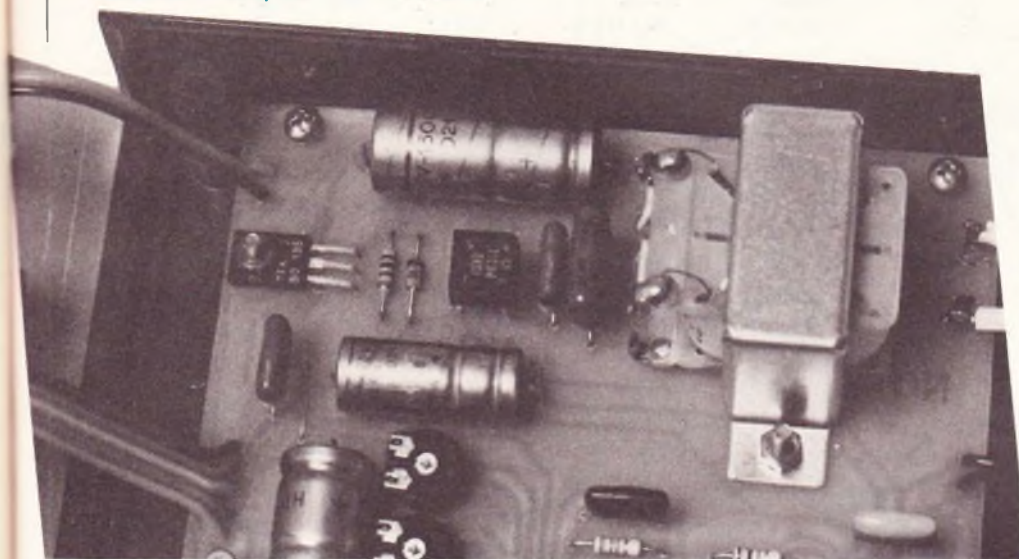


Photo 5. — La section alimentation.

rant, traversant cette résistance et le bobinage du relais, est donc équivalent à $6 \text{ V}/R\Omega$ (R étant la résistance du relais 6 V que l'on aura réussi à se procurer). En conséquence, la résistance R_{44} peut être calculée par la relation suivante :

$$R_{44} = \frac{3,5 \times R}{6} \approx 0,6 \times R$$

Les contacts d'utilisation du relais peuvent être montés par exemple en série avec une sonnerie stridente, sirène ou tout autre circuit. La temporisation « t_3 » évite un fonctionnement illimité de l'alarme.

Par contre, il est nécessaire de mémoriser le fonctionnement de l'alarme, même lorsque cette dernière a cessé. Cette fonction est assurée par les portes NAND III et IV de IC_5 montées en portes de mémorisation.

En effet, toute impulsion positive en provenance de D_6 se trouve

maintenue grâce à la diode de verrouillage D_7 , qui assure la mémorisation même lorsque le signal qui lui a donné naissance a disparu. L'effacement de cette mémorisation se réalise par l'apparition d'une impulsion négative sur l'entrée 8 de la porte Nand III, ce qui se produit au moment de la mise sous tension de l'ensemble grâce à l'impulsion positive disponible à la sortie de la porte NOR IV de IC_4 , et inversée en impulsion négative par la porte NOR III de IC_6 . Il est donc nécessaire, pour dé-mémoriser une alarme, de couper pendant quelques secondes l'alimentation, le temps de décharger C_{24} , et de la remettre ensuite en service.

Enfin, remarquons que la mémorisation de l'alarme se trouve matérialisée par la LED de signalisation L_2 , montée dans le circuit collecteur de T_{11} dont la base est reliée par l'intermédiaire de R_{46} à la sortie de la logique de mémorisation.

III. LA REALISATION PRATIQUE

a) Circuits imprimés (figure 7)

Ils sont au nombre de trois :

- un module « émetteur »
- un module « logique »
- un module « réception »

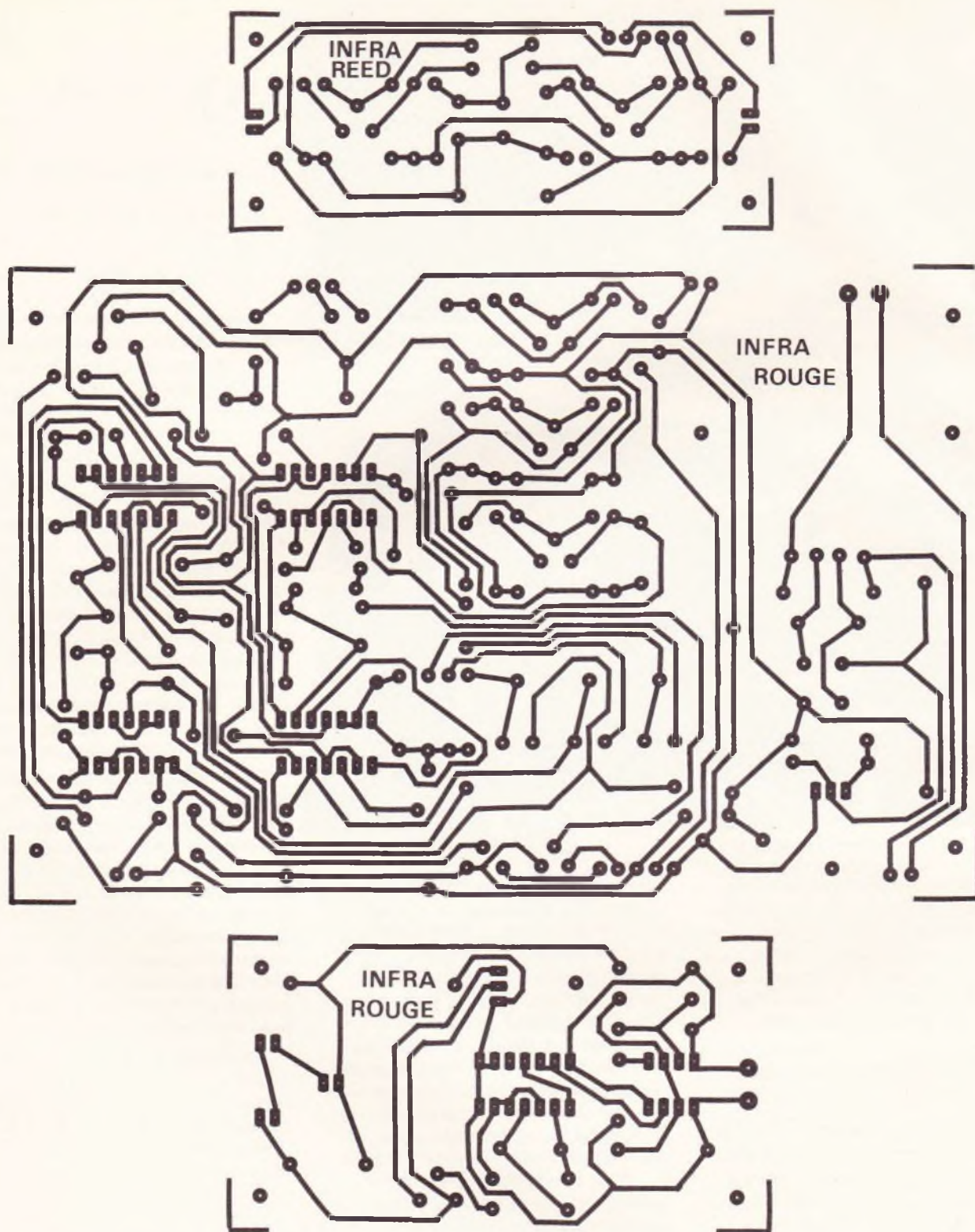
Leur réalisation ne présente pas de difficulté particulière, la configuration des pistes n'étant pas particulièrement serrée. Tous les trous seront percés à l'aide d'un foret de 0,8 mm de diamètre. Par la suite, certaines pastilles destinées à recevoir des composants aux connexions plus importantes en diamètre seront percées à 1 mm de diamètre ; il s'agit essentiellement de certaines capacités, ajustables, relais... A ce propos, il est prudent de se procurer le relais avant d'attaquer la réalisation du circuit imprimé destiné à le recevoir. Ainsi, si le relais utilisé par l'auteur n'était pas disponible, il serait toujours possible d'en implanter un autre moyennant une modification de l'implantation.

Enfin, signalons également à ce niveau qu'il est toujours avantageux d'étamer un circuit imprimé. Cette opération peut d'ailleurs se réaliser directement au fer à souder et au fil de soudure, ce qui oblige par ailleurs l'amateur à bien contrôler toutes les pistes, aussi bien en continuité qu'en liaison éventuelle avec une piste voisine. Cette précaution évite bien des déboires pour le fonctionnement ultérieur.

Rappelons également que les traces de vernis laissées par le décapant du fil de soudure peuvent être enlevées facilement à l'aide d'un pinceau imbibé d'un peu d'acétone ou de trichloréthylène.

b) Implantation des composants (figure 8)

Après avoir mis en place les quelques straps, on montera d'abord les résistances, les diodes, les transistors, puis les capacités. Attention à l'orientation des composants polarisés, et rappelons que toute erreur à ce niveau est souvent fatale pour le composant concerné. Les circuits



Les tracés des circuits imprimés se reproduiront par le biais de la méthode photographique. Implantations des éléments.

intégrés seront implantés un dernier lieu. Lors de cette opération, il convient de ménager un temps de refroidissement suffisant entre deux soudures consécutives sur le même circuit.

D'une manière générale, on ne répètera sans doute jamais assez que l'implantation, et la soudure des composants, est une opération qui doit être menée avec beaucoup de soin et d'attention : il ne sert à rien

de vouloir aller vite si on risque continuellement de faire des erreurs et de compromettre ainsi les chances d'un bon fonctionnement du montage.

Fig. 8

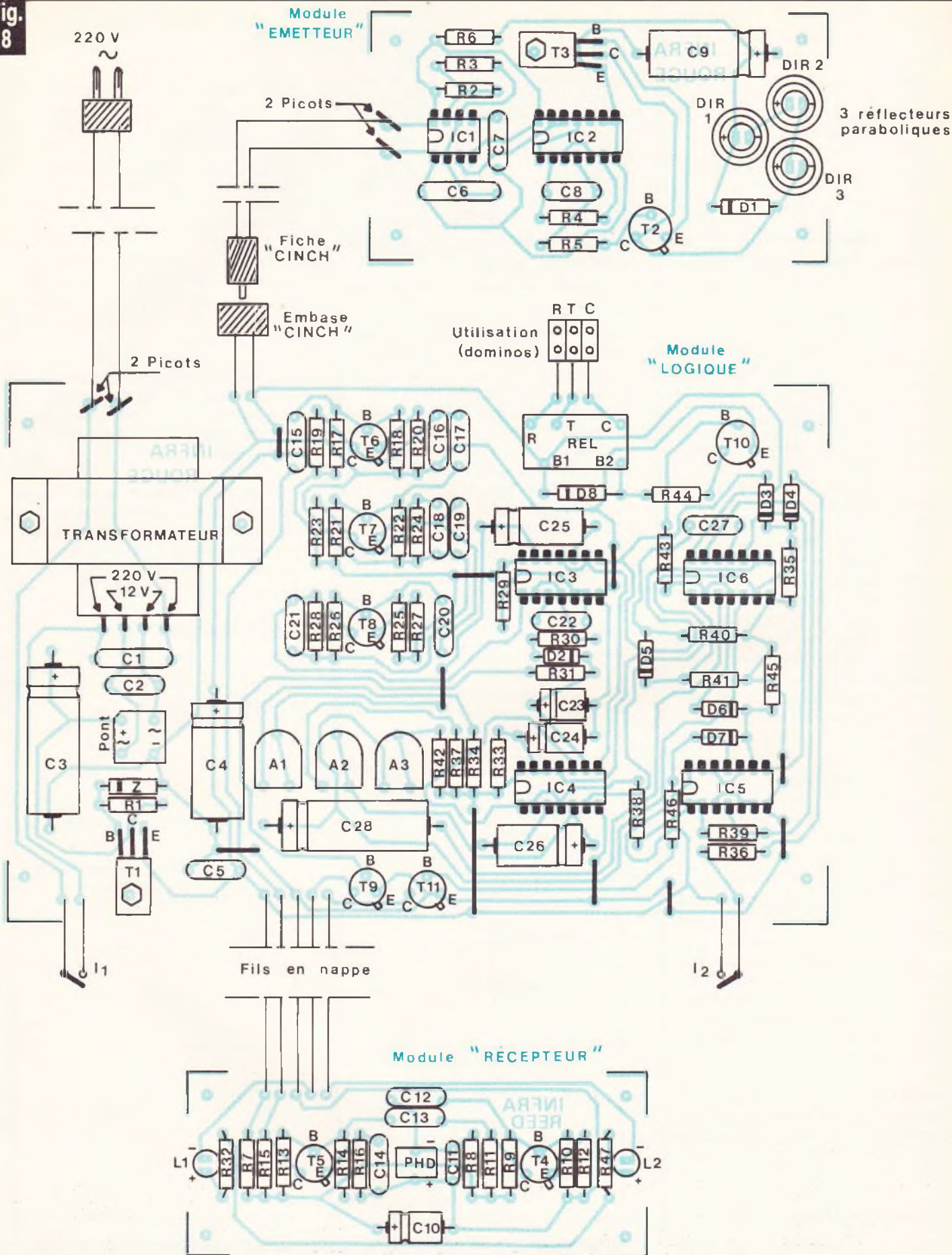
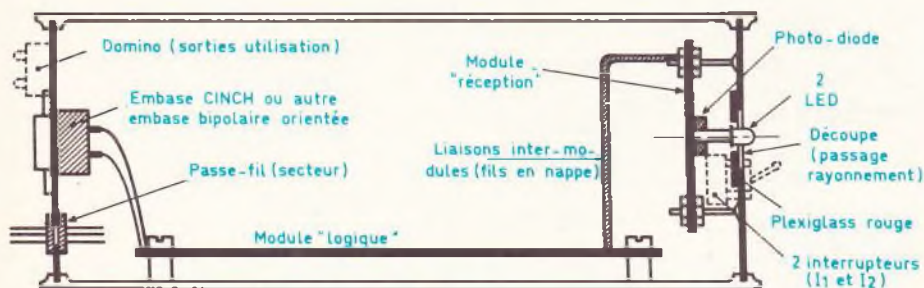


Fig. 9



c) Montage (figure 9)

Le module « logique » est installé au fond du boîtier, tandis que le module « réception » sera installé en position verticale derrière la face avant. Une technique possible consiste à utiliser des vis, collées par exemple côté tête sur l'envers de la face avant, et de se servir d'écrans formant entretoises pour régler l'écartement. Les deux LED L₁ et L₂ devront légèrement dépasser de la face avant du boîtier. De même, une découpe circulaire d'une dizaine de millimètres de diamètre est à prévoir en face de la photo-diode. Ce trou peut être obturé par la suite, à l'aide d'une chute de plexiglass rouge, pour éviter la rentrée des poussières. Enfin, les modules « logique » et « réception » sont reliés entre eux par des fils en nappe.

Peu de commentaires sont à faire en ce qui concerne l'émetteur, qui constitue un boîtier séparé.  galement dans le couvercle du boîtier «  metteur », une découpe est à pratiquer pour laisser passer le rayonnement infrarouge et là aussi un morceau de plexiglass peut être mis en place.

Le boîtier émetteur est relié au module logique par deux liaisons : le « plus » et le « moins » alimentation. Toute erreur de polarisation dans l'alimentation de l'émetteur est fatale pour ce dernier : c'est la raison pour laquelle il faut absolument utiliser un système de fiche et d'embase, qui impose mécaniquement une orientation obligée... et vérifier plutôt deux fois qu'une le bon branchement de ces éléments.

d) Essais et utilisations (figure 10)

Afin de ne pas être obligé d'attendre des temps trop longs pour v ri-

fier le bon fonctionnement de l'ensemble, on placera les trois curseurs des ajustables A₁, A₂ et A₃ dans la position résistance minimale, c'est-à-dire à fond à gauche, sens inverse des aiguilles d'une montre. L'interrupteur I₂ étant en position **ouverte**, et l'émetteur étant placé à une distance de l'ordre du mètre du récepteur et correctement orienté, on fermera l'interrupteur I₁. La LED verte L₁ devrait aussitôt s'allumer.

Par la suite, on coupera temporairement la barrière infrarouge, par exemple en passant au travers. Aussitôt, on entendra la fermeture du relais et on constatera l'allumage de

la LED rouge L₂. Au bout de quelques secondes, le relais s'ouvre de nouveau, mais L₂ doit rester allumée ; son effacement ne peut, en effet, se produire que si on coupe l'alimentation par l'interrupteur I₁, pour le remettre en service au bout de quelques secondes.

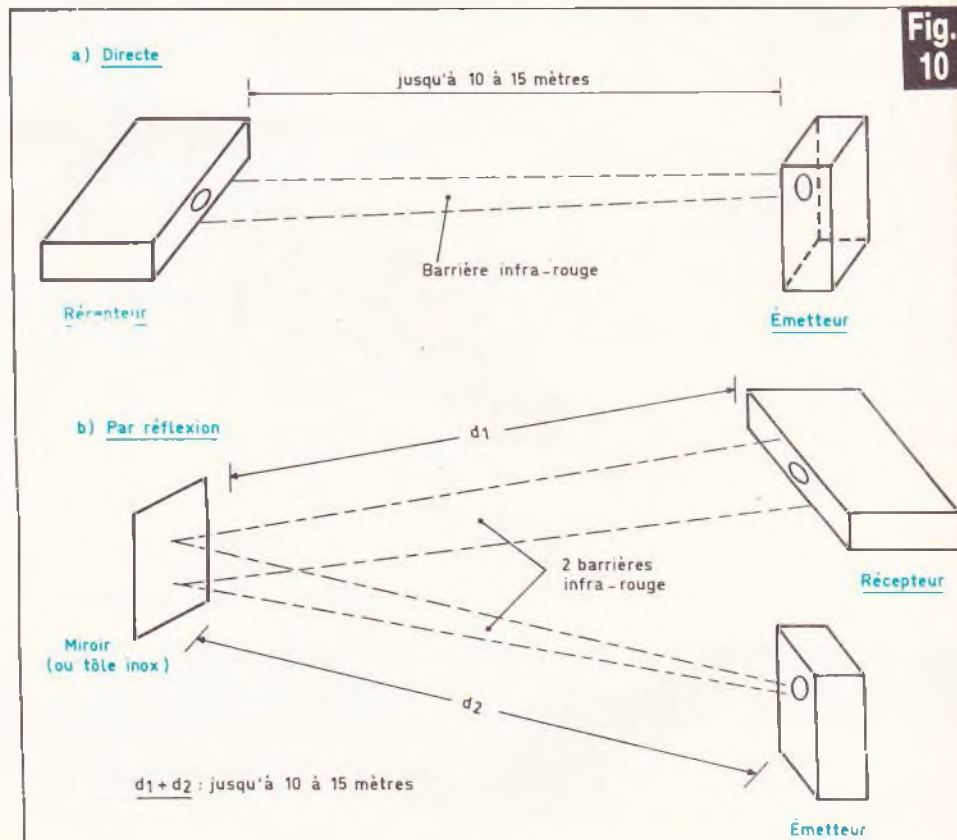
Par la suite, le dispositif peut être mis en place pour son utilisation définitive, ce qui nécessitera le réglage aux valeurs désirées des temporisations t₁, t₂ et t₃.

La portée peut atteindre jusqu'à une quinzaine de mètres, surtout si on a réussi à se procurer des réflecteurs paraboliques coiffant les diodes infrarouges.

La **figure 10** illustre deux types de possibilités d'utilisation de la barrière infrarouge ; il en existe certainement d'autres, que nos lecteurs ne manqueront pas de mettre en œuvre.

Robert KNOERR

Fig. 10



Deux exemples types d'utilisation, en direct et par réflexion.

Photo 6. – La barrière infrarouge.



Liste des composants

a) Module « Emetteur » :

R_2 : 270 k Ω (rouge, violet, jaune)
 R_3 et R_4 : 2 \times 33 k Ω (orange, orange, orange)
 R_5 : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 R_6 : 100 Ω (marron, noir, marron)
 D_1 : diode 1N4004 ou 4007
 DIR_1 à DIR_3 : 3 diodes infrarouges (LD27, LD271, CQY77)
 3 réflecteurs paraboliques (éventuellement pour une plus grande portée)
 C_6 : 0,22 μ F mylar (rouge, rouge, jaune)
 C_7 : 10 nF mylar (marron, noir, orange)
 C_8 : 1 nF mylar (marron, noir, rouge)
 C_9 : 220 μ F/10 V électrolytique
 T_2 : transistor NPN 2N1711
 T_3 : transistor NPN BD135
 IC_1 : NE 555
 IC_2 : CD4011 (4 portes NAND à 2 entrées)
 2 picots

b) Module « logique » :

10 straps (2 horizontaux, 8 verticaux)
 R_1 : 220 Ω (rouge, rouge, marron)
 R_{17} : 82 k Ω (gris, rouge, orange)
 R_{18} et R_{19} : 2 \times 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{20} : 470 Ω (jaune, violet, marron)
 R_{21} : 100 k Ω (marron, noir, jaune)
 R_{22} : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 R_{23} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{24} : 470 Ω (jaune, violet, marron)
 R_{25} : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 R_{26} : 100 k Ω (marron, noir, jaune)
 R_{27} : 150 Ω (marron, vert, marron)
 R_{28} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
 R_{29} : 470 k Ω (jaune, violet, jaune)
 R_{30} : 1 k Ω (marron, noir, rouge)
 R_{31} : 33 k Ω (orange, orange, orange)

R_{33} à R_{35} : 3 \times 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{36} : 100 Ω (marron, noir, marron)
 R_{37} et R_{38} : 2 \times 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{39} : 100 k Ω (marron, noir, jaune)
 R_{40} et R_{41} : 2 \times 33 k Ω (orange, orange, orange)
 R_{42} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{43} : 4,7 k Ω (jaune, violet, rouge)
 R_{44} : 68 Ω (bleu, gris, noir)
 R_{45} : 10 k Ω (marron, noir, orange)
 R_{46} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
 A_1 à A_3 : 3 ajustables de 470 k Ω (implantation horizontale)
 Pont redresseur 500 mA
 Z : diode Zener de 10 V
 D_2 à D_7 : 6 diodes-signal (1N914 ou équivalent)
 D_8 : diode 1N4004 ou 4007
 C_1 : 0,1 μ F/400 V mylar (marron, noir, jaune)
 C_2 : 0,1 μ F mylar (marron, noir, jaune)
 C_3 : 1 500 μ F/25 V électrolytique
 C_4 : 470 μ F/10 V électrolytique
 C_5 : 0,1 μ F mylar (marron, noir, jaune)
 C_{15} : 4,7 nF mylar (jaune, violet, rouge)
 C_{16} : 1nF mylar (marron, noir, rouge)
 C_{17} : 10 nF mylar (marron, noir, orange)
 C_{18} : 15 nF mylar (marron, vert, orange)
 C_{19} : 1nF mylar (marron, noir, rouge)
 C_{20} et C_{21} : 2 \times 22 nF mylar (rouge, rouge, orange)
 C_{22} : 0,1 μ F mylar (marron, noir, jaune)
 C_{23} : 2,2 μ F/10 V électrolytique
 C_{24} : 47 μ F/10 V électrolytique.
 C_{25} et C_{26} : 2 \times 100 μ F/10 V électrolytique
 C_{27} : 0,1 μ F mylar (marron, noir, jaune)
 C_{28} : 1 000 μ F/10 V électrolytique

T_1 : transistor NPN BD135 ou BD137
 T_6 et T_7 : 2 transistors NPN (BC108C, 109C)
 T_8 : transistor PNP 2N2907
 T_9 : transistor NPN (BC108, 109, 2N2222)
 T_{10} : transistor NPN 2N1711
 T_{11} : transistor NPN (BC108, 109, 2N2222)
 IC_3 et IC_4 : 2 \times CD4001 (4 portes NOR à 2 entrées)
 IC_5 : CD4011 (4 portes NAND à 2 entrées)
 IC_6 : CD4001 (4 portes NOR à 2 entrées)
 Relais « National » 6 V/1 RT/
 R bobine : 100 Ω
 Transformateur : 220 V/12 V – 0,2 A – 2,5 VA
 2 picots

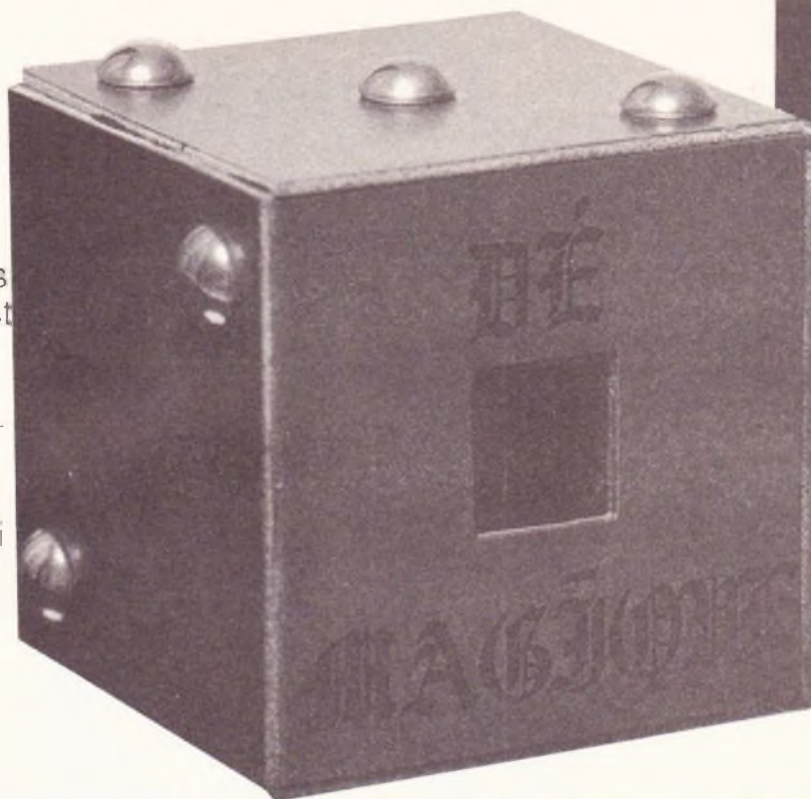
c) Module « Récepteur » :

R_7 : 2,2 k Ω (rouge, rouge, rouge)
 R_8 : 470 k Ω (jaune, violet, jaune)
 R_9 : 180 k Ω (marron, gris, jaune)
 R_{10} : 15 k Ω (marron, vert, orange)
 R_{11} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
 R_{12} : 1 k Ω (marron, noir, rouge)
 R_{13} : 180 k Ω (marron, gris, jaune)
 R_{14} : 15 k Ω (marron, vert, orange)
 R_{15} : 33 k Ω (orange, orange, orange)
 R_{16} : 1 k Ω (marron, noir, rouge)
 R_{32} et R_{47} : 2 \times 560 Ω (vert, bleu, marron)
 L_1 : LED verte \varnothing 3
 L_2 : LED rouge \varnothing 3
 PHD :
 BP104
 C_{10} : 22 μ F/10 V électrolytique
 C_{11} : 68 pF céramique
 C_{12} : 1nF mylar (marron, noir, rouge)
 C_{13} : 2,2 nF mylar (rouge, rouge, rouge)
 C_{14} : 15 nF mylar (marron, vert, orange)
 T_4 et T_5 : 2 transistors NPN BC108C, BC109C

d) Divers :

Fil blindé (1 conducteur + masse)
 1 embase femelle CINCH
 1 fiche mâle CINCH
 1 fiche secteur
 Fil secteur
 1 passe-fil
 3 dominos
 2 interrupteurs monopolaires
 Fil en nappe
 Boîtier Retex ELBOX RE2
 170 \times 145 \times 55 (réception)
 Boîtier Retex BOX plastique
 110 \times 55 \times 35 (émetteur)

L'électronique intéresse aujourd'hui de plus en plus de jeunes débutants. C'est à eux en particulier que s'adresse ce dé électronique. Il y a déjà eu de nombreux schémas de dés, mais celui-ci est original par son boîtier, mais aussi par son affichage et surtout sa mise en œuvre qui étonnera, comme la magie...



DE ALEATOIRE MAGIQUE

I - Fonctionnement

On se référera au schéma synoptique de la **figure 1**. On remarque aussitôt une pile de 9 V... mais pas de surprises ! Celle-ci aura une durée de vie prolongée, grâce à la particularité du schéma.

Un sous-ensemble, référencé « Allumage temporisé », permet l'alimentation des autres étages, seulement si on joue avec le dé. Quand on veut jouer avec le dé, il suffit de manœuvrer l'interrupteur sensible !

Sur ce dé, il y a un nombre qu'on ne rencontre pas sur les autres,

c'est le 0 ! En fait, ce sera l'affichage éteint, qui correspondra au « cassé ». Celui-ci arrive très rarement. La partie aléatoire est réalisée par le compteur rapide, et son ralentissement.

La partie affichage reste de structure classique et constituée des

Fig. 1

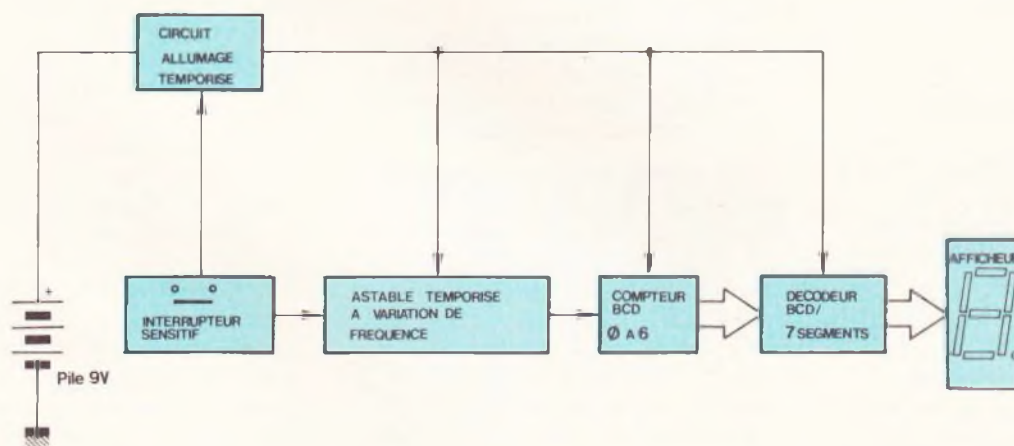


Schéma synoptique du dé aléatoire, dont le principe reste très simple.

Fig. 2

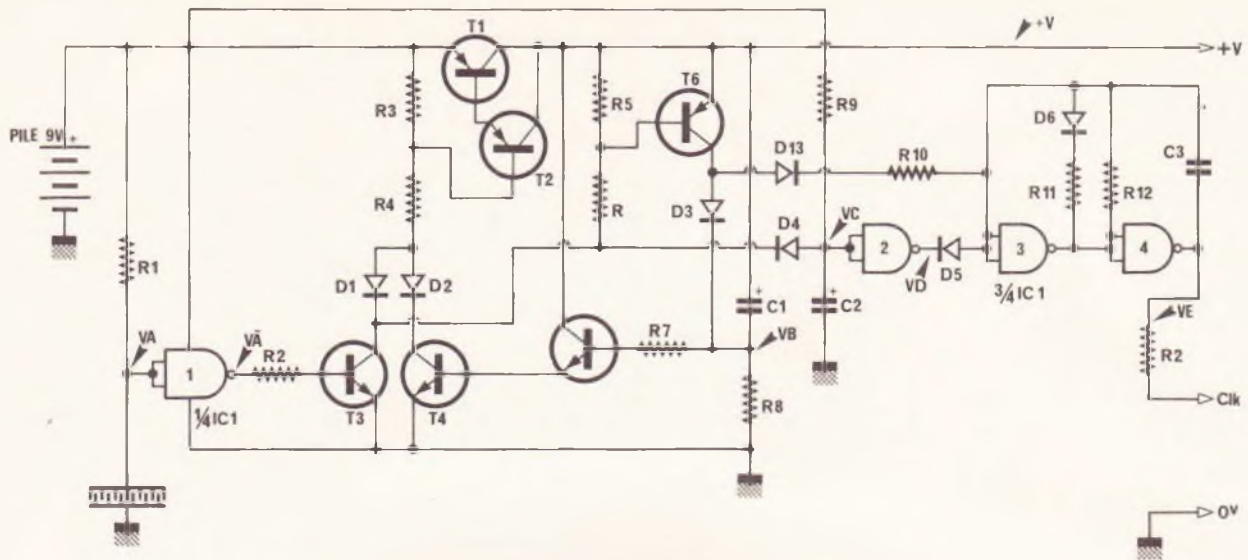


Fig. 4

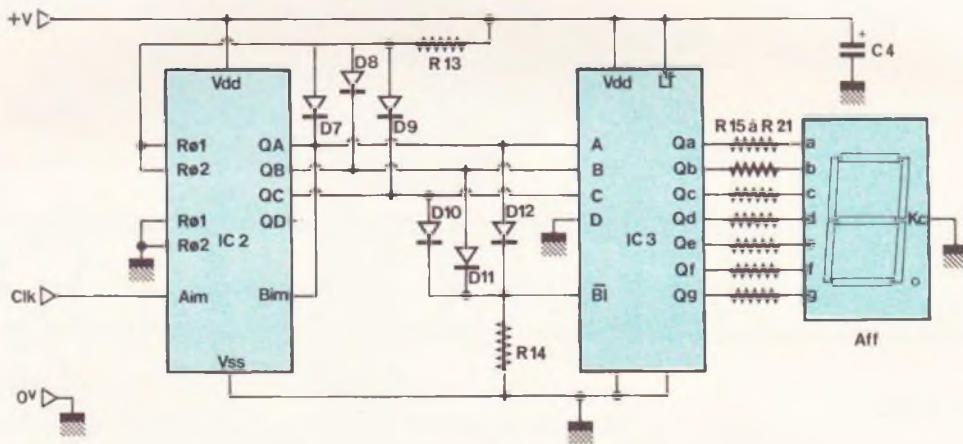


Schéma de principe de l'allumage temporisé et de l'astable « aléatoire » – Schéma de principe de l'ensemble affichage et compteur.

bases de la logique numérique. La partie analogique est plus particulière. On va donc en étudiant le schéma de principe.

II - Etude du schéma de principe

On se reportera aux figures 2 et 4. Notre première étape va être l'étude du circuit de mise en route du dé et la génération de nombres aléatoires. On se référera aux chronographes de la figure 3 pour bien comprendre le principe.

On remarque que toutes les portes de IC₁ sont montées en inverseur. On pourra donc choisir sans problème un CD 4001 (quadruple porte NOR) ou CD 4011 (quadruple port NAND), ceci en cas de pro-

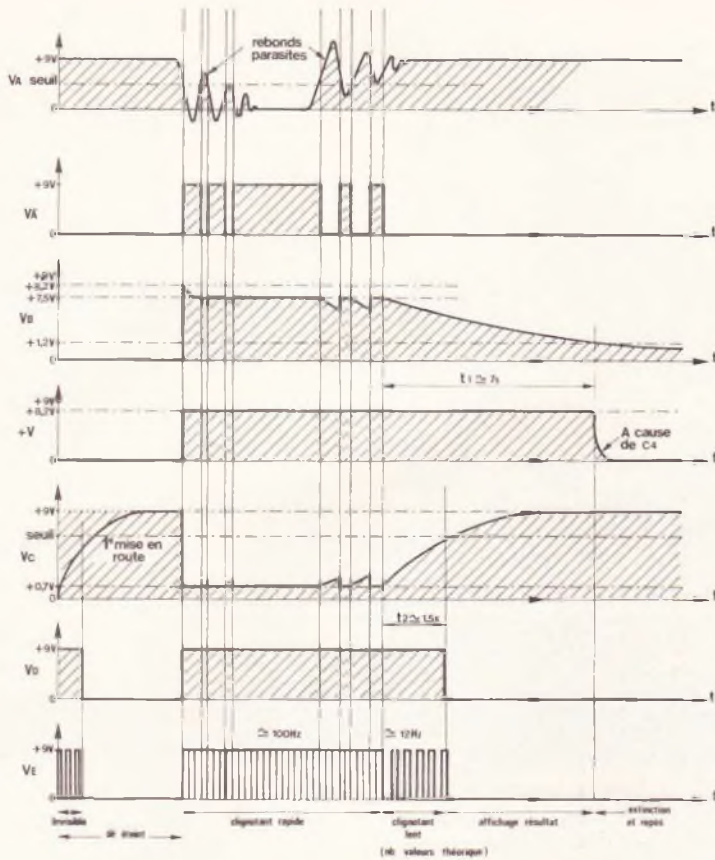
blème de disponibilité, ou si vous avez fait l'acquisition d'un lot.

La porte 1 de IC₁ est utilisée en interrupteur. Elle joue aussi le rôle d'adaptateur d'impédance. On notera que IC₁ est toujours alimenté, mais uniquement lui, ce qui limite la consommation à quelques μ A.

Si on tient le dé dans la main, la résistance de la peau (40 k Ω à 2 M Ω environ) va faire chuter la tension VA, créée par R₁, jusqu'au niveau logique « 0 ». VA', la sortie complétementée, passe donc à 1 et sature T₃ ainsi que T₆, et fait conduire D₄. Au repos T₁ et T₂ sont bloqués et +V vaut 0 V. Si T₃ est saturé, comme c'est le cas, les transistors T₁ et T₂ conduisent, et se saturent, car ils sont montés en darlington (grand gain en courant). On a donc mainte-

nant +V établi à environ + 8,2 V, car il y a une certaine chute de tension aux bornes de T₁, T₂. La capacité C₁ était déchargée, donc on retrouve instantanément + 8,2 V en V_B. Mais C₁ va se charger à travers R₈ et cette tension va diminuer. V_B commande un autre étage darlington T₄T₅ qui maintient T₁ et T₂ en saturation même si on arrête de toucher le dé. Tant qu'on touche le dé, T₆ aussi est saturé, car T₃ tire un courant de R₆. D₃ conduit et on retrouve en V_B environ + 7,6 V. C₁ ne peut pas se charger, mais dès qu'on relâche le dé, la tension en V_B va diminuer jusqu'à tendre vers 0 V. Mais dès qu'elle est inférieure à 1,2 V environ, elle bloque T₄ et T₅. Comme on a relâché le dé, T₃ aussi est bloqué ; alors T₁ et T₂ se bloquent à leur tour et +V disparaît.

Fig. 3



Voilà la temporisation d'allumage. La relation ci-dessous nous permettra d'en modifier éventuellement la durée :

$$t_1 = R_8 C_1 \ln(7.5 \text{ V} / 1.2 \text{ V}) \approx 1.8 \cdot R_8 \cdot C_1$$

Ce qui donne, dans notre cas, une durée d'environ 7 s, ce qui est amplement suffisant.

Au repos, la tension aux bornes de C_2 , notée V_C sur les graphes, croît très vite à +9 V par R_9 à la première mise en route. Quand on touchera le dé, la diode D_4 qui

Chronographes en divers points de la figure 2.

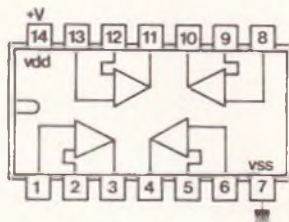
Fig. 5

ALLURE DES CHIFFRES:
0123456789

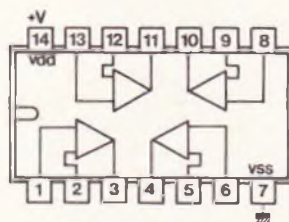
lamp test
blanking
latch

LE	BI	LT	A	B	C	D	affichage
x	x	0	x	x	x	x	8
x	0	1	x	x	x	x	blanking
1	1	1	x	x	x	x	latch etat precedent

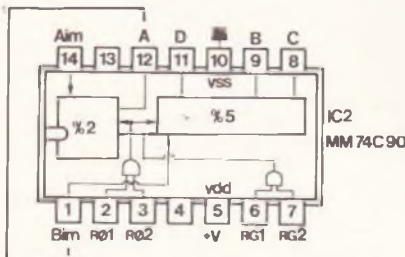
A	B	C	D	nb	a	b	c	d	a	f	g
0	0	0	0	0	1	1	1	1	1	1	0
1	0	0	0	1	0	1	0	1	0	0	0
0	1	0	0	2	1	1	0	1	1	0	1
1	1	0	0	3	1	1	1	1	0	0	0
0	0	1	0	4	0	1	1	0	0	0	1
1	0	1	0	5	1	0	1	1	0	1	1
0	0	1	0	6	0	0	1	1	1	1	1
1	1	1	0	7	1	1	1	0	0	0	0
0	0	0	1	8	1	1	1	1	1	1	1
1	0	0	1	9	1	1	1	0	0	1	1
0	1	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0
1	1	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0
1	0	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0
0	1	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0
1	1	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0



IC1
CD4001



IC
CD4011

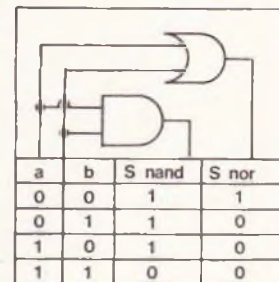


IC2
MM74C90

Aim	A	B	C	D	nb
∟	0	0	0	0	0
∟	1	0	0	0	1
∟	0	1	0	0	2
∟	1	1	0	0	3
∟	0	0	1	0	4
∟	1	0	1	0	5
∟	0	1	1	0	6
∟	1	1	1	0	7
∟	0	0	0	1	8
∟	1	0	0	1	9

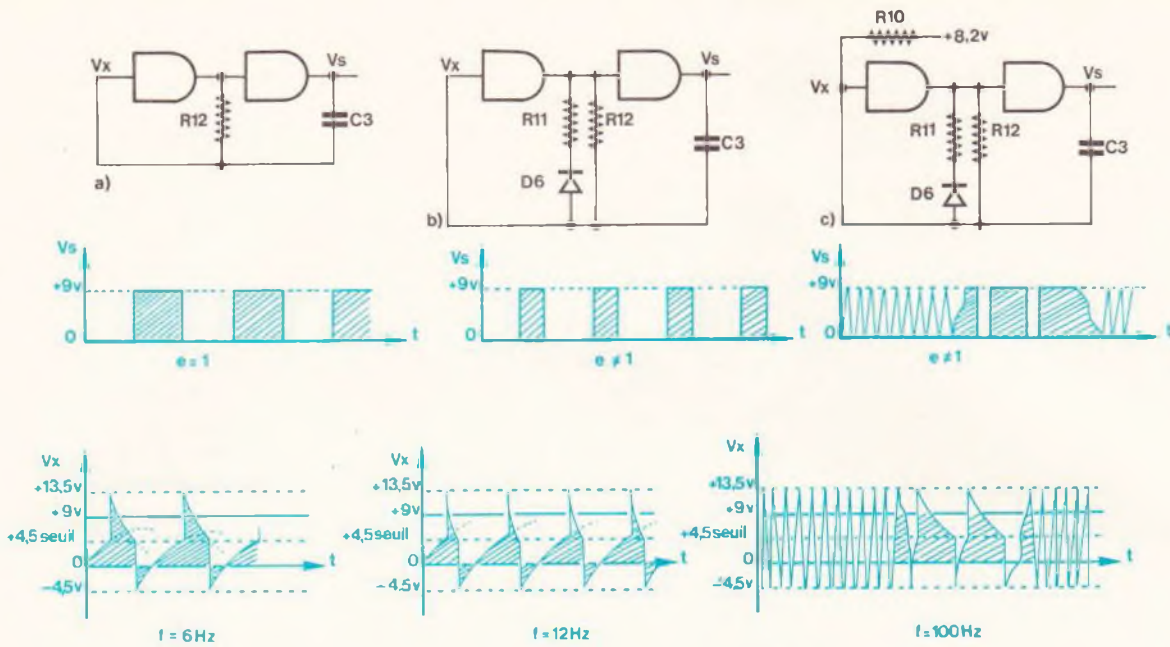
R01	R02	R91	R92	nb
1	1	0	x	0
1	1	x	0	0
x	x	1	1	9
0	x	0	x	
0	x	x	0	
x	0	0	x	
x	0	x	0	

x: 1 ou 0
remise a 9 prioritaire
sur remise a 0



utilisation
en inverseur

Brochages et tables logiques des composants utilisés.



Rappels sur l'étude de l'oscillateur et oscillogrammes caractéristiques.

conduisait grâce au transistor T₃ va décharger C₂. Tant que D₄ conduira, V_C vaudra donc environ 0,7 V. Quand on va relâcher le dé, C₂ pourra à nouveau se charger à travers R₉. Si V_{C2} est inférieur au seuil de la porte 2 (≈ 4,5 V), V_D vaudra + 9 V (« 1 » logique), sinon, au repos et après la charge de C₂, la sortie V_D sera à 0 V. Si V_D est à 0 V, l'oscillateur constitué par les portes 3 et 4 de IC₁ sera bloqué. Quand V_D vaudra + 9 V, D₅ sera bloquée et l'oscillateur fonctionnera. On verra alors le dé rouler. On remarque donc que la durée où le dé va « rouler » est liée à R₉, C₂ et à la porte 2.

On se reportera à la **figure 6** pour les différentes versions et leurs avantages.

Si on considère l'astable de la **figure 6a**, ou sortie, on obtiendra des signaux carrés symétriques. La fréquence est déterminée par R₁₂ et C₃ et vaut : $f = 1 / (1,4 \cdot R_{12} \cdot C_3)$, environ 6 Hz. C'est la structure normale.

Quand on passe à la **figure 6b**, on rajoute le circuit R₁₁ D₆. Le but est d'obtenir un signal de sortie non symétrique. R₁₁ intervient uniquement quand D₆ conduit, donc, dans le cas choisi, quand la sortie vaut « 1 ». On obtient donc un temps de décharge de C₃ plus faible, car alors R₁₂ se retrouve en parallèle à R₁₁.

C'est cette fréquence qui est appliquée sur l'oscillateur quand la touche sensitive est relâchée. Il est possible de la ralentir ou de l'accélérer en changeant la valeur de R₁₂. Mais il faudra alors réajuster R₁₀ pour conserver l'effet aléatoire.

Par contre, quand on appuie sur la touche sensitive, le transistor T₆

étant saturé, la diode D₁₃ conduit et charge beaucoup plus rapidement C₃ par l'intermédiaire de R₁₀. Le rôle de D₁₃ est d'isoler l'oscillateur du reste du montage quand T₆ est bloqué. La valeur de R₁₀ est assez critique, car le montage est perturbé par une valeur trop faible. Dans le cas du prototype et avec R₁₁, R₁₂ et C₃

Fig. 7

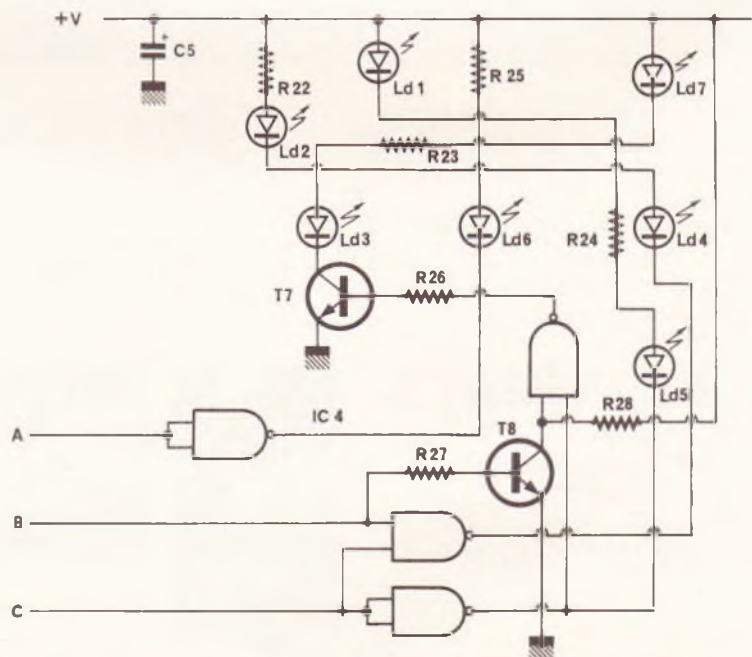


Schéma de principe de la version à affichage à LED.

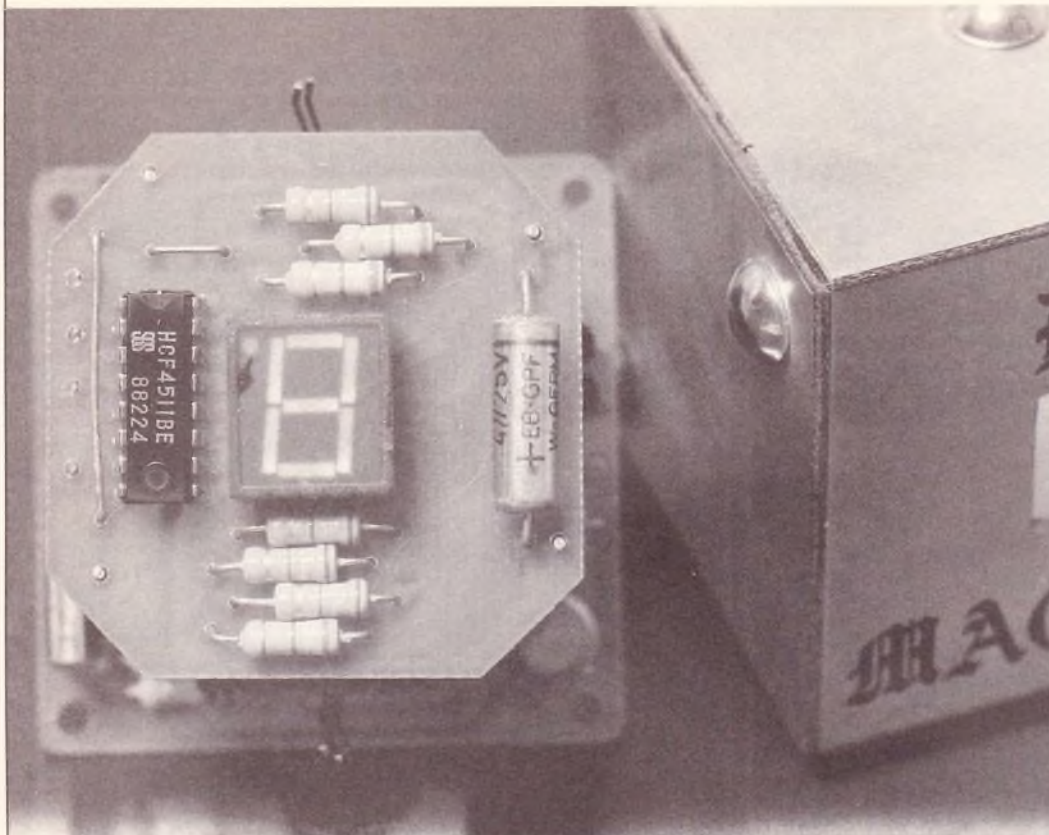


Photo 1. – Aperçu de la carte imprimée de l'affichage.

Photo 2. – Les modules se superposent.

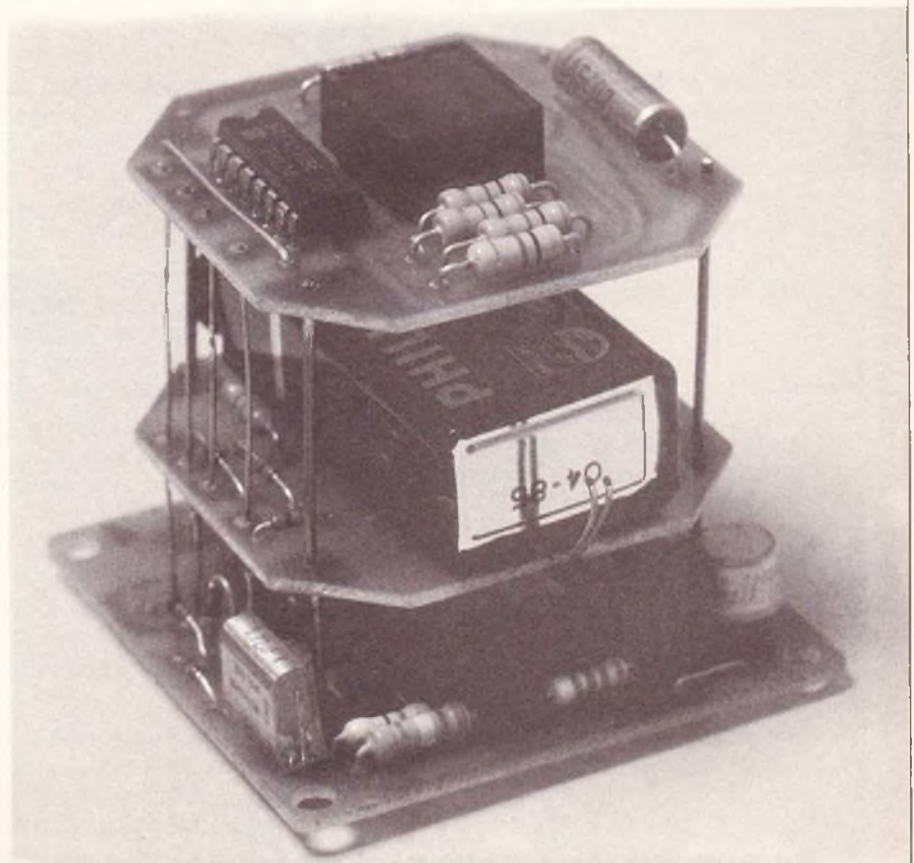
choisis, une valeur minimale était de l'ordre de 47 k Ω . Attention alors si vous voulez modifier les valeurs. Avec celles-ci, l'effet est agréable, mais vous pourriez préférer un comptage plus rapide...

La fréquence, lors du maintien du dé, est donnée par la relation :
 $f \approx 1 / (0,7 \cdot C_3 \cdot ((R_{10} / R_{12}) + (R_{11} / R_{12}))) \approx 100 \text{ Hz}$.

Cette fréquence dix fois plus élevée permet donc un comptage rapide.

Sur les graphes de la **figure 3**, le signal V_A aura pu vous étonner. On s'attend, lors du contact, à avoir un signal franc. Or, il n'en est rien. Comme avec les interrupteurs, il peut y avoir des rebonds, ce qui est symbolisé sur le graphe, mais aussi des parasites (50 Hz) amenés par votre corps et la sensibilité de la touche sensitive. Il ne faudra donc pas une valeur élevée de R_1 . Mais, comme on peut le remarquer sur les graphes, ces parasites n'ont aucun effet, ceci grâce à T_6 .

Un autre rôle de T_6 est celui de pouvoir rejouer à tout moment. Que le dé soit éteint, en oscillation ou en mode affichage, un nouveau contact provoquera une réinitialisation automatique, donc un nouveau départ en vitesse accélérée. R_{29} est nécessaire car les signaux de l'oscillateur

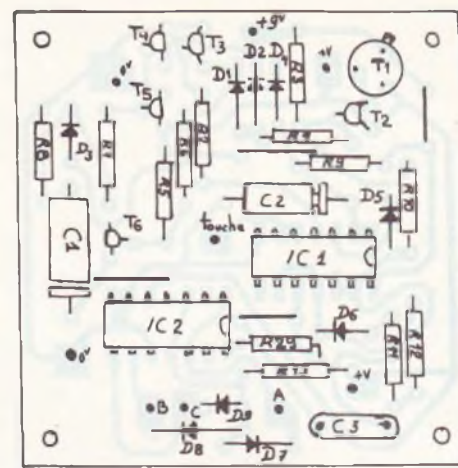
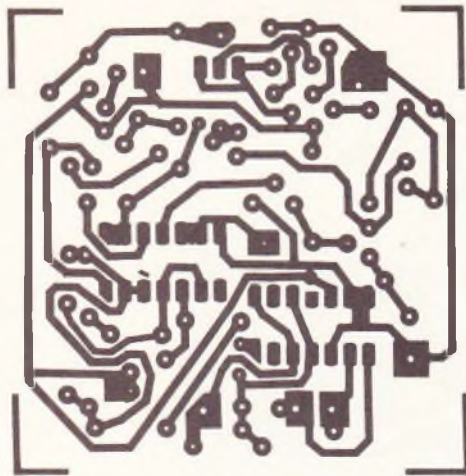


sont supérieurs en amplitude à V_{dd} d'alimentation de IC_2 .

Maintenant que la partie analogique a été traitée, on passe à la partie numérique de comptage et d'affichage.

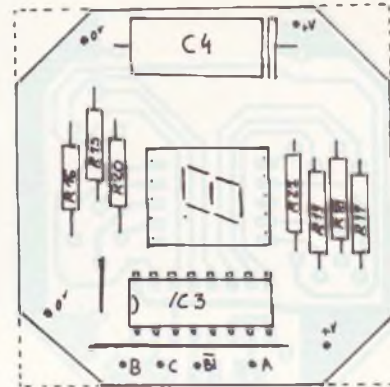
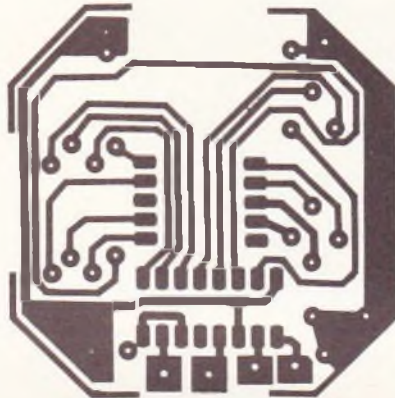
Pour la première version, on utilise des circuits spécialisés très courants, donc économiques. On se reportera au schéma de la **figure 4**, et aux caractéristiques en **figure 5**. Le schéma reste très simple, comme

Fig. 8



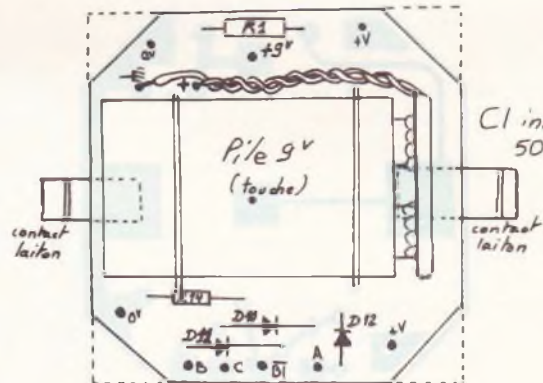
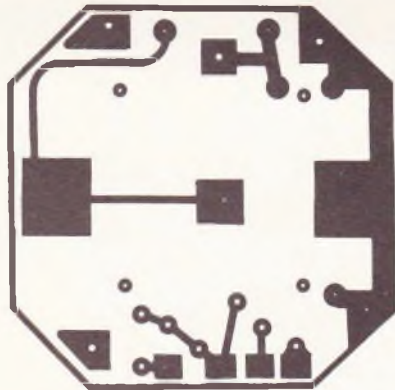
CI principale
59,5 x 59,5 mm

Fig. 9



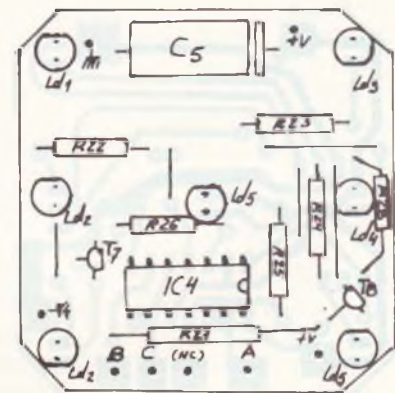
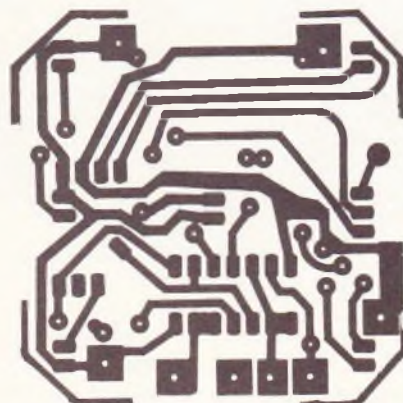
CI Afficheur
50 x 50 mm

Fig. 10



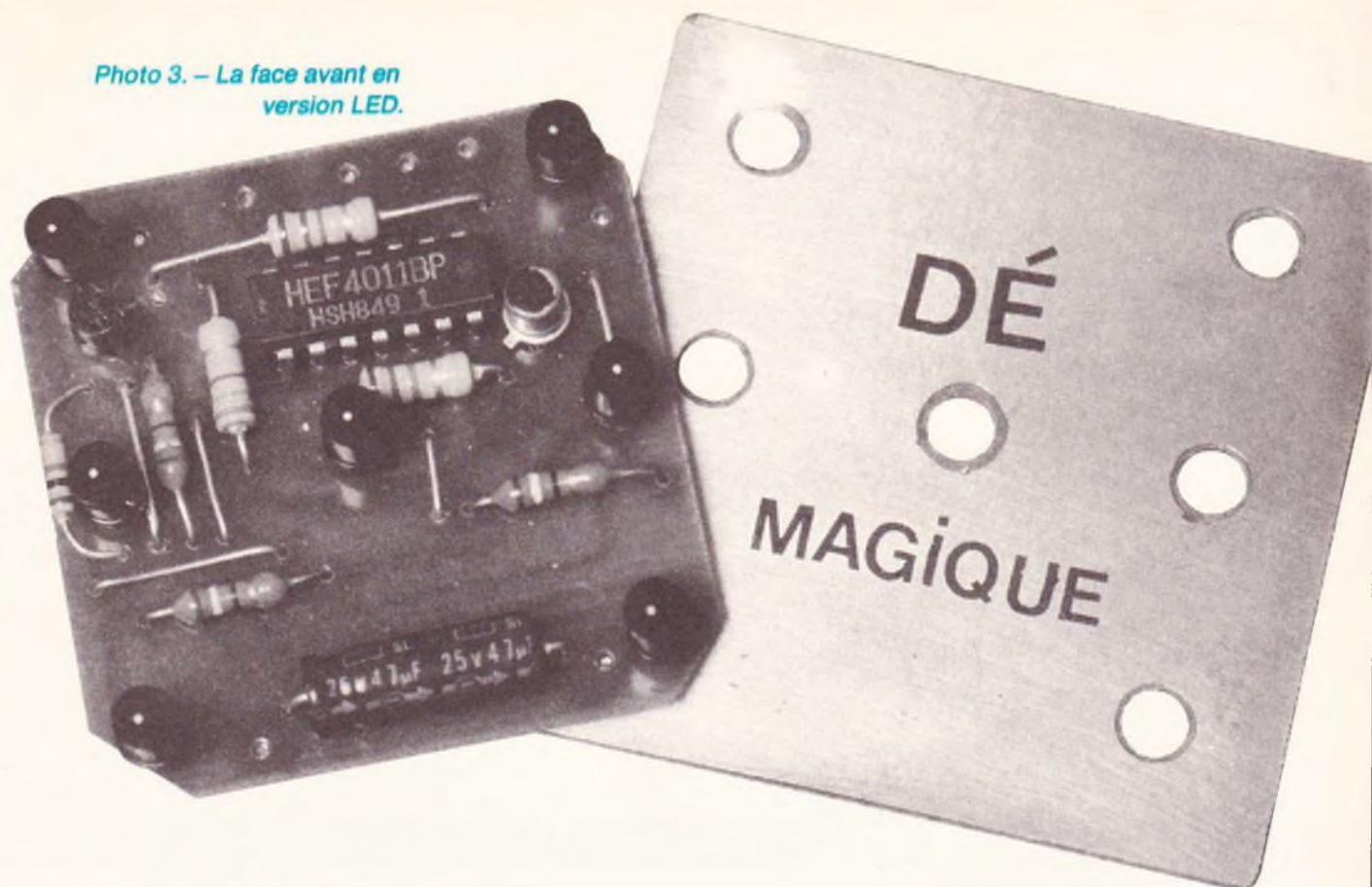
CI intermediaire
50 x 50 mm

Fig. 11



La réalisation pratique du montage nécessite l'utilisation de plusieurs circuits imprimés.

Photo 3. — La face avant en version LED.



vous pouvez le voir, et déjà de nombreuses fois traité.

Le circuit intégré IC₂ est la version C.MOS du circuit très connu 7490. C'est un compteur binaire décimal, c'est-à-dire qu'il compte de 0 à 9 et ainsi de suite, mais avec des sorties codées BCD, sur quatre bits. On retrouvera, en **figure 5**, le brochage et la table logique de fonctionnement. En plus de ses sorties, il dispose de quatre autres entrées permettant la remise à zéro ou à neuf suivant les besoins. Dans notre cas, on utilisera le fait que la remise à 0, donc les deux entrées de remise à neuf, seront reliées à la masse.

Un dé affiche des nombres compris entre 1 à 6 inclus. Notre compteur doit donc compter uniquement de 1 à 6. En fait, pour des raisons de simplicité, il comptera de 0 à 6 ; le 0 correspondra au « cassé », mais il n'apparaîtra que très rarement en pratique. (Serait-il vraiment magique ?) Pour ce faire, on interdit tout nombre supérieur à 6. C'est le rôle du ET à diodes, constitué par D₇, D₈, D₉ et R₁₃. Tant qu'une de ces diodes au moins conduit, les broches remise à zéro sont à + 0,7 V, niveau logique « 0 ». Le compteur fonctionne correctement. Mais quand

elles sont toutes bloquées, ce qui apparaît avec le chiffre 7, l'entrée R₀ voit un niveau logique « 1 » appliqué par R₁₃ et le compteur est remis à zéro. Son cycle sera donc 0, 1, 2, 3, 4, 5, 6 et ainsi de suite.

Il est nécessaire de relier l'entrée Bin à la sortie A, car en réalité le compteur est composé d'un compteur par deux et d'un compteur par cinq, indépendants.

Le circuit intégré IC₃ qui est relié aux sorties de IC₂ est la version MOS plus performante des circuits TTL de la série 7447.

Avant de passer à la réalisation pratique, il reste à voir le principe de l'affichage à LED. On trouvera le schéma en **figure 7**. On retrouve toujours la capacité réservoir, notée C₅.

Le décodage s'effectue cette fois-ci avec IC₄ et T₇ et T₈ car il est un peu particulier. On ne s'y attachera pas trop, sauf qu'il se limite à un banal problème de logique combinatoire. On a trois paires de LED en série car elles s'allumeront toujours ensemble, ce qu'on pourra aisément vérifier. On utilise T₇ et T₈ en inverseur car il n'y avait plus de portes disponibles dans IC₄. Les résistan-

ces R₂₂ à R₂₅ limitent le courant dans les LED à environ 10 mA, ce qui est suffisant car les LED ont désormais un bon rendement lumineux.

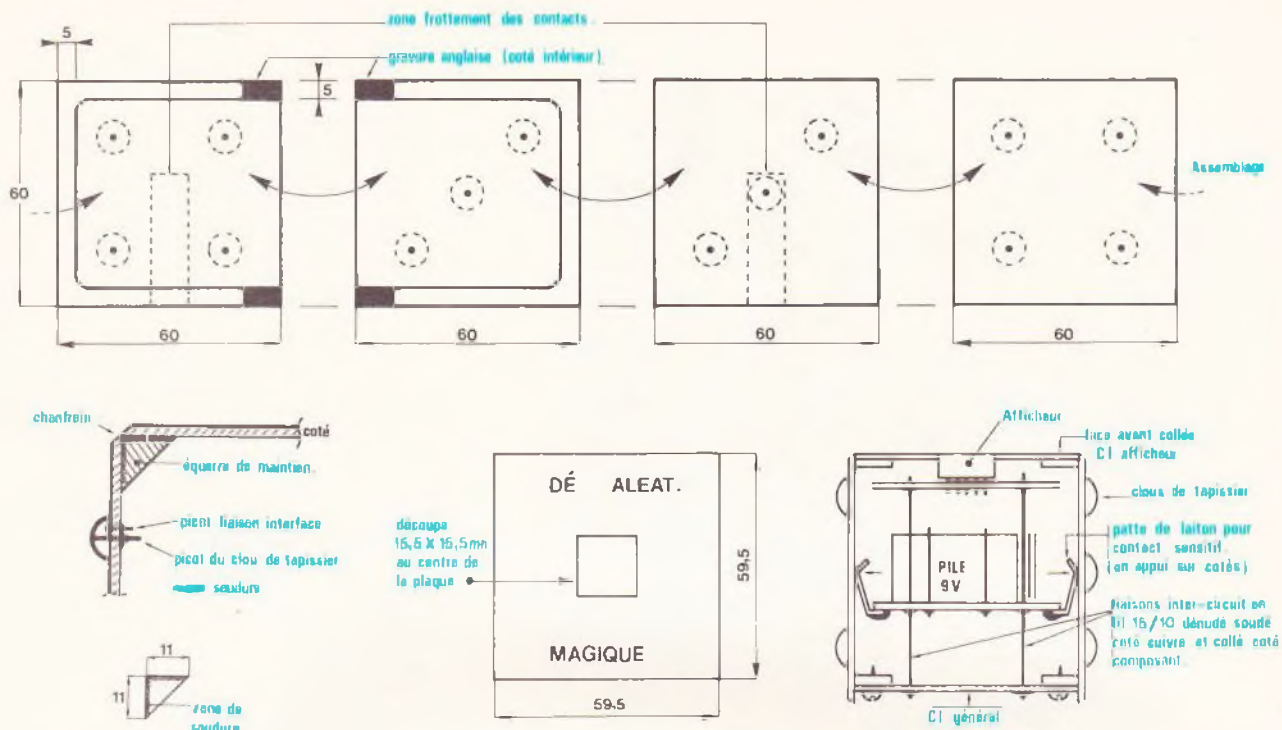
III — Réalisation pratique

Première étape, comme toujours, la réalisation du circuit imprimé : son tracé est donné sur plusieurs figures, car le circuit se compose de trois plaquettes en vue d'une miniaturisation et d'un montage dans un petit boîtier de 60 mm de côté. Le tracé du circuit principal nécessaire aux deux versions est donné en **figure 8**. Son tracé est assez précis à cause de la miniaturisation. Les plaquettes en **figure 9** et **10** sont nécessaires pour la version afficheur. Pour la version à LED, on utilisera la plaquette de la **figure 11** avec celle de la **figure 10** qui ne supportera plus que R₁ et la pile.

Plusieurs méthodes sont possibles et assez souvent décrites dans la revue.

La procédure photographique et gravure reste classique. Ne pas ou-

Fig. 12



Exemple possible de réalisation du dé à l'aide d'époxy double face.

blier de réchauffer le perchlorure ($\approx 40^\circ$) pour une gravure rapide. Un circuit qui reste trop longtemps dans le perchlorure présentera de nombreuses microcoupures et induira longtemps en erreur en cas de panne.

Le câblage se fait donc comme indiqué sur les figures respectives. Seules remarques : n'oublier aucun strap, ne pas oublier de couper la broche 11 du circuit intégré IC₂ (inutilisée dans ce cas) ou de la replier sous le circuit intégré (le trou ne sera pas percé) ; T₂ devra être un transistor en boîtier plastique TO92.

Le reste des composants ne posera pas de problèmes. Les soudures devront être fines et brillantes.

Pour ceux que le boîtier décrit ci-après rebouterait, ils pourront monter ce dé dans un boîtier Teko, par exemple. Dans ce cas, ils devront rajouter un bouton-poussoir au lieu de la touche sensitive. Mais ils perdront ainsi tout le charme de cette réalisation.

Sur la figure 10, vous aviez sans doute remarqué la présence de contacts en laiton. Ce sont eux qui vont servir à la touche sensitive.

On se référera à la figure 12.

Nomenclature des composants

- R₁ : 3,3 M Ω max. cf. texte (orange, orange, vert)
- R₂ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- R₃ : 68 k Ω (bleu, gris, orange)
- R₄ : 18 k Ω (brun, gris, orange)
- R₅ : 120 k Ω (brun, rouge, jaune)
- R₆ : 22 k Ω (rouge, rouge, orange)
- R₇ : 820 k Ω à 2,2 M Ω
- R₈ : 82 k Ω (gris, rouge, orange)
- R₉ : 220 k Ω (rouge, rouge, jaune)
- R₁₀ : 68 k Ω (bleu, gris, orange)
- R₁₁ : 4,7 k Ω (jaune, violet, orange)
- R₁₂ : 560 k Ω (vert, bleu, jaune)
- R₁₃ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- R₁₄ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- R₁₅ à R₂₁ : 1 k Ω (brun, noir, rouge)
- R₂₂ à R₂₄ : 390 Ω (orange, blanc, brun)
- R₂₅ : 560 Ω (vert, bleu, brun)

- R₂₆ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- R₂₇ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- R₂₈ : 10 k Ω (brun, noir, orange)
- R₂₉ : 15 k Ω (brun, vert, orange)
- C₁, C₄, C₅ : 47 μ F/12 V min.
- C₂ : 10 μ F/12 V min.
- C₃ : 0,22 μ F mylar
- D₁ à D₁₃ : 1N 4148, 1N 914...
- T₁ : 2N 2904, 2N 2905...
- T₂ : BC 308, BC 558...
- T₃, T₄, T₆ : BC 107, 2N 2222, BC 547...
- T₅ : BC 177, 2N 2907, BC 308...
- T₇, T₈ : BC 107, 2N 2222, BC 547...
- IC₁ : CD 4001, CD 4011
- IC₂ : MM 74C90
- IC₃ : CD 4511
- IC₄ : CD 4011
- Aff₁ : MAN 500 (Afficheur cathode commune)
- Ld₁ à Ld₇ : LED \varnothing 5 mm couleur au choix

P. WALLERICH



INITIATION AU BASIC

LEÇON 14 : La haute définition graphique

Le nouveau Spectrum dispose sur l'écran du téléviseur de 22 lignes comportant chacune 32 colonnes, soit 704 carrés ou positions de caractères possibles. Rien de bien différent en somme du ZX 81.

L'instruction PRINT AT bien connue permet de matérialiser ceci :



```

10 FOR x=0 TO 21 STEP 2
20 FOR y=0 TO 31 STEP 2
30 PRINT AT x,y;" "
40 PRINT AT x,y+1;"#"
50 PRINT AT x+1,y;"%"
60 PRINT AT x+1,y+1;"%"
70 NEXT y: NEXT x

```

Chaque caractère est constitué d'une matrice de 8 x 8 points encore appelés « pixels ». Nous aurons donc pour la haute définition :

- 22 x 8 = 176 lignes de Ø à 175
- 32 x 8 = 256 colonnes de Ø à 255

PLOT

La fonction PLOT permet à l'aide de 2 coordonnées seulement « d'allumer » un minuscule point sur l'écran ; il suffit simplement de veiller à donner X (colonnes) en premier, puis Y (lignes) sans déborder des limites de l'écran. Faites l'essai suivant :



```

10 BORDER 0: PAPER 0: INK 1: C
L5
20 LET X=INT (RND*255)
30 LET Y=INT (RND*100)+10
40 PLOT INK 7;X,Y
50 PRINT AT 0,0;"PLOT ";X;" "
"
60 PRINT FLASH 1;AT INT (23-Y/
3);INT (X/8);"↑"
70 PAUSE 50: CLS : GO TO 10

```

Vous venez donc de constater que la haute définition s'accommode fort bien de nombreuses instructions se rapportant à la couleur (voir leçon 13).

Les quelques programmes suivants vous donneront un autre aperçu des talents de dessinateur de votre machine :



```

5 BORDER 0: PAPER 0: INK 1: C
L5
10 LET P$="0203050611152026201
51108050302"
15 LET Y=0
20 FOR P=1 TO 30 STEP 2
25 LET Y=Y+VAL P$(P TO P+1)
30 FOR X=0 TO 255
50 PLOT X,Y
60 NEXT X: NEXT P
70 LET X=0
80 FOR P=1 TO 30 STEP 2
85 LET X=X+1.65*VAL P$(P TO P+
1)
90 FOR Y=0 TO 155
100 PLOT X,Y
110 NEXT Y: NEXT P

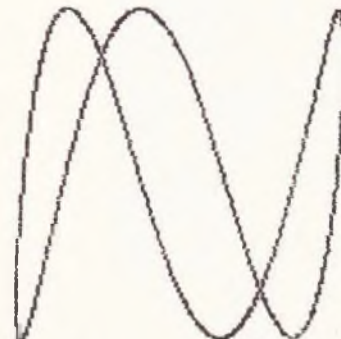
```

```

10 REM lissajous
20 PAPER 0: BORDER 0: INK 4: C
L5
30 PRINT INK 1; "rapport des f
requences ?";
40 INPUT r: PRINT INK 1;" 1 a
";r
50 LET j=20*r
60 FOR i=0 TO 40*r STEP .1
70 LET v=i/20
80 LET h=i/j
90 LET x=120+60*SIN (h*PI)
100 LET y=80+60*COS (v*PI+PI/4)
110 PLOT INK 4;x,y
120 NEXT i

```

rapport des frequences ? 1 a 3



Le programme suivant permet de dessiner un simple cercle, puis de matérialiser 2 diamètres perpendiculaires. L'utilisation des fonctions trigonométriques simplifie notablement cette exécution :



```

10 REM cercle
15 LET r=20
20 FOR a=0 TO 2*PI STEP PI/100
30 LET x=4*COS a#r
40 LET y=4*SIN a#r
50 PLOT x+125,y+85
60 NEXT a
70 FOR x=48 TO 200
80 PLOT x,85: NEXT x
90 FOR y=10 TO 160
100 PLOT 125,y: NEXT y

```

Il est grand temps à présent de dévoiler les instructions « vedettes » de la haute définition, à savoir DRAW, d'une part, qui permet de tracer un segment de droite d'une manière instantanée et, d'autre part, CIRCLE qui réalise avec une rapidité déconcertante... un cercle. Le point de départ d'une ligne sera défini au préalable par PLOT ; puis il suffit d'indiquer de combien doivent varier les coordonnées de X et Y, en positif ou négatif.

DRAW

En somme, Draw détermine la longueur et la direction d'un segment de droite.

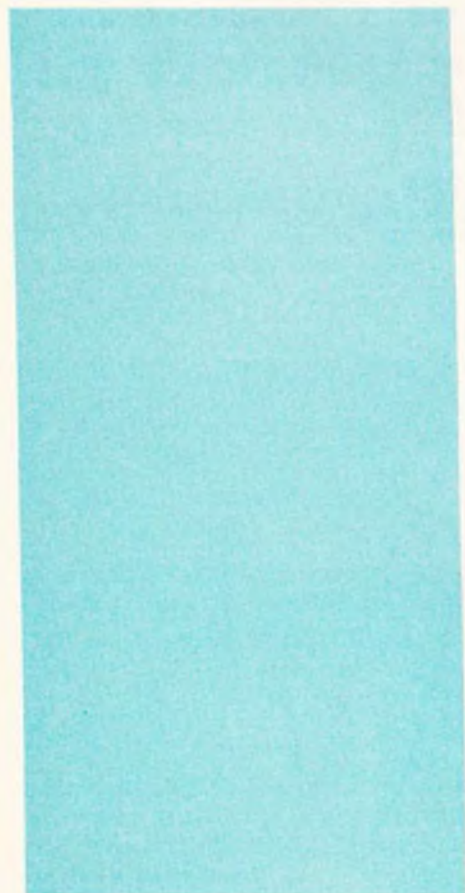


```

5 LET a=0: LET b=0
10 PLOT 125,85
20 LET a=INT (RND*55) -INT (RND
*55)
30 LET b=INT (RND*55) -INT (RND
*55)
40 DRAW a, b
50 PAUSE 25: GO TO 10

```

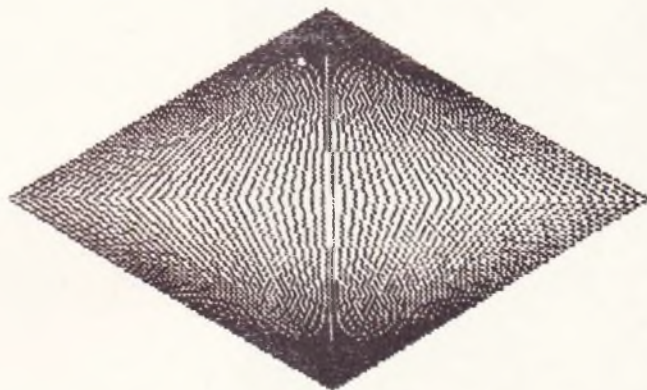
Les possibilités de cette fonction graphique sont particulièrement intéressantes comme en témoignent les programmes suivants :



```

10 REM dessin
15 LET p=70: LET q=p
20 LET x=100
30 LET y=100
40 PLOT x,y
50 DRAW -p,-q
60 DRAW p,-q
70 DRAW p,q
80 DRAW -p,q
90 LET p=-10
95 IF p=-10 THEN STOP
100 GO TO 40

```



```

10 REM poly
12 BORDER 0: PAPER 0: INK 1: C
LS
15 LET xo=100: LET yo=140
20 LET r=70
30 INPUT "nombre de cotés ?": n
60 LET a=2*PI/n
70 PLOT xo+r,yo

```



```

75 FOR i=1 TO n
80 LET x=x0+r*COS (a*i)
90 LET y=y0-r*SIN (a*i)
115 DRAW -(x0-x)/(n/5), -(y0-y)/(
(n/5)
125 NEXT i
125 IF (n=11 OR n>12) THEN GO TO
D 1300
130 GO SUB n*100
140 PRINT n$
2000 STOP
300 LET n$="triangle": RETURN
400 LET n$="carre": RETURN
500 LET n$="pentagone": RETURN
600 LET n$="hexagone": RETURN
700 LET n$="heptagone": RETURN
800 LET n$="octogone": RETURN
900 LET n$="nonagone": RETURN
1000 LET n$="decagone": RETURN
1100 GO TO 1300
1200 LET n$="dodecagone": RETURN
1300 PRINT "polygone a ";n;" cot
es"

```

Mais il est une autre variante de DRAW qui ne manque pas d'intérêt elle aussi, cette forme d'écriture permet de tracer aussi simplement des arcs de cercle en précisant l'angle de rotation en radians (Basic oblige). Selon que celui-ci sera positif ou négatif, la rotation se fera dans le sens des aiguilles d'une montre ou dans le sens inverse. Expérimentons ceci :



```

5 LET X=-1
10 FOR J=15 TO 70 STEP 2
20 PLOT 125,85
30 DRAW J,J,(12*PI)*X)-PI
40 PAUSE 25
50 LET X=-X
60 NEXT J

```

Pour ne pas visualiser un segment, il suffit d'utiliser la notation INVERSE 1 comme en témoigne le petit programme suivant :



```

10 REM relief
12 BORDER 0: PAPER 0: INK 1: 0
LS
15 LET p=70: LET q=70
20 LET x=155
30 LET y=160
40 PLOT INVERSE 1;x,y
50 DRAW INVERSE 1;-p,-q
60 DRAW p,-q,PI
70 DRAW p,q,PI
80 DRAW INVERSE 1;-p,q
90 LET p=p-1
100 LET q=q-1.5
110 LET x=x-2
120 IF p=5 THEN STOP
130 GO TO 30

```

CIRCLE

Il n'est pas difficile de deviner que le tracé d'un cercle sera à peine plus laborieux que celui d'un segment associé à une rotation de 360 degrés. Il convient de donner tout d'abord les coordonnées du centre, puis le rayon :



```
10 FOR r=10 TO 80 STEP 2
20 CIRCLE 100,85,r
30 CIRCLE 120,85,80-r
40 NEXT r
```

L'un des programmes précédents peut à présent se modifier ainsi :



```
10 CIRCLE 125,85,85
20 PLOT 40,85: DRAW 170,0
30 PLOT 125,0: DRAW 0,170
```

Voici d'autres exemples mettant en œuvre cette instruction très pratique :



```
LS 5 BORDER 5: PAPER 5: INK 1: C
10 FOR y=25 TO 125 STEP 1.5
20 CIRCLE 15+1.5*y,y,3*y/10
30 NEXT y
```



```
LS 5 BORDER 0: PAPER 0: INK 7: C
10 PLOT 0,7: DRAW INK 4,255,0
20 FOR x=210 TO 30 STEP -1
30 CIRCLE INK 2;x,39,30
40 CIRCLE INVERSE 1,x+1,39,30
50 NEXT x
```

Il est possible sur Spectrum de définir très aisément une fonction quelconque, tout simplement en lui affectant un nom qu'il sera possible ultérieurement d'appeler aussi souvent que nécessaire.

DEF FN FN

Il convient tout d'abord de la créer à l'aide de DEF FN suivi du nom choisi, cette seconde instruction servira à appeler la nouvelle fonction, suivie bien entendu du nom précédemment attribué.

Toutes les fantaisies sont autorisées et les passionnés de mathématiques pourront s'en donner à cœur joie...

Nous vous proposons pour notre part ces deux modestes exemples, pourtant fort explicites :


```

5 REM creation d'une fonction
qui donne la racine d'un nombre
avec 3 decimales
10 DEF FN f(X)=INT (1000*50R X
/1000
20 FOR X=2 TO 10
30 PRINT FN f(x),x
40 NEXT X

```

```

10 DEF FN f(x)=a*x^2+b*x+c
20 INPUT "donnez les valeurs a
,b,c, et x ",a,b,c,x
30 PRINT "valeur de f(x) = ";F
N f(x)
40 PAUSE 4e4: CLS : GO TO 10

```

Pour en terminer avec la haute définition graphique, il convenait, nous semble-t-il, de vous laisser entrevoir quelques-unes des nombreuses et spectaculaires possibilités de cette machine fantastique.

Tout d'abord quelques programmes de courbes exprimées en coordonnées polaires :

```

3 REM Lemniscate
5 BORDER 5: PAPER 5: INK 1: C
LS
10 FOR k=4 TO 20 STEP 2
20 FOR a=0 TO 20*PI STEP PI/30
30 LET x=(a*a/100*CO5 a*a)*CO5
a
40 LET y=(a*a/100*CO5 a*a)*5IN
a
50 PLOT x+125,y+85
60 NEXT a
70 NEXT k

```

```

3 REM Microsillon
5 BORDER 5: PAPER 5: INK 1: C
LS
10 LET k=10
20 FOR a=0 TO 43*PI STEP PI/10
30 LET x=11-CO5 4*a*CO5 a
40 LET y=11-CO5 4*a*5IN a
50 PLOT x+125,y+85
60 NEXT a

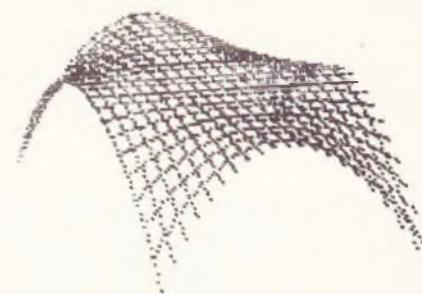
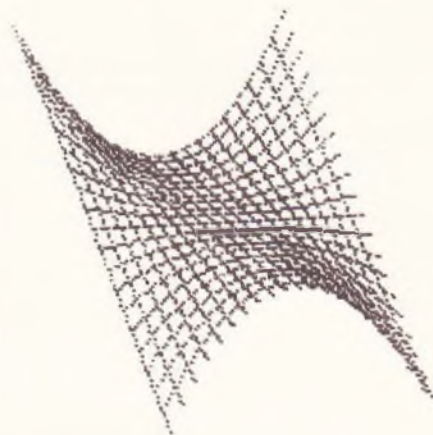
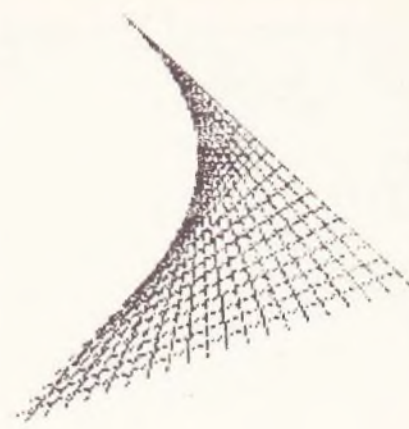
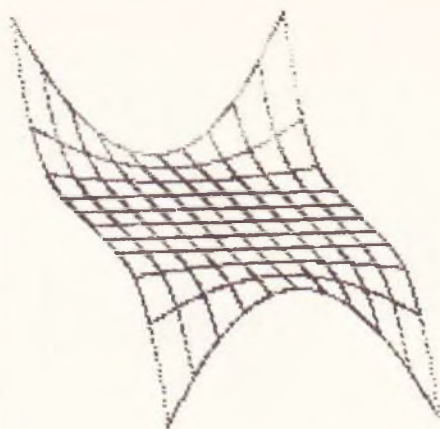
```

```

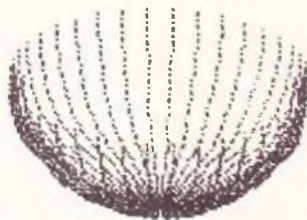
5 BORDER 0: PAPER 0: INK 1: C
LS
10 REM rosace
15 INPUT "nombre de petales?";
n
17 FOR k=0 TO 15 STEP 3
20 FOR a=0 TO 20*PI STEP PI/50
30 LET x=(1+CO5 (n*a))*CO5 a
40 LET y=(1+CO5 (n*a))*5IN a
50 PLOT k*x+125,k*y+85
60 NEXT a
70 NEXT k
80 PAUSE 300
90 FOR r=1 TO 40: CIRCLE INK 0
;125,85,r: NEXT r

```

Puis quelques surfaces plus complexes et non contenues dans un plan (nous parlerons dans ce cas de surfaces gauches). Inutile de vous préciser que les relations trigonométriques sont largement utilisées ici.



Enfin quelques essais pour représenter des volumes dans l'espace :



Le Basic du Spectrum dispose encore d'autres instructions intéressantes comme VERIFY, MERGE, IN, OUT et toutes celles relatives aux micro-disquettes. Au terme de notre initiation, nous pensons que le lecteur passionné saura vite franchir lui-même tous les échelons qui séparent le ZX 81 du Spectrum.

Guy ISABEL

A propos du micro-ordinateur SINCLAIR ZX 81



INITIATION

Sans vouloir entrer dans le détail de la construction de ce micro-ordinateur domestique, nous proposons aux lecteurs intéressés par le phénomène informatique quelques programmes simples (et testés) en langage Basic spécifique au ZX 81. Cette rubrique ne prétend pas vous initier vraiment à la programmation, mais elle pourra aider certains d'entre vous à utiliser leur nouveau jouet, et, qui sait, peut-être verrons-nous se généraliser un échange d'idées originales ? Nous attendons vos réactions sur cette initiative. Les programmes proposés se contentent de la mémoire RAM de 1 K disponible sur la version de base.

CISEAU, CAILLOU, PAPIER

(Sinclair ZX 81, RAM 1 K)

Ce célèbre jeu populaire vous opposera à l'ordinateur qui, à défaut de moins, affichera son choix sur l'écran, et le comparera au vôtre, introduit bien entendu à l'aide du clavier (touches numériques 1, 2 ou 3).

Voici la règle à suivre :

- les ciseaux coupent le papier ;
- le papier enveloppe le caillou ;
- le caillou casse les ciseaux.

Les lignes 40 à 60 de notre programme permettent de « saisir » le choix du joueur d'une manière très rapide, sans qu'il actionne la touche NEW/LINE.

Attention, prêts ?

```

10 REM CCP
15 CLS
20 PRINT "CISEAU 1  CAILLOU 2  PAPIER 3  ?"
21 PRINT
22 PRINT TAB 3;"X";TAB 13;"0";TAB 24;"■"
25 LET A$="XO■"
30 LET Z=INT (RND*3)+1
40 IF INKEY$("<>") THEN GOTO 40
50 IF INKEY$="" THEN GOTO 50
60 LET J=VAL (INKEY$)
65 PRINT AT 7,4;"ZX81";TAB 17;"JOUEUR"
70 PRINT AT 10,5;A$(Z TO Z);TAB 19;A$(J TO J)
80 IF J=Z THEN GOTO 1000
90 IF (Z=1 AND J=3 OR Z=3 AND J=2 OR Z=2 AND J=1) THEN GOTO 200
95 PAUSE 300
100 PRINT AT 10,5;A$(J TO J);TAB 19;"*"
105 PRINT , "JOUEUR GAGNE"
110 PAUSE 300
120 RUN
200 PAUSE 300
205 PRINT "ZX GAGNE"
210 PRINT AT 10,5;" " ;TAB 19;A$(Z TO Z)
220 PAUSE 300
230 RUN
999 STOP
1000 PRINT , "EGALITE"
1100 PAUSE 300
1200 RUN

```

CISEAU 1 CAILLOU 2 PAPIER 3 ?

X 0 ■

ZX81 JOUEUR

X 0

CISEAU 1 CAILLOU 2 PAPIER 3 ?

X 0 ■

ZX81 JOUEUR

X JOUEUR GAGNE

CISEAU 1 CAILLOU 2 PAPIER 3 ?

X 0 ■

ZX81 JOUEUR

■ ■
EGALITE



DEVINETTE

(Sinclair ZX 81, RAM 1 K)

A l'aide de ce programme, il vous sera facile de retrouver d'une manière

détournée et élégante l'âge d'une personne, et par la même occasion vous pourrez démontrer les talents de devin de votre ordinateur.

```
10 REM AGE
20 PRINT "CHOISISSEZ UN NBRE ENTRE 1 ET 9"
30 PRINT "DOUBLEZ CE NOMBRE"
40 PRINT "AJOUTEZ LUI 5"
50 PRINT "MULTIPLIEZ LE TOTAL PAR 50"
55 PAUSE 200
60 PRINT "ANNEE EN COURS?"
70 INPUT A
80 PRINT A
90 PRINT "AJOUTEZ AU TOTAL "A-250
95 PAUSE 200
100 PRINT "ENFIN, OTEZ L'ANNEE DE NAISSANCE"
110 PRINT
120 PRINT
130 PRINT "DONNEZ LE RESULTAT"
140 INPUT R
150 LET R$=STR$ R
160 LET N=VAL (R$(1 TO 1))
170 LET A=VAL (R$(2 TO LEN R$))
180 CLS
190 PRINT "LE NOMBRE CHOISI EST "A
210 PAUSE 100
215 PRINT
220 PRINT "VOTRE AGE EST DE "J
230 PAUSE 150
240 PRINT A;" ANS"
```

```
CHOISISSEZ UN NBRE ENTRE 1 ET 9
DOUBLEZ CE NOMBRE
AJOUTEZ LUI 5
MULTIPLIEZ LE TOTAL PAR 50
ANNEE EN COURS? 1984
AJOUTEZ AU TOTAL 1734
ENFIN, OTEZ L'ANNEE DE NAISSANCE
```

DONNEZ LE RESULTAT

```
LE NOMBRE CHOISI EST 7
VOTRE AGE EST DE 35 ANS
```

SURFACES DANS LE CERCLE

(Sinclair ZX 81, RAM 1 K)

Un peu de géométrie plane à présent. Le programme proposé calcule dans un cercle donné la surface de celui-ci ou une autre figure dérivée du cercle.

Le programme s'applique d'une manière générale, c'est-à-dire que pour obtenir la surface d'un disque, il faudra préciser à l'ordinateur que le diamètre intérieur est nul, et que l'angle formé par le secteur est en fait un secteur plein de 360°.

```
10 REM SURF
20 PRINT "SURFACES": "DISQUE, COURONNE, SECTEUR, SEGMENT"
30 PRINT
40 PRINT "DIAMETRE EXTERIEUR?"
50 INPUT D
60 PRINT D
70 PRINT "DIAMETRE INTERIEUR?"
80 INPUT J
85 IF J>D THEN GOTO 30
90 PRINT J
100 PRINT "ANGLE EN DEGRES?"
110 INPUT A
120 PRINT A
130 PRINT "..."
140 LET S=PI*(D*D-J*J)*A/1440
150 PRINT "SELON VOS INDICATIONS, SURFACE ="(INT (1000*S))/1000
155 IF A=360 THEN STOP
160 LET Q=PI*A/180
170 LET R=D/2
180 LET S=(R*R/2)*((PI*A/180)-SIN Q)
190 PRINT "AIRE SEGMENT ="S
```

SURFACES
DISQUE, COURONNE, SECTEUR, SEGMENT

DIAMETRE EXTERIEUR?100
DIAMETRE INTERIEUR?0
ANGLE EN DEGRES?360

SELON VOS INDICATIONS, SURFACE =
7853.981

SURFACES
DISQUE, COURONNE, SECTEUR, SEGMENT

DIAMETRE EXTERIEUR?24
DIAMETRE INTERIEUR?13
ANGLE EN DEGRES?178

SELON VOS INDICATIONS, SURFACE =
158.052

AIRE SEGMENT =221.16863

LED 05

TECHNIGRAMMES

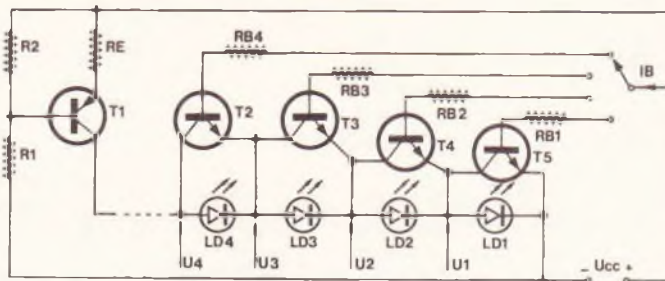
Commande indirecte de LED, à courant constant

Avantages : Permet la commande individuelle des éléments d'un chapelet de LED, avec possibilité d'un ou plusieurs allumages simultanés, et cela à partir de tensions de commande, provenant, par exemple, d'un commutateur rotatif, d'un système d'indication de niveaux (de liquide, d'intensité sonore, d'éclaircement, etc.), d'un circuit logique...

Inconvénients : Le nombre des diodes qu'on peut commander, dans une même série, est limité par la valeur de U_{CC} dont on dispose.

Autres solutions : Faire fonctionner plusieurs chapelets de LED sur une même source U_{CC} . Il existe également des circuits intégrés qui permettent de commander un élément donnée (et un seul) d'une série de LED par une tension continue.

Procédure : Comme pour LED 04 quant au choix de U_{CC} (ou détermination du nombre de LED qu'on peut alimenter



avec une U_{CC} donnée), choix de I , calcul de R_E , de R_1 et de R_2 .

Déterminer les tensions U_1 (chute directe sur LD_1), U_2 (somme des chutes sur LD_1 et LD_2), U_3 (somme des chutes sur LD_1 , LD_2 et LD_3),..., en prenant ces chutes égales à 1,8 V pour une LED rouge ou orange, 2,5 V pour une verte ou jaune. Calculer $R_1 = B (U_{CC} - U_1 - 0,7 V)/I$, $R_2 = B (U_{CC} - U_2 - 0,7 V)/I$,..., si B est le gain en courant (valeur satique minimale) de $T_2... T_n$ et I l'intensité nominale dans les LED.

Exemple de calcul : On voudrait $LD_{1,2,3}$ rouge, $LD_{4,5}$ vert. On détermine $U_{CCmin} = 1,2 (3 \times 1,8 + 2 \times 2,5) + 2 = 14,48 V$ et on alimente sous 15 V, $I = 15 mA$, $T_1 = BC 308 B (B_{min} = 180)$, $T_{2...6} = BC 238 B (B_{min} = 180)$. Les valeurs des résistances seront $R_E = 68 \Omega$, $R_2 = 2,2 k\Omega$, $R_1 = 15 k\Omega$, et respectivement 150, 120, 100, 82 et 47 $k\Omega$ pour $R_{B1...4}$.

La dissipation dans T_1 sera inférieure à 225 mW et négligeable dans les transistors de commutation $T_{2...6}$. Pour la commande, il faut $I_B \geq I/B = 83 \mu A$.

LED 06

TECHNIGRAMMES

Commande Multiplex de deux LED

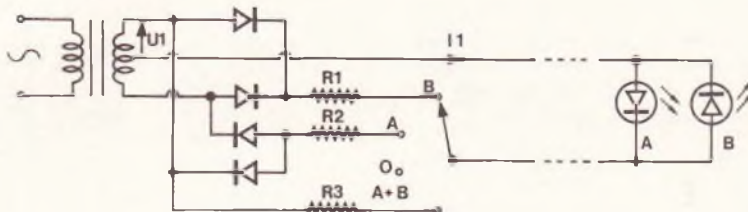
Avantages : Le montage proposé permet de commander, avec seulement deux fils de liaison, quatre états de signalisation :

- 1° LED A allumée seule ;
- 2° LED B allumée seule ;
- 3° LED A et B allumées ;
- 4° Aucun allumage.

Les deux LED peuvent être de couleur différente.

Inconvénients : Le circuit de commande étant relativement complexe, le montage ne saurait être avantageux que si la notion de ligne bifilaire de liaison est importante. Sauf complication supplémentaire, les intensités dans les deux LED doivent être identiques.

Autres solutions : S'il n'est pas important d'effectuer la liaison par seulement deux fils, il peut être plus simple de procéder par commande directe en continu (voir LED 01). Un fonctionnement en commande indirecte est possible, si on commande les deux LED du montage par deux transistors, alimentés à part.



Procédure : Choisir un transformateur d'alimentation qui fournit au moins $2 \times 5 V$ et une intensité au moins égale à celle prévue pour les LED (5 à 30 mA, suivant type et luminosité souhaitée). Si U_1 est la tension (demi-secondaire) du transformateur et I_1 l'intensité dans les LED, prendre $R_1 = R_2 = (U_1 - 2 V)/I_1$ et $R_3 = (U_1 - 2 V)/(2 I_1)$. Retrancher, le cas échéant, la résistance propre de la ligne de liaison des valeurs ainsi trouvées. La dissipation dans les résistances sera $R_1 I_1^2$ pour R_1 et R_2 , et égale au double pour R_3 .

Utiliser un commutateur sans court-circuit entre positions successives ou intercaler, à défaut, une seconde position « 0 » entre « A » et « B ».

Exemple de calcul : On désire expérimenter le montage proposé avec un transformateur de $2 \times 15 V$, 0,1 A. Avec $I = 20 mA$, on trouve $R_1 = R_2 = 650 \Omega$ (prendre 680 Ω), $R_3 = 325 \Omega$ (prendre 330 Ω), la puissance dissipée maximale étant respectivement de 0,3 et de 0,6 W. Si la ligne présente une résistance de 100 Ω , on prend $R_1 = R_2 = 560 \Omega$ (dissipation < 0,25 W) et $R_3 = 220 \Omega$ (0,5 W).

LED 07

Allumage d'une LED par une photorésistance

TECHNIGRAMMES

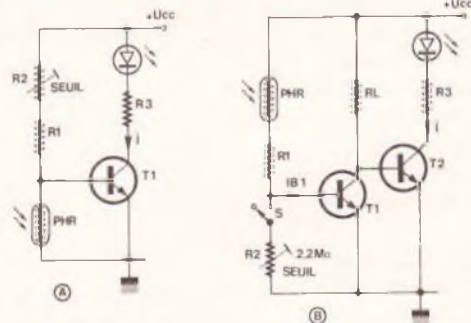
Principe : Sous un éclairage faible ou moyen, on ne peut faire passer qu'une intensité relativement faible dans une photorésistance. Moyennant amplification, cette intensité peut être portée à une valeur suffisante pour commander une LED. En voisinage du seuil de réponse (ajustable par R_2), cette commande sera progressive, c'est-à-dire que la LED brillera d'autant plus fortement que la photorésistance est plus intensément éclairée.

Le principe décrit peut être adapté à des résistances qui varient en fonction d'une grandeur autre que la lumière (température, humidité, pression, etc.).

Versión A : Utilisable pour lumière du jour et lumière artificielle forte ou moyenne.

Versión B : Surtout destinée à l'utilisation nocturne (sensible au clair de lune si $U_{CC} > 30$ V).

Procédure A : Si on a un choix entre diverses valeurs pour U_{CC} , prendre la



plus forte, si on veut obtenir une sensibilité élevée. Même remarque pour le gain en courant du transistor, B. Si I est l'intensité de fonctionnement prévue pour la LED, prendre $R_3 = (U_{CC} - 2V)/I$ et R_1 (résistance de protection pour PHR et transistor) égale à U_{CC} divisée par 1 mA. L'intensité I_B , correspondant au seuil d'allumage de la LED, sera de I/B , et le transistor dissipera toujours moins que $(U_{CC} - 2V)^2/(I/4)$.

Procédure B : Comme précédemment

pour le choix de U_{CC} et pour le calcul de R_1 , R_3 , ainsi que dissipation dans T_2 , la sensibilité dépendra maintenant des gains en courant des deux transistors : $I_B = I/(B_1 B_2)$, $PHR_{seuil} \approx U_{CC}/I_B$.

Exemple de calcul : On donne $U_{CC} = 9$ V, $I = 10$ mA. On détermine $R_3 = 680 \Omega$ (0,1 W ou plus), $R_1 = 10$ k Ω . Le transistor dissipera moins de 20 mW. La LED s'allumera quand $PHR \leq 180$ k Ω , si R_2 est ajustée au maximum et si $B = 200$ (version A).

LED 08

Extinction d'une LED par une photorésistance

TECHNIGRAMMES

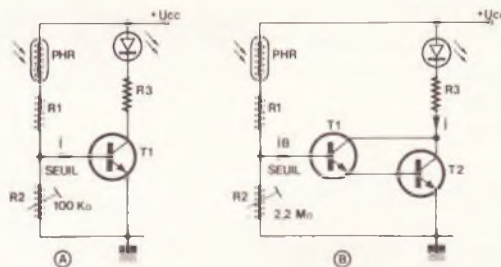
Principe : Les indications données pour LED 07 restent valables, sauf que la LED se trouve maintenant allumée quand la photorésistance n'est pas éclairée, ou seulement d'une façon très faible.

La commande étant toujours progressive, on assiste, en voisinage du seuil (ajustable par R_2), à une augmentation de la brillance de la LED, quand on diminue l'éclairage de la photorésistance.

Versión A : Sensibilité moyenne (lumière du jour ou lumière artificielle au moins suffisante pour lire).

Versión B : Forte sensibilité (utilisable au clair de lune si PHR de bonne qualité et U_{CC} élevée).

Procédure A : Prendre U_{CC} au moins égale à 3,5 V. La sensibilité ne dépend pas de U_{CC} . Si I est l'intensité nominale dans la LED et B le gain en courant (valeur statique minimale) de T_1 , prendre $R_3 = (U_{CC} - 2V)/I$, $R_2 \approx B R_3$, $R_1 = R_2/10$.



Les dissipations seront de $I^2 R_3$ pour R_3 et le quart de cette valeur pour T_1 .

Exemple de calcul A : On donne $U_{CC} = 4,5$ V, $I = 20$ mA, $B = 180$ (transistor BC 238 B). On détermine successivement $R_3 = 120 \Omega$, $R_2 = 22$ k Ω , $R_1 = 2,2$ k Ω . Les dissipations (50 et 12 mW) seront négligeables.

Procédure B : La sensibilité augmente avec U_{CC} . Pour R_3 et dissipations, procéder comme pour la version A. Déterminer R_1 en divisant U_{CC} par 1 mA. Si B_1 est le

gain en courant de T_1 , B_2 celui de T_2 (valeurs statiques minimales), déterminer $R_L \leq B_2 R_3$ et $I_{B1} = U_{CC}/(B_1 R_L)$. A sensibilité maximale (interrupteur S ouvert), le montage répondra alors à une valeur de $PHR \approx U_{CC}/I_{B1}$.

Exemple de calcul B : Reprenant les données de l'exemple précédent, on arrive à $R_L = 18$ k Ω . Si $B_1 = 100$ (prendre le B_1 qui correspond à $I_{C1} \approx U_{CC}/R_L = 250 \mu A$), $I_{B1} = 2,5 \mu A$ et $PHR_{seuil} \approx 1,6$ M Ω .

LED 09

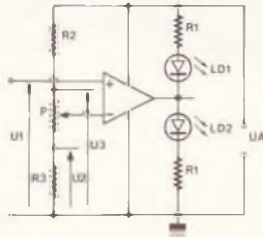
Commande de LED par amplificateur opérationnel

Principe : LD₂ est seule allumée quand U₁ est supérieure à un certain seuil. Dès que U₁ devient inférieure à ce seuil, LD₂ s'éteint et LD₁ s'allume. La valeur du seuil mentionné est de 0 V pour la version A, et largement ajustable pour la version B du montage. U₁ peut être fourni par un diviseur de tension dont un élément varie en fonction d'une luminosité, température, humidité, etc.

Avantages : Très haute précision, effet de température pratiquement nul, très faible zone de transition en voisinage immédiat du seuil.

Si on n'a besoin que d'une indication unilatérale, on peut sans inconvénient omettre l'une des deux LED.

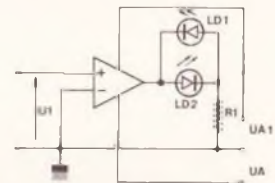
Inconvénients : La version A demande deux sources d'alimentation (égales si on désire même luminosité pour LD₁ et LD₂). La version B ne peut servir pour des seuils négatifs par rapport à la masse, à moins de mettre cette masse sur le positif de l'alimentation, + U_{A1}.



Autre solution : L'amplificateur opérationnel des montages proposés peut être remplacé par un comparateur analogique.

Procédure A : Se fixer U_{A1} = U_{A2}, ainsi que l'intensité nominale de fonctionnement des LED, I. Calculer R₁ = (U_A - 3 V)/I. Si l'amplificateur utilisé admet le branchement d'un potentiomètre d'offset, on peut s'en servir pour ajuster le seuil exactement à 0 V (tarder à entrée court-circuitée).

Exemple de calcul A : Soit U_{A1} = U_{A2} = 10 V, I = 20 mA. On calcule R₁ = (10 - 3)/0,02 = 350 Ω (prendre 330 Ω), dissipation I² R₁ = 330 × 0,0004 = 0,132 W.



Procédure B : Calculer R₁ comme précédemment. Se fixer les tensions U₂ et U₃, entre lesquelles le seuil doit être ajustable par P. Prendre pour R₃ autant de kΩ que U₂ fait de volts, pour P autant que U₃ - U₂. Avec un op-amp de type courant, il n'est pas possible d'obtenir un fonctionnement correct avec U₂ < 2 V ni avec U_A - U₃ < 2 V.

Exemple de calcul B : On donne U_A = 20 V, I = 15 mA, U₁ ajustable entre 5 et 15 V. On détermine R₁ = (20 - 3)/15 = 1,13 kΩ (prendre 1,2 kΩ, 0,3 W ou plus), R₂ = R₃ = 4,7 kΩ, P = 10 kΩ.

LED 10

Commande de LED par timer NE 555

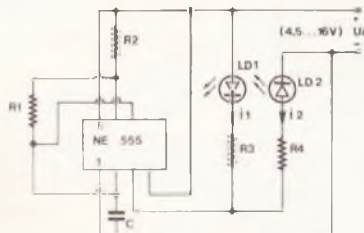
Principe : Le NE 555 est un circuit intégré de temporisation (timer) se prêtant à un grand nombre d'utilisations. L'exemple ci-contre est celui de la commande de LED par un multivibrateur (clignotant). Beaucoup d'autres possibilités existent, quant au fonctionnement du circuit et quant à la charge qu'il commande.

Avantages : Possibilité de commander, de façon alternante, deux LED, éventuellement de couleurs différentes. La fréquence de clignotement ne change pas, quand on coupe soit LD₁, soit LD₂. De plus, cette fréquence est pratiquement indépendante de la température. En rendant R₁ variable, il est possible d'ajuster cette fréquence.

Inconvénient : L'ajustage mentionné agit sur le rapport cyclique (durée relative d'allumage des deux LED).

Autres solutions : Multivibrateurs à transistors discrets ou à opérateurs CMOS.

Procédure : Se fixer la tension d'alimen-



tation U_A qui doit être obligatoirement comprise entre 4,5 et 16 V. Se donner l'intensité nominale de fonctionnement des deux LED, I₁ et I₂. On les prendra égales tant qu'on ne veut pas observer de différences de luminosité.

Calculer R₃ = (U_A - 2 V)/I₁ ainsi que R₄ = (U_A - 2 V)/I₂, les puissances respectives de dissipation étant données, respectivement, par I₁² R₃ et I₂² R₄.

Prendre, pour R₂, un nombre de kΩ égal à 5... 6 fois le nombre de volts de U_A. A moins qu'on ne cherche des va-

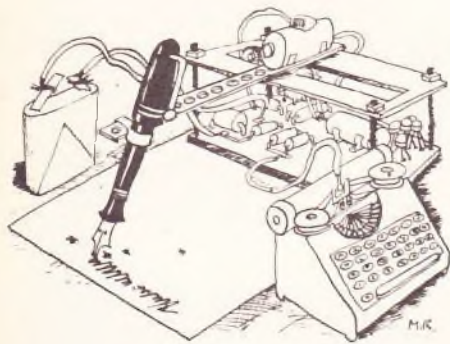
leurs particulières pour les durées d'allumage (voir ci-dessous), prendre R₁ = 10 R₂. La fréquence de clignotement étant alors f = 0,07 (R₂ C), prendre C = 0,07/(R₂f).

Un calcul plus détaillé montre que LD₁ est allumé pendant une durée égale à 0,74 C (R₁ + R₂), cette durée étant de 0,67 C R₁ pour LD₂.

Exemple de calcul : On donne U_A = 9 V, I₁ = I₂ = 20 mA et on demande une fréquence de clignotement voisine de 2 Hz (chaque LED s'allume deux fois par seconde). On calcule R₃ = R₄ = (9 - 2)/0,02 = 400 Ω (prendre 390 Ω), dissipation 0,16 W ou plus. On détermine R₂ = 47 kΩ, R₁ = 470 kΩ, C = 0,74 μF (prendre 0,82 ou 1 μF).

On peut également s'imposer C = 1 μF et calculer R₂ = 0,07/(f C) = 35 kΩ et prendre R₂ = 33 kΩ, R₁ = 330 kΩ. Si on veut alors rendre la fréquence ajustable, remplacer R₁ par une résistance ajustable de 470 kΩ en série avec 47 kΩ.

La page du courrier



Le service du Courrier des Lecteurs d'Electronique Pratique est ouvert à tous et est entièrement gratuit. Les questions d' « intérêt commun » feront l'objet d'une réponse par l'intermédiaire de la revue. Il sera répondu aux autres questions par des réponses directes et personnelles dans les limites du temps qui nous est imparti.

COLLABORATION DES LECTEURS

Tous les lecteurs ont la possibilité de collaborer à « Electronique Pratique ». Il suffit pour cela de nous faire parvenir la description technique et surtout pratique d'un montage personnel ou bien de nous communiquer les résultats de l'amélioration que vous avez apportée à un montage déjà publié par nos soins (fournir schéma de principe et réalisation pratique dessinés au crayon à main levée). Les articles publiés seront rétribués au tarif en vigueur de la revue.

PETITES ANNONCES

24,80 F la ligne de 33 lettres, signes ou espaces, taxe comprise.

Supplément de 24,80 F pour domiciliation à la Revue.

Toutes les annonces doivent parvenir avant le 5 de chaque mois

à la Sté AUXILIAIRE DE PUBLICITÉ (Sce EL Pratique), 70, rue Compans, 75019 Paris C.C.P. Paris 3793-60. Prière de joindre le montant en chèque C.P. ou mandat poste.

RECTIFICATIF

AMPLIFICATEUR DE « PUBLIC-ADDRESS »

N° 72, Nouvelle Série, p. 69

Sur le schéma de principe, il manquait un point de liaison. La borne (12) du circuit intégré doit être reliée à C₁₁ et R₁₀ comme le montre le tracé du circuit imprimé.

Par ailleurs, les valeurs de C₅ = C₇ n'ont pas été mentionnées. Il s'agit de condensateurs de 4,7 µF/12 V.

TEMPORISATEUR DE PLAFONNIER

N° 73, Nouvelle Série, p. 73

La liste des composants ne comprenait pas D₇ = 1N4004.

Composition
Photocomposition :
ALGAPRINT, 75020 PARIS
Distribution :
S.A.E.M. TRANSPORTS PRESSE

Le Directeur de la publication :
A. LAMER

Dépôt légal :
Septembre 1984 N° 826

Copyright © 1984
Société des PUBLICATIONS
RADIOÉLECTRIQUES et SCIENTIFIQUES



La reproduction et l'utilisation même partielles de tout article (communications techniques ou documentation) extrait de la revue « Electronique Pratique » sont rigoureusement interdites ainsi que tout procédé de reproduction mécanique, graphique, chimique, optique, photographique, cinématographique ou électronique, photostat tirage, photographie, microfilm, etc.

Toute demande à autorisation pour reproduction quel que soit le procédé, doit être adressée à la Société des Publications Radio Électriques et Scientifiques

Réalisons vos C.I. (étamés, percés) sur V.E. 23 F/dm² en S.F., 30 F/dm² en D.F., à partir de calques, schémas de revues, autres nous consulter. (Chèque à la commande + 7 F de port)
IMPRELEC Le Villard, 74550 PERRIGNIER.
Tél. : (50) 72.76.56

Il nous reste quelques LECTEURS COMPACT-DISC LASER de

— Haute musicalité

— Haut de gamme

PRIX SACRIFIÉS : 2 500 F

Si vous êtes intéressés tél. : 535 73 96.

EXPLOITEZ VOS IDEES

Expérience équipe d'inventeurs consignée dans traité pratique 150 p. De l'idée aux protections, exploitation comm. négociations. Edit. mars 84. Préfacé par l'I.N.P.I. (INSTITUT NATIONAL DE LA PROPRIÉTÉ INDUSTRIELLE). Doc. 1 timbre, QUENDERFF, B.P. 43 - 38242 MEYLAN Cedex.

RECHERCHONS POUR PARIS

VENDEURS QUALIFIÉS expériences Boutique ELECTRONIQUE envoyer C.V. et prétentions à Madame GASCOIN : 29, rue Ampère, 92320 CHATILLON.

VENOS tout ou partie (association) affaire composants micro informatique cause double activité situation Romans (Drôme) Tél. : (75) 02.68 72/71 35 62.

BREVETEZ VOUS-MEME VOS INVENTIONS

Grâce à notre guide complet vos idées nouvelles peuvent nous rapporter gros, mais pour cela il faut les breveter. Demandez la notice 78 « Comment faire breveter ses inventions », contre 2 timbres à ROPA, B.P. 41, 62101 CALAIS.

Méthode pratique de formation accélérée au dépannage télévision par technicien spécialiste. HENRY, 20, route de Fère, 02202 BELLEU.

On recherche ELECTRONICIEN RESPONSABLE SERVICE ENTRETIEN EN FABRICATION

Pour une société effectuant passage, stockage, mélange et conditionnement de poudres non toxiques en atmosphère propre.

Le poste convient à un Cadre, ou à un Agent de Maîtrise expérimenté voulant devenir Cadre, qui sera l'Adjoint du Directeur d'Exploitation.

L'unité s'oriente vers la gestion informatisée en temps réel.

Connaissances indispensables en planification et ordonnancement d'entretien ainsi qu'en gestion de magasin rigoureuse. Autorité naturelle par la compétence reconnue nécessaire.

Connaissances électricité, électromécanique, électropneumatique, électronique et automatismes nécessaires.

Connaissances mécaniques et tôlerie souhaitées.

Pratique du dessin industriel appréciée

Poste disponible. Adresser C.V., description expérience, références et évaluation salaire souhaité à :

Société FABENREVE

Monsieur le P.D.G.

38, rue du 14-Juillet

91100 Corbeil Essonnes

Vends SPE 5 complète 220 V. Bon état à prendre sur place 300 F. C.J. METAUX chemin des Postes 95500 Bonneuil en France. Tél. (1) 867.58.56.

Achats. Tous déchets électronique, ordinateurs à la casse, tous métaux bruts et précieux.

BARCO-TV

STOCK PIECES DETACHEES

Tous modèles : SECAM - PAL/SECAM

Tristandards et Quadristandards

SLORA - B.P. 91 - 57602 Forbach.

Tel. : (8) 787 67 55



BON A DECOUPER POUR RECEVOIR



LE CATALOGUE CIBOT 200 PAGES

Nom Prénom

Adresse

Code postal Ville

Joindre 20 F en chèque bancaire, chèque postal ou mandat-lettre et adresser le tout à CIBOT, 3, rue de Reuilly, 75580 PARIS Cedex XII

Voir également publicité en 4^e page de couverture

DECouvrez L'UNIVERS CIBOT



NOS
MAGASINS
RESENT
OUVERTS
EN AOÛT

PLATINE
A LASER
TECHNICS
PROMOTION

3490 F

Un espace unique en France

entièrement consacré à la hi-fi, la vidéo,
l'électronique, la sono et le light-show.

- Un choix absolument fantastique en HIFI et en vidéo : environ 200 marques !
- Des prix parmi les moins chers de Paris !
- Tous les composants électroniques y compris les plus rares : 20 000 références !
- Des spécialistes qui ne vous poussent jamais au-delà de votre budget.
- Trois auditoriums pour vivre une véritable aventure musicale...

DEMANDEZ NOTRE TARIF GRATUIT :
DES PRIX VRAIMENT FAN - TAS - TI - QUES !
APPAREILS DE MESURE - ALARMES ELECTRONIQUES

CIBOT

136, bd Diderot 75580 Paris XII, 12, rue de Reuilly 75580 Cedex Paris XII / Tél. 346.63.76
ouvert tous les jours, sauf dimanche, de 9 h à 12 h 30 et de 14 h à 19 h.

A Toulouse : 25, rue Bayard, 31000 Toulouse / Tél. (61) 62.02.21.
ouvert tous les jours, sauf dimanche et lundi matin, de 9 h à 12 h 30 et de 14 h à 19 h.

Exportation - Service province