



Escola Tècnica Superior d'Enginyeria de Telecomunicació de Barcelona

UNIVERSITAT POLITÉCNICA DE CATALUNYA

DEPARTAMENT DE TEORIA DEL SENYAL I COMUNICACIONS

Radiació i Ones Guiades

23 de gener de 2007

Data notes provisionals: 29 d

29 de gener de 2007

Període d'al·legacions:

30 de gener de 2007

Data notes revisades:

31 de gener de 2007

Professors: José Luís Álvarez, Ignasi Corbella, Juan Pérez, Francisco Torres.

Informacions addicionals:

Durada de la prova: 3 hores

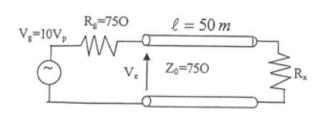
Cal realitzar només TRES dels quatre problemes proposats

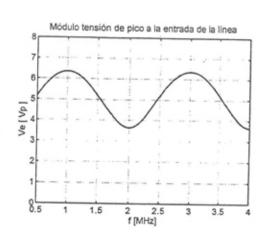
Comenci cada exercici en un full apart.

PROBLEMA 1

El circuito de la figura adjunta representa un montaje similar al de la práctica de RPS de laboratorio. Se dispone de un generador de tensión de frecuencia variable entre 0,5 MHz y 4 MHz, impedancia interna $R_g=75\Omega$ y tensión de pico en circuito abierto $V_g=10V_p$. El generador se ha conectado a un tramo de línea coaxial de impedancia interna $Z_o=75\Omega$ y longitud $\ell=50m$, acabada en una carga resistiva incógnita R_x . Para caracterizar el circuito, se mide la tensión de pico V_e a la entrada de la línea en función de la frecuencia (gráfica adjunta). La tensión de pico máxima y mínima que se miden $\sin V_{\rm max}=6,36V_p$ y $V_{\rm min}=3,64V_p$ respectivamente. Si se considera que la atenuación de la línea coaxial es despreciable ($\alpha \approx 0$):

- a) Determinar la velocidad de propagación en la línea coaxial v_p [m/s], su capacidad por unidad de longitud C [pF/m] y su inductancia por unidad de longitud L [$\mu H/m$].
- b) Determinar el valor de la impedancia resistiva incógnita R_x [O]
- c) Calcular la potencia entregada a la carga incógnita en dBm
- d) Si en este apartado se tiene en cuenta que la atenuación de la línea coaxial es A=1dB/100m, constante en el margen de frecuencias de trabajo, y se debe exclusivamente a las pérdidas en el dieléctrico, comprobar si la aproximación de pérdidas bajas es válida en dicho margen frecuencial.
- e) Si la carga incógnita R_x se substituye por un cortocircuito $R_x = 0$, calcular la tensión de pico V_e medida a la entrada de la línea a f=2 MHz. Tenga en cuenta que la atenuación es $A=1\,dB/100\,m$.

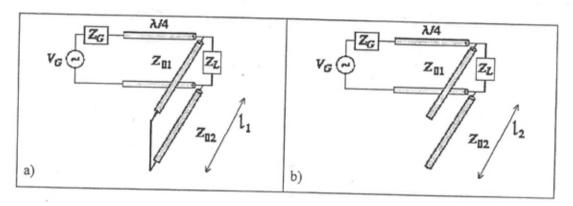




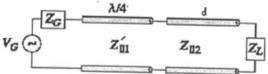
PROBLEMA 2

Se quiere diseñar una red adaptadora para un generador de impedancia Z_G =75 O y voltaje V_G =12 V_{ef} y una carga de impedancia Z_L =10 + j 20 O como la de la figura adjunta. Esta consta de una línea de cuarto de onda de impedancia característica incógnita Z_{01} y un stub acabado en cortocircuito de impedancia característica Z_{02} =25 O. La frecuencia de trabajo del generador f_I es de 1 GHz y el dieléctrico de las líneas de transmisión es el aire.

- a) Calcúlese la longitud l del stub en cm y el valor de Z₀₁ para que la carga esté adaptada al generador.
- b) Supóngase ahora que el stub acaba en circuito abierto. En este caso calcúlese también la correspondiente longitud del mismo en cm.



- c) Para cada uno de los casos anteriores contemplados en los apartados a) y b), pero con el valor de la frecuencia duplicada (f₂ = 2 f₁ =2 GHz), calcúlese la ROE en la línea de impedancia característica de Z₀₁ y la potencia disipada en la carga.
- d) Si se elimina el stub y se coloca un tramo de línea de Z₀₂=25 O entre la línea de cuarto de onda y la carga, ¿qué longitud d mínima ha de tener dicho tramo de línea y qué valor de impedancia característica Z₀₁ ha de tener la línea de cuarto de onda para obtener adaptación entre la carga y el generador a frecuencia f₁?.



PROBLEMA 3

Una guía rectangular de dimensiones a=2 cm y b=1.25 cm, rellena de aire, se utiliza para alimentar una antena, que radia una señal con polarización lineal según \hat{y} . El generador, que está adaptado a la guía, inyecta una señal TE_{10} . Se mide el campo eléctrico en el interior de la guía, obteniéndose un valor eficaz máximo $E_{max} = 18$ KV/m y un valor eficaz mínimo $E_{min} = 6$ KV/m. Nos situamos en la guía en una posición que corresponde a un mínimo del campo. Al sustituir la antena por una placa conductora, los dos nulos del campo más cercanos se encuentran a 10 mm hacia la antena y a 10 mm hacia el generador.

- a) ¿Cuál es el ancho de banda monomodo de la guía? Dar el resultado en GHz
- b) ¿Cuál es la frecuencia de trabajo del generador?
- c) ¿Cuál es la impedancia normalizada equivalente (\overline{Z}_{σ}) de la antena?

(continua en la página siguiente)

d) ¿Cuáles son las pérdidas de retorno (RL)? Dar el resultado en dB. Si el campo de ruptura del aire es Er=30.000 V/m, ¿Cuáles la máxima potencia que el generador puede entregar a la antena?

Se utiliza un nuevo generador, cuya frecuencia de trabajo es f=13 GHz. El generador inyecta en la guía una señal en los modos de propagación TE_{10} y TE_{01} con igual amplitud y fase, es decir, la polarización de la señal al inicio de la guía es $\hat{e}_s = (\hat{x} + \hat{y})/\sqrt{2}$. También se sustituye la antena, que ahora radía una señal con polarización lineal $\hat{e}_t = (\hat{x} - \hat{y})/\sqrt{2}$. Para conseguir la máxima transferencia de potencia entre la guía y la antena, la señal que viaja en la guía y la antena deben tener la misma polarización.

e) ¿Qué longitud mínima (L) debe tener la guía para que haya acoplo total de polarización entre la señal que viaja en la guía y la señal que emite la antena?

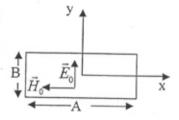
$$\begin{split} \beta_{mn} &= \sqrt{\left(\frac{\omega}{c}\right)^2 \varepsilon_r - \left(\frac{m\pi}{a}\right)^2 - \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2} \\ Z_{TEmn} &= \frac{a\mu_0}{\beta_{mn}} \end{split} \quad P_{TE10} = \frac{ab \left|E_0^+\right|^2}{2 \left|Z_{TE10}\right|} \text{, donde } E_0^+ \text{ es el valor eficaz del campo eléctrico.} \end{split}$$

PROBLEMA 4

La figura mostra una antena consistent en una obertura rectangular (botzina) amb *il·luminació uniforme*. Els camps a l'obertura (x|<A/2, |y|<B/2, z=0) és poden considerar aproximadament com els d'una ona

TEM:
$$\vec{E}_0 = E_0 \hat{y}$$
; $\vec{H}_0 = -\frac{E_0}{\eta_0} \hat{x}$, essent E_0 una constant i $?_0$ =120p. Els camps

per z=0 fora de l'obertura són nuls. En aquestes condicions, l'antena radia en el semiespai z>0 amb el màxim en la direcció de l'eix z.



- a) Trobeu una expressió que doni la potència total que travessa la obertura en la direcció z>0 en funció de l'amplitud de camp elèctric E₀. Raoneu quina relació te aquesta potència amb la radiada per l'antena.
- b) Se sap que el camp elèctric de radiació en el pla y=0 respon a la següent expressió:

$$\vec{E}(r,\theta) = E_0 \frac{AB}{2\lambda r} (1 + \cos\theta) \operatorname{sinc}\left(\frac{A}{\lambda} \sin\theta\right) \hat{y} \qquad \qquad \left[\text{nota: sinc } x = \frac{\sin\pi x}{\pi x}\right]$$

on E_0 és l'amplitud del camp a l'obertura. Escriviu l'expressió del tall del diagrama de radiació en aquest mateix pla t(?) i obteniu l'ample de feix entre nuls. Indiqueu si aquest pla és el pla E o el pla H. Finalment, doneu una expressió per a la intensitat màxima de radiació K_{max} .

- c) Deduïu les expressions exactes de la directivitat màxima, l'àrea efectiva i l'angle sòlid equivalent de l'antena en funció de A, B i ?.
- d) L'antena s'utilitza ara com a receptora en un sistema de comunicacions a 10 GHz. Si el camp elèctric de l'ona incident a l'obertura, provinent del transmissor, és $\bar{E}_i = 3\hat{x} + 4\hat{y}$ mV/m, calculeu el coeficient de desacoblament de polarització en dB. Calculeu també la potència captada per l'antena si A=50 cm i B=30 cm.
- e) Suposant que la temperatura d'antena és 250K, el factor de soroll del receptor de 5dB i l'ample de banda de soroll de 300MHz, calculeu la relació senyal soroll del sistema en dB.