# ESCOLA TÈCNICA SUPERIOR D'ENGINYERIA DE TELECOMUNICACIO DEPARTAMENT DE TEORIA DEL SENYAL I COMUNICACIONS MICROONES, PRIMAVERA 1997-98

#### **EXAMEN FINAL**

PROFESSORS: A. AGUASCA, A. COMERON

I. CORBELLA, N. DUFFO

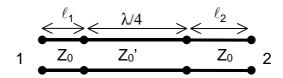
Barcelona, 25 de juny de 1998

Cal realitzar **només tres** dels quatre problemes proposats Temps: 3 hores. Comenci cada exercici en un full apart.

### PROBLEMA 1

En un cuadripolo pasivo, recíproco y sin pérdidas, si se conecta la puerta 2 a una resistencia de  $50\Omega$ , el coeficiente de reflexión de entrada en la puerta 1, referido a  $50\Omega$ , es  $\Gamma_i$ =0,45 $\angle$ 26,5°. Y si se conecta la puerta 1 a una resistencia de  $50\Omega$ , entonces el coeficiente de reflexión de salida en la puerta 2 es de  $\Gamma_{out}$ =0,45 $\angle$ 50°.

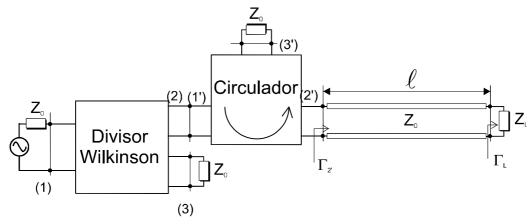
- a) Calcular los cuatro parámetros S referidos a  $Z_0$ =50 $\Omega$  del cuadripolo en módulo y fase.
- b) Si el cuadripolo está formado por una línea de transmisión de longitud  $\lambda/4$  e impedáncia característica  $Z_0 \neq Z_0$ , conectada a las puertas con tramos de línea de impedáncia característica  $Z_0 = 50\Omega$  y longitudes  $\ell_1$  y  $\ell_2$  (ver figura), calcular  $Z_0$ ,  $\ell_1/\lambda$  y  $\ell_2/\lambda$ .



#### PROBLEMA 2

El sistema de la figura se utilitza para la medida de la impedáncia compleja de cargas  $Z_L$ , a partir del factor R, definido como  $R=b_3'/b_3$ . La señal  $b_3$ ' se recoge en el acceso 3 de un circulador ideal, mientras que  $b_3$  se obtiene en un divisor de Wilkinson, también ideal.

- a) Escrivid les matrius de les dues xarxes emprades en el sistema (divisor i circulador).
- b) Trobeu l'expressió que relaciona el terme R amb el coeficient de reflexió al pla de referència de l'accés 2' del circulador  $\Gamma_{2'}$ , i també amb el de la càrrega  $\Gamma_L$
- c) Si en el lloc de la càrrega s'hi connecta un curtcircuit, el terme R mesurat val  $R_{cc}=1 \angle -8^{\circ}$ , mentre que si se li connecta la càrrega  $Z_L$  llavors  $R=0,46 \angle -76^{\circ}$ . Trobeu la longitud  $\ell$  (en termes de  $\lambda$ ) del tram de línia i el valor de la càrrega  $Z_L$  ( $Z_0=50\Omega$ ).



#### PROBLEMA 3

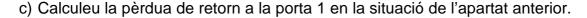
El circuit de la figura és un commutador de dues vies a diodes PIN controlat pel corrent continu  $I_{DC}$ .

- a) Considerant els diodes ideals (curtcircuit en directa i circuit obert en inversa), calculeu els paràmetres S del circuit referits a  $Z_0$ =50 $\Omega$ , tenint en compte el sentit indicat per a  $I_{DC}$
- b) Suposant ara que la resistència en alterna dels diodes PIN, **per polarització directa**, és  $R_j$ =27,4/ $I_{DC}$  ( $I_{DC}$  en mA i  $R_j$  en  $\Omega$ ); mentre que **en polarització inversa** són circuits oberts ideals, determineu el valor del corrent de polarització  $I_{DC}$  que cal per tal que la pèrdua d'inserció en la via commutada sigui de 1 dB. En aquest apartat es considera un generador canònic a la porta 1, i impedàncies  $Z_0$ =50 $\Omega$  a les 2 i 3.

PIN

 $C \rightarrow \infty$ 

 $L \rightarrow \infty$ 

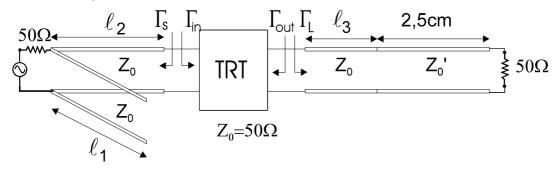


## PROBLEMA 4

Els paràmetres S del transistor NE02135 a 1,5 GHz i amb les condicions de  $V_{CE}$  =10 V,  $I_{C}$ =20mA són els següents:

$$[S] = \begin{bmatrix} 0.64 \angle 160^{\circ} & 0.04 \angle 50^{\circ} \\ 4 \angle 65^{\circ} & 0.2 \angle -45^{\circ} \end{bmatrix}$$

El valor de  $\Gamma_{\rm S}$  que proporciona màxim guany (sense fer aproximacions) és  $\Gamma_{\rm S}$ =0,71 $\angle$ -160°. Es desitja fer un amplificador seguint l'esquema de la figura, on totes les línies són microstrip amb  $\epsilon_{\rm ref}$ =4:



- a) Trobeu les longituds  $\ell_1$  i  $\ell_2$  que sintetitzen  $\Gamma_S$
- b) Quin valor ha de tenir  $\Gamma_L$  per tal que el guany  $G_T$  sigui màxim?
- c) Trobeu els valors de  $\ell_3$  i  $Z_0$ ' que proporcionen aquest guany.
- d) Calculeu el guany total obtingut així com la pèrdua en dB que hagués suposat fer l'aproximació unilateral.

$$G_{T} = \frac{(1 - \left|\Gamma_{s}\right|^{2})\left|s_{21}\right|^{2}(1 - \left|\Gamma_{L}\right|^{2})}{\left|(1 - s_{11}\Gamma_{s})(1 - s_{22}\Gamma_{L}) - s_{12}s_{21}\Gamma_{s}\Gamma_{L}\right|^{2}}$$