

MESURA DE LA VELOCITAT DE PROPAGACIÓ D'UNA ONA ELECTRONETICA EN UN CABLE COAXIAL. EFECTE DE LA IMPEDANCIA TERMINAL DEL CABLE.

Mesura de la velocitat de propagació d'una ona
Sig: CC 4
Registre: 60135
CRP del Segrià

MATERIAL: 1 oscil.loscop de 60 MHz (va ser utilitzat un Hameg 605).

1 sonda passiva 10:1 (té una impedància d'entrada de 10 M Ω per tal de no influir en el circuit que es mesura, així mateix té una bona resposta a altes freqüències).

1 generador d'impulsos (al final es dona l'esquema d'un generador dissenyat per l'autor i utilitzat en l'experiència, les seves característiques son: freqüència = 3.57954 MHz, amplada de l'impuls = 30 ns).

Uns 7 metres de cable coaxial de 50 Ω d'impedància.

2 connectors BNC.

1 potenciómetre o resistència d'ajust de 1000 Ω .

Muntatge.

Està representat en la figura 1. La sonda es connecta en paral·lel amb el conector BNC de sortida.

Fonament.

A la pantalla de l'oscil.loscop veiem en tot moment els (figura 2) impulsos donats pel generador. Quand connectem el cable l'impuls es propaga i quand arriba a l'extrem "obert" del cable es reflecteix. En aquestes condicions l'impuls reflectit té la mateixa polaritat que l'incident. La conseqüència és que a la pantalla es veu l'impuls reflectit desplaçat a la dreta de l'incident (Figura 3). La distància que s'ha desplaçat respecte a l'impuls incident correspon al temps d'anar i tornar pel cable.

Càcul de la velocitat.

En el cable coaxial la velocitat és el 70% de la velocitat de la llum en el vuit o sigui uns $2.1 \cdot 10^8$ m/s.

Si la longitud del cable és L i el temps de retard de l'impuls reflectit és t la velocitat c vindrà donada per:

$$c = 2L/t, \text{ substituint els valors experimentals:}$$

$$c = 2 \cdot 6.894 \text{ m} / 65 \cdot 10^{-9} \text{ s} = 2.12 \cdot 10^8 \text{ m/s}, \text{ com que la precisió del Timebase de l'oscil.loscop és } \pm 3\% \text{ el valor obtingut està dintre de l'error experimental.}$$

El temps de retard es calcula comptant el nombre de divisions i multiplicant pel Timebase:

$$t = 1.3 \text{ DIV} \cdot 0.05 \text{ ms/DIV} = 65 \text{ ns}$$

Figura 1. Muntatge.

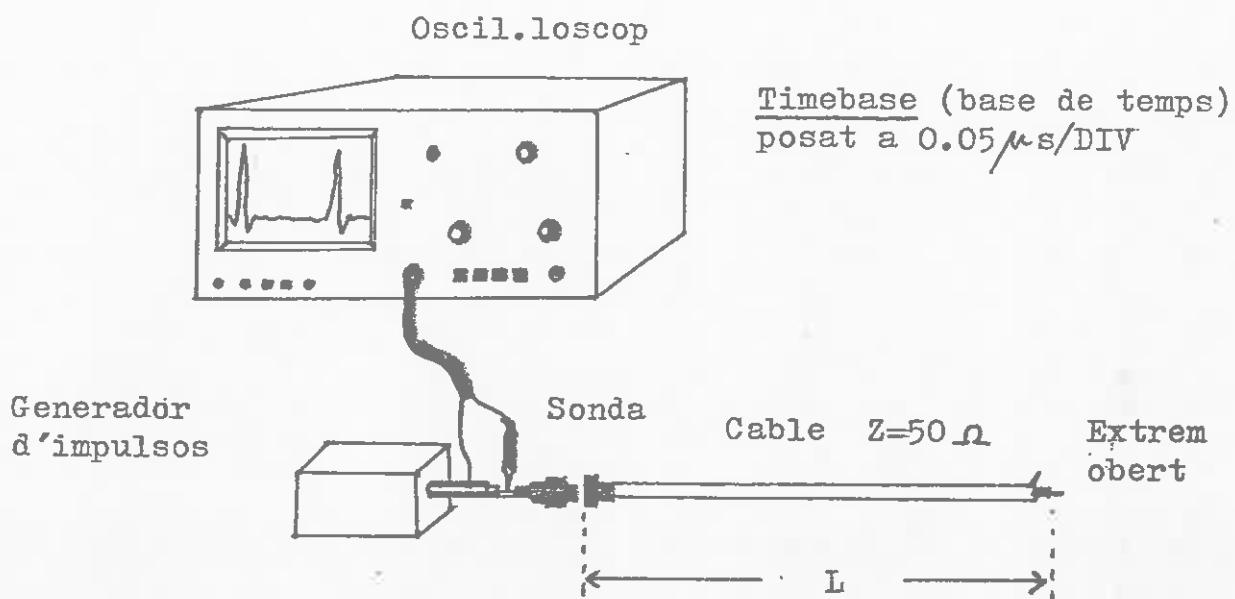


Figura 2.

Imatge a tamany natural de la pantalla abans de conectar el cable coaxial.

T = periode

Timebase = $0.05 \mu\text{s}/\text{DIV}$

$$T = 0.279366 \mu\text{s}$$

$$L = 6.894 \text{ m}$$

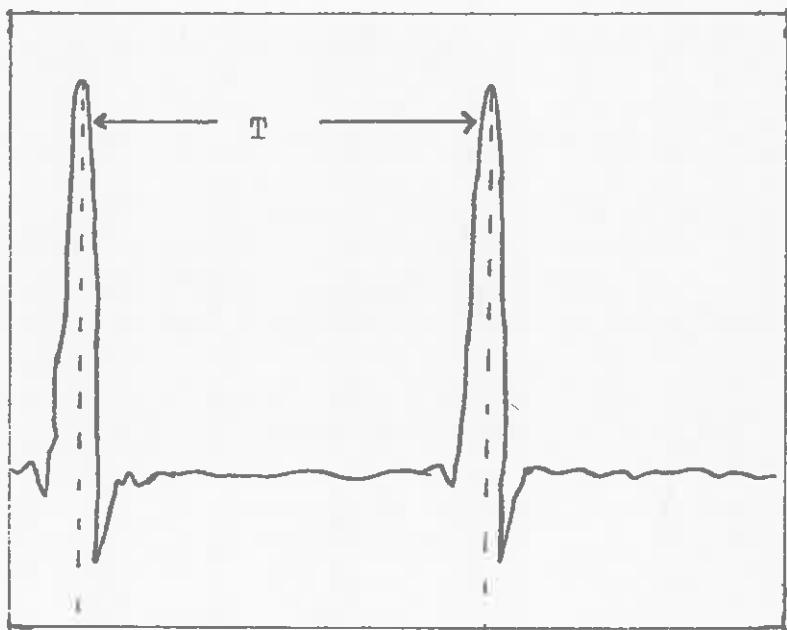
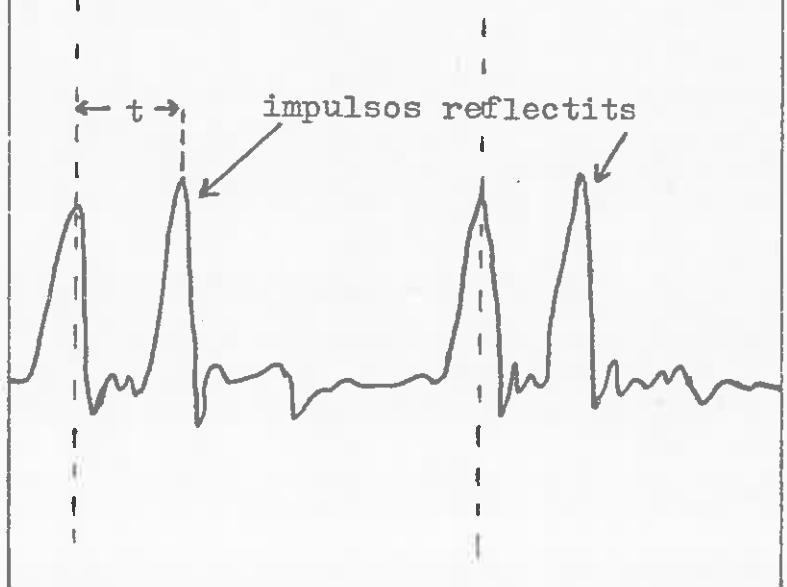


Figura 3.

Imatge després de conectar el cable.

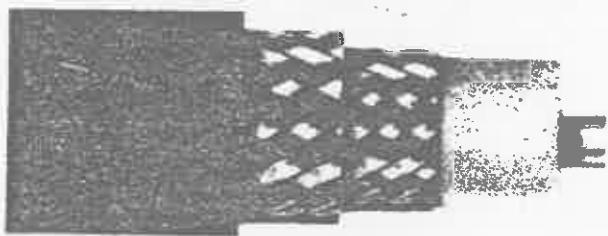
t = temps de retard
de l'impuls reflectit

$$t \approx 1.3 \text{ DIV} \cdot 0.05 \mu\text{s/DIV} = 65 \text{ ns}$$

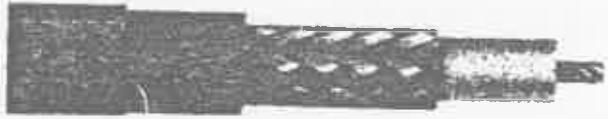




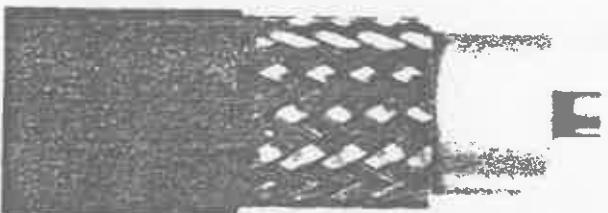
RG. 9 - 13



RG. 177



RG. 10 - 12



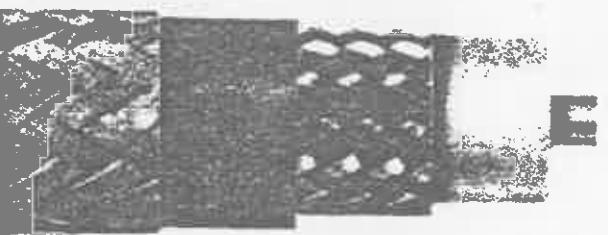
RG. 17 - 218



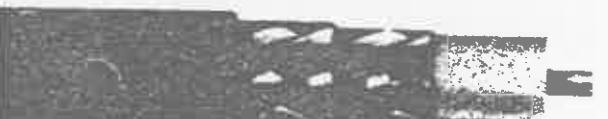
RG. 214 - 216



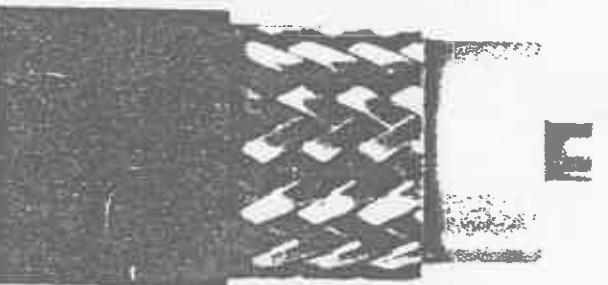
RG. 215



RG. 18 - 35 - 219



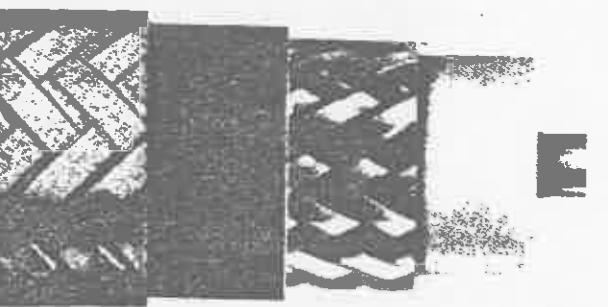
RG. 217



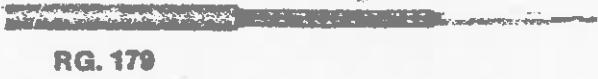
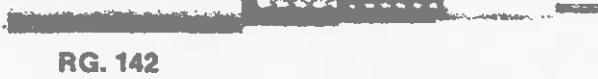
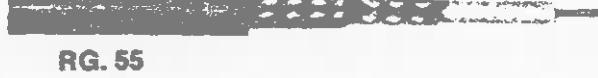
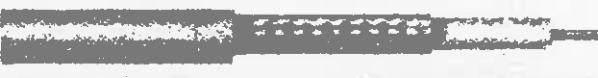
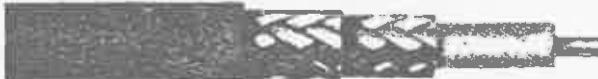
RG. 19 - 220



RG. 14



RG. 20 - 221

PRACTICA**RG. 178****RG. 196****RG. 179****RG. 187 - 188****RG. 195****RG. 180****RG. 142****RG. 174 - 316****RG. 122****RG. 55****RG. 58****RG. 59****RG. 302****RG. 303****RG. 316****RG. 223****RG. 5****RG. 6 - 21 - 212 - 222****RG. 8 - 11 - 213**

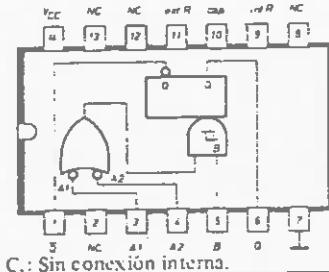
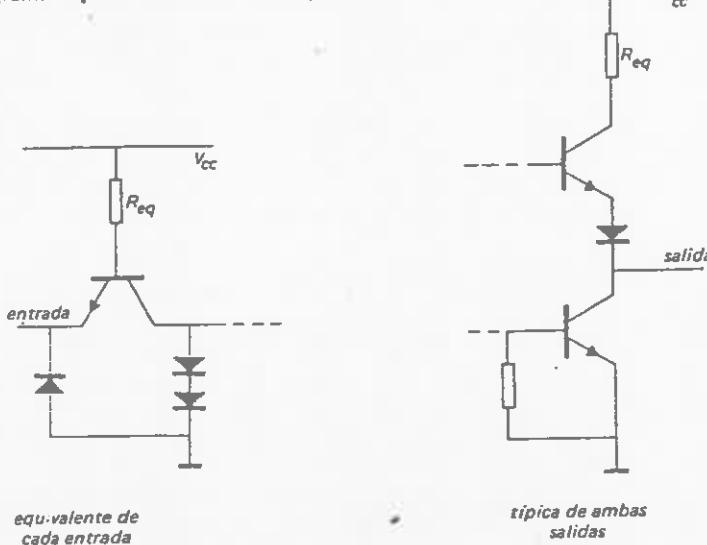
multivibrador monoestable

1 - SN 74121 N
 4 - MC 74121 P
 7 - ZN 74121 E
 10 - FJK 101
 13 - TL 74121 N

2 - F 74121 PC
 5 - DM 74121 N
 8 - N 74121 A
 11 - FLK 101
 14 - SF.. C 4121 E
 16 - TD 34121 AP
 17 - GFB 74121 DP
 18 -

3 - F 9603 PC
 6 -
 9 - T 74121 B1
 12 - MIC 74121 N
 15 - SW 74121 N

Diagrama esquemático de entradas y salidas



DESCRIPCION.—Este dispositivo es un Multivibrador monoestable TTL con disparo c.c. a partir de entradas positivas o negativas "gated" (a través de puerta) y con facilidad de inhibición. Tanto los impulsos de salida positivos como negativos están preparados para aceptar hasta 10 cargas normalizadas.

El disparo se produce para un cierto nivel de tensión y no está directamente relacionado con el tiempo de transición del impulso de entrada. El circuito de entrada Schmitt de la entrada B permite un disparo libre de jitter desde las entradas con tiempos de transición de solo 1 voltio/segundo, proporcionando al circuito una excelente inmunidad de ruido típica de 1,2 V. Mediante un circuito latch interno se consigue una alta inmunidad de ruido V_{CC} de típicamente 1,5 V.

Una vez efectuado el disparo, las salidas son independientes de posteriores transiciones sobre las entradas y son únicamente función de los componentes de temporización. Los impulsos de entrada pueden ser de cualquier duración respecto al impulso de salida. La longitud de los impulsos de salida pueden ser variada desde 40 ns hasta 28 s eligiendo los componentes temporizadores adecuados. Sin componentes de temporización externa (ej., patilla 9 conectada a patilla 14, patillas 10 y 11 abiertas) se consigue un impulso de salida de típicamente 30 ns que puede usarse como señal de reset de disparo c.c. (dc triggered).

La anchura del impulso se consigue mediante compensación interna y es virtualmente independiente de V_{CC} y de la temperatura. En la mayoría de las aplicaciones, la estabilidad del impulso estará limitada únicamente por la precisión de los componentes externo de temporización.

La ausencia de jitter se mantiene en todo el margen de temperatura y V_{CC} para más de seis décadas de capacidad de temporización (10 pF a 10 μ F) y más de una década de resistencia de temporización (2 k Ω hasta 40 k Ω). En todo estos márgenes la anchura del impulso viene definida por la relación $t_p(\text{out}) = C_T \cdot R_T \log_2$.

Las prestaciones (performance) del circuito se consiguen con una disipación de potencia nominal de 90 mW a 5 V (ciclo de funcionamiento 50 %) y una disipación típica en reposo de 65 mW.

Utilizando $R_T = 40$ k Ω se consiguen ciclos de funcionamiento de hasta 90 %. Puede llegarse a valores aún superiores pero permitiendo un cierto jitter en el ancho del impulso.

CONDICIONES DE FUNCIONAMIENTO RECOMENDADAS

PARAMETRO	MIN.	TIP.	MAX.	UNID.
Tensión de alimentación V_{CC}	4.75	5.0	5.25	Volts
Margen de temperatura ambiente de funcionam.	0	25	70	° C
Carg. de salida de cada salida, N			10	U. L.
Tiempo de sub. y baj. entr. Schmitt (B) del impul. de entr.: entr. lóg. (A1, A2)			1.0	V/s
Anchura del impulso de entrada	50		1.0	V/ μ s
Resist. de tempor. externa entre las patillas 11 y 14 (patilla 9 abierta)	1.4			ns
Resistencia de temporización externa			40	k Ω
Condensador de temporización	0		1000	μ F
Anchura del impulso de salida			40	s
Ciclo de funcionamiento: $R_T = 2$ k Ω			67	%
			90	%

Inversor séxtuplo

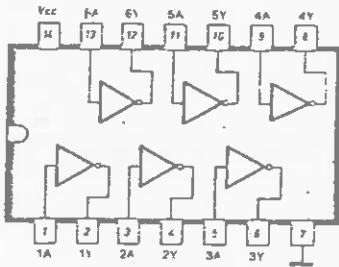
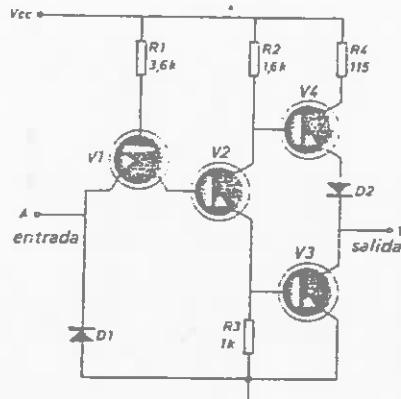
1 - SN 7404 N
 4 - MC 7404 P
 7 - ZN 7404 E
 10 - FJH 241
 13 - TL 7404 N

2 - F 7407 PC
 5 - DM 7404 N
 8 - N 7404 A
 11 - FLH 211
 14 - SF . C 404 E
 16 - TD 3404 AP
 17 - GFB 7404 BP
 18 - uPB 7404 C

3 - F 9 N 04 PC
 6 - DM 8004 N
 9 - T 7404 B 1
 12 - MIC 7404 N
 15 - SW 7404 N

Diagrama esquemático

(cada inversor)



Lógica positiva: $Y = \bar{A}$

Los valores de los componentes son típicos

CONDICIONES DE FUNCIONAMIENTO RECOMENDADAS

PARÁMETRO	MIN.	TIP.	MAX.	UNIDADES
Tensión de alimentación V_{CC}	4.75	5.0	5.25	Volts
Margen de temperatura ambiente	0	25	70	$^{\circ}\text{C}$
Cargab. de salida norm. de cada salida, N			10	U. L.

CARACTERISTICAS ELECTRICAS EN EL MARGEN DE TEMPERATURA EN FUNCIONAMIENTO (si no se especifica otra cosa)

SIMBOLO	PARAMETRO	MIN.	TIP. (2)	MAX.	UNIDADES	CONDICIONES DE PRUEBA (1)
V_{IH}	Tensión de entrada ALTA	2.0			Volts	Tensión entrada ALTA garantizada
V_{IL}	Tensión de entrada BAJA			0.6	Volts	Tensión entrada BAJA garantizada
V_{OH}	Tensión de salida ALTA	2.4	3.3		Volts	$V_{CC} = \text{MIN.}, I_{OH} = -0.4 \text{ mA}, V_{IN} = 0.6 \text{ V}$
V_{OL}	Tensión de salida BAJA		0.22	0.4	Volts	$V_{CC} = \text{MIN.}, I_{OL} = 16 \text{ mA}, V_{IN} = 2.0 \text{ V}$
I_{IH}	Corriente de entrada ALTA			40	μA	$V_{CC} = \text{MAX.}, V_{IN} = 2.4 \text{ V}$
I_{IL}	Corriente de entrada BAJA			1.0	mA	$V_{CC} = \text{MAX.}, V_{IN} = 5.5 \text{ V}$
I_{OS}	Corriente de salida cortocircuito (3)	-18		-1.6	mA	$V_{CC} = \text{MAX.}, V_{IN} = 0.4 \text{ V}$
I_{CCH}	Corriente alimentación ALTA		6.0	12	mA	$V_{CC} = \text{MAX.}, V_{IN} = 0 \text{ V}$
I_{CCL}	Corriente alimentación BAJA		16	33	mA	$V_{CC} = \text{MAX.}, V_{IN} = 5.0 \text{ V}$

CARACTERISTICAS DE CONMUTACION ($T_A = 25^{\circ}\text{C}$)

SIMBOLO	PARAMETRO	MIN.	TIP.	MAX.	UNIDADES	COND. DE PRUEBA
t_{PLH}	Retardo Turn Off de entr. a sal.		12	22	ns	$V_{CC} = 5.0 \text{ V}$
t_{PHL}	Retardo Turn On de entr. a sal.		8.0	15	ns	$C_L = 15 \text{ pF}$ $R_L = 400 \Omega$ Ver nota:

NOTA: Los circuitos de carga y las ondas de tensión se indican en la página XXXVIII.

ESQUEMA DEL GENERADOR D'IMPULSOS.

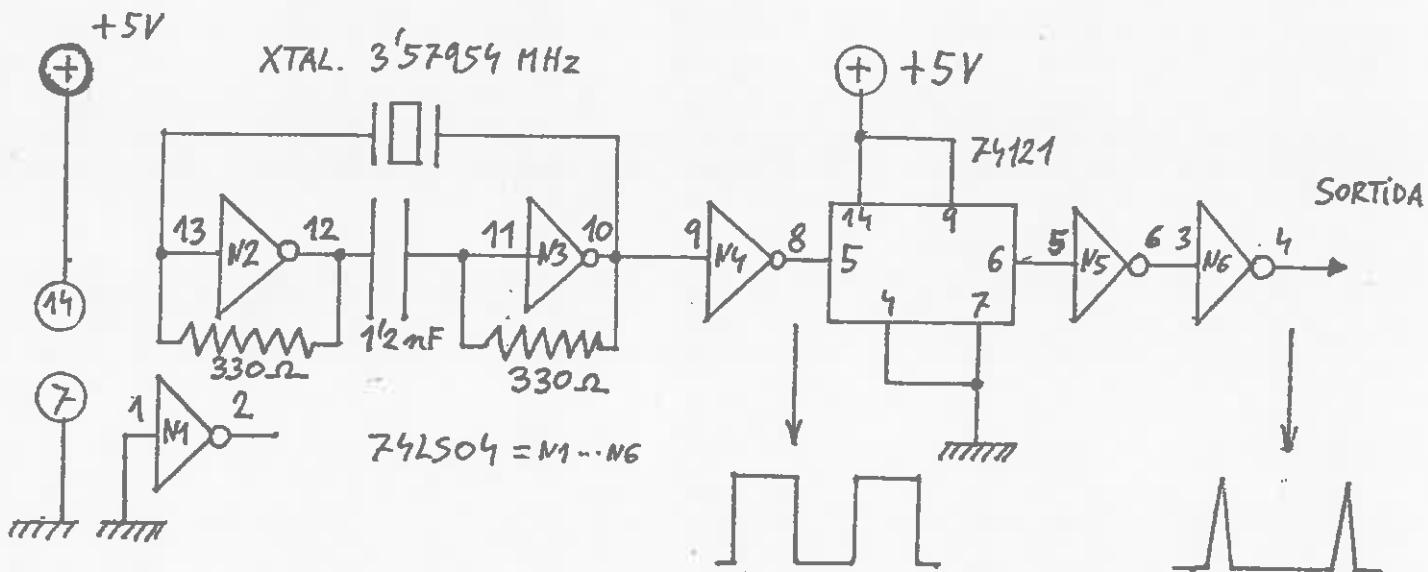
Components:

- 1 cristall de quars de 3.57954 MHz.
- 1 CI 74LS04 o 7404.
- 1 CI 74121.
- 2 zocals de 14 potes.
- 2 resistències de $330\ \Omega$ - $1/2$ W.
- 1 condensador de $1.2\ \text{nF}$ -ceràmic.
- 1 conector BNC.

El circuit s'ha d'alimentar a 5 V estabilitzats.

Dels 6 inversors que conté el 74LS04, s'en utilitzen 3 per fer un oscil.lador i 2 com a buffer de sortida. El que resta no s'utilitza.

El 74121 actua com a monostable i la seva missió és convertir els impulsos de l'oscil.lador en impulsos molt més breus.



Al final es donen les característiques dels dos circuits integrats.

Si s'utilitza un generador que faci els impulsos més amples s'haurà d'utilitzar un cable més llarg per que si no els impulsos incident i reflectit es veuen superposats.

Efecte de l'impedància de l'extrem del cable.

Si en comptes de deixar l'extrem del cable obert hi connectem una resistència variable o un potenciómetre podem distingir tres casos:

a) $R > 50 \Omega$, en aquest cas l'impedància terminal és més gran que la del cable ($Z=50 \Omega$), l'impuls reflectit té la mateixa polaritat que l'incident (figura 4). Es pot comparar a un impuls que es propaga en un sistema de dues cordes unides de diferent densitat: el cable seria una corda pesada i l'impedància una corda lleugera, l'impuls reflectit és de la mateixa polaritat.

b) $R < 50 \Omega$, ara el cable es comporta com una corda lleugera i l'impedància com una corda pesada, l'impuls reflectit està invertit (és de polaritat contraria) respecte a l'incident.

c) $R = 50 \Omega$, aquest és l'equivalent d'una corda infinitament llarga i per tant no hi ha impuls reflectit. L'impuls s'ha dissipat en la resistència.

Procediment.

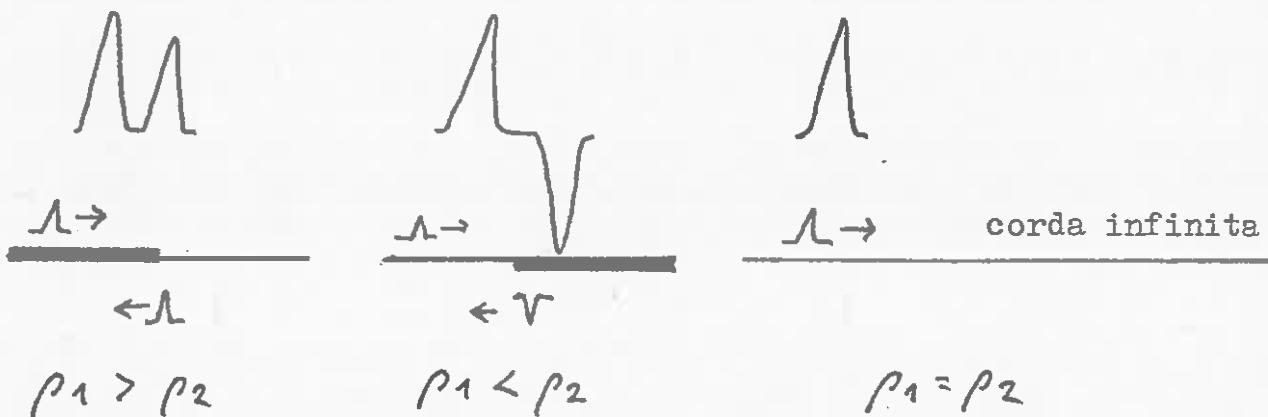
Posem el potenciómetre inicialment a 1000Ω i anem disminuint la resistència, veurem que l'impuls reflectit va disminuint d'amplitud, arriva un moment on "desapareix", mesurem el valor de la resistència amb un polímetre i ens donarà uns 50Ω , si continuem disminuint la resistència veurem que l'impuls reflectit torna a augmentar però està invertit respecte a l'incident.

Figura 4.

a) $R > 50$

b) $R < 50$

c) $R = 50$



(10849)

PRACTICA

RG5	8,3	50	0,66	2,72	6,23	8,86	13,50	19,4	32,15	75,5	
RG6	8,5	75	0,66	2,72	6,23	8,86	13,50	19,4	32,15	75,5	
RG7	10,3	50	0,66	1,80	4,27	6,23	8,86	13,5	26,30	52,5	
RG9	10,7	51	0,66	2,17	4,92	7,55	10,80	16,4	28,90	59,1	
RG10	12,0	52	0,66	1,80	4,27	6,23	8,86	13,5	26,30	52,5	
RG11	10,2	75	0,66	2,17	5,25	7,55	10,80	15,8	25,60	54,1	
RG12	12,0	75	0,66	2,17	5,25	7,55	10,80	15,8	25,60	54,1	
RG13	10,3	74	0,66	2,17	5,25	7,75	10,80	15,8	25,60	54,1	
RG14	11,9	52	0,66	1,35	3,28	4,59	6,56	10,2	18,00	40,7	
RG17	22,1	52	0,66	0,79	2,03	3,12	4,92	7,87	14,40	31,2	
RG18	24,0	52	0,66	0,79	2,03	3,12	4,92	7,87	14,40	31,2	
RG19	28,5	52	0,66	0,56	1,48	2,30	3,79	6,07	11,80	25,3	
RG20	30,4	52	0,66	0,56	1,48	2,30	3,79	6,07	11,80	25,3	
RG21	8,5	53	0,66	14,40	30,50	42,70	59,10	85,30	141,00	279,0	
RG34	15,9	75	0,66	1,05	2,79	4,59	6,89	10,80	19,00	52,5	
RG35	24,0	75	0,66	0,79	1,90	2,79	4,17	6,40	11,50	28,2	
RG55	5,3	53	0,66	3,94	10,50	15,80	23,00	32,80	54,10	100,0	
RG58	5,0	50	0,66	4,59	10,80	16,10	24,30	39,40	78,70	177,0	
RG59	8,2	75	0,66	3,61	7,87	11,20	16,18	23,00	39,40	86,9	
RG74	15,7	52	0,66	1,35	3,28	4,59	6,56	10,70	18,00	40,7	
RG122	4,1	50	0,66	5,58	14,80	23,00	36,10	54,10	95,10	187,0	
RG142	4,9	50	0,69	3,61	8,86	12,80	18,50	26,30	44,30	88,6	
RG174	2,8	50	0,66	12,80	21,70	29,20	39,40	57,40	98,40	210,0	
RG177	22,7	50	0,66	0,79	2,03	3,12	4,92	7,87	14,40	31,2	
RG178	1,9	50	0,69	18,40	34,50	45,90	63,30	91,90	151,00	279,0	
RG179	2,5	75	0,69	17,40	27,90	32,80	41,00	52,50	78,70	144,0	
RG180	3,7	85	0,69	10,80	15,10	18,70	24,90	35,40	55,80	115,0	
RG187	2,8	75	0,69	17,40	27,90	32,80	41,10	52,50	78,70	144,0	
RG188	2,8	50	0,69	19,70	31,50	37,40	46,60	54,80	102,00	197,0	
RG195	3,9	95	0,69	10,80	15,10	18,70	24,90	35,40	55,80	115,0	
RG196	2,0	50	0,69	18,40	34,50	45,20	62,30	91,90	151,00	279,0	
RG212	8,5	50	0,66	2,72	6,23	8,86	13,50	19,40	32,15	75,5	
RG213	10,3	50	0,66	1,80	4,27	6,23	8,86	13,50	26,30	52,5	
RG214	10,8	50	0,66	2,17	4,92	7,55	10,80	16,40	28,90	59,1	
RG215	10,3	50	0,66	1,80	4,27	6,23	8,86	13,50	26,30	52,5	
RG216	10,8	75	0,66	2,17	5,25	7,55	10,80	15,80	25,60	54,1	
RG217	13,8	50	0,66	1,35	3,28	4,59	6,56	10,17	18,00	40,7	
RG218	22,1	50	0,66	0,79	2,03	3,12	4,92	7,87	14,40	31,2	
RG219	24,0	50	0,66	0,79	2,03	3,12	4,92	7,87	14,40	31,2	
RG220	28,5	50	0,66	0,56	1,48	2,30	3,79	6,07	11,80	25,3	
RG221	30,4	50	0,66	0,56	1,48	2,30	3,79	6,07	11,80	25,3	
RG222	8,5	50	0,66	14,40	30,50	42,70	59,10	85,30	141,00	279,0	
RG223	5,4	50	0,66	3,94	10,50	15,80	23,00	32,80	54,10	100,0	
RG302	5,3	75	0,69	1,50	4,00	10,80	15,40	22,60	41,90	85,3	
RG303	4,3	50	0,69	3,61	8,86	12,80	18,50	26,30	44,30	88,6	
RG316	2,6	50	0,69	19,70	31,50	37,40	46,60	54,80	102,00	197,0	

