ESCOLA TECNICA SUPERIOR D'ENGINYERIA DE TELECOMUNICACIÓ

Examen Final de CAMPS ELECTROMAGNÈTICS

Professors: D. Artigas, F. Canal, F. Dios, M. Sicard

8.06.2009

Duració: 3h

Publicació de notes provisionals: 22.06.2009

Escolliu TRES problemes dels QUATRE següents

Problema 1

Un medi dielèctric té una permitivitat relativa complexa donada per $\varepsilon_r = \varepsilon_r' - j\varepsilon_r''$ responsable de l'absorció de l'ona electromagnètica. El fasor camp elèctric dins aquest medi és:

$$\vec{E}(\vec{r}) = E_0 \sin[(\gamma - j\alpha)x]\hat{y}$$

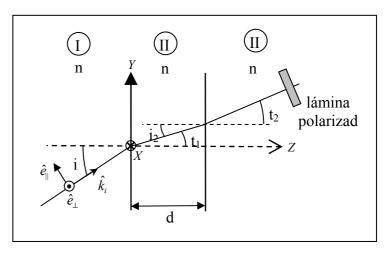
Trobeu:

- a) Els paràmetres γ i α en funció de \mathcal{E}_r^{\prime} , $\mathcal{E}_r^{\prime\prime}$ i de la frequència de la ona.
- b) El vector de Poynting mig.
- c) Quina és la quantitat de potència dissipada en un volum cúbic de costat *a* el centre del qual està situat a l'origen de coordenades?

Fórmula de utilitat:
$$\sin A - \sin B = 2\cos\left[\frac{A+B}{2}\right]\sin\left[\frac{A-B}{2}\right]$$

Problema 2

Una onda plana de frecuencia f polarizada circularmente que se propaga en el plano YZ, incide desde un medio dieléctrico de índice de refracción n_1 consecutivamente sobre un dieléctrico de índice de refracción n_2 y espesor d y luego sobre otro dieléctrico de índice de refracción n_3 . El ángulo de incidencia $i=i_B$ es el ángulo de Brewster de la superficie medio I – medio II. En este problema todos los medios dieléctricos son no magnéticos. No se considerarán las reflexiones multiples. Se tiene: $\vec{E}_i(\vec{r}) = E_0(\hat{e}_{\parallel} + e^{j\phi} \cdot \hat{e}_{\perp})e^{-j\vec{k}_i\vec{r}}$



- a) Razonar y escribir la condición que debe cumplirse entre n_1 , n_2 y n_3 para que no haya reflexión de la componente paralela en ninguna de las dos caras.
- b) Ahora conocemos los índices de refracción $n_1 = 1$ y $n_2 = 1.33$. Calcular n_3 para que se cumpla la condición expresada en el apartado a) y escribir t_2 en función de i. Calcular i, t_1 y t_2 .
- c) Después de pasar a través de una lámina polarizadora, cuyo eje está orientado en la dirección del eje X, la onda transmitida transporta una densidad de potencia de 1 mW/m². Calcular la amplitud E_0 de la onda incidente.
- d) Escribir el fasor de campo eléctrico de la onda transmitida en el medio III después de la lámina polarizadora en función de f, n_2 , c, i, t_l , E_0 , ϕ , d, y, z y de los coeficientes en transmisión.

Fórmula de utilidad:
$$\rho_{\perp} = \frac{n_1 \cos \theta_i - n_2 \cos \theta_t}{n_1 \cos \theta_i + n_2 \cos \theta_t} \quad \tau_{\perp} = \frac{2n_1 \cos \theta_i}{n_1 \cos \theta_i + n_2 \cos \theta_t}$$
$$\rho_{\parallel} = \frac{n_1 \cos \theta_t - n_2 \cos \theta_i}{n_1 \cos \theta_t + n_2 \cos \theta_i} \quad \tau_{\parallel} = \frac{2n_1 \cos \theta_i}{n_1 \cos \theta_t + n_2 \cos \theta_i}$$

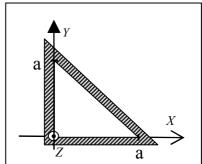
Problema 3

Supongamos una guía de onda de paredes perfectamente conductoras y cuya sección (en el plano XY) fuera un triángulo rectángulo isósceles cuyos lados, de longitud a, coincidieran con los ejes de coordenadas X e Y, según indica la figura. Sabemos que en la guía cuadrada de doble superficie que la considerada, tendríamos la siguiente expresión para las componentes del campo eléctrico para un modo $TE_{m,n}$ (m,n=0,1,2,3,4,...):

$$E_x(x, y) = E_{0x} \cos(\frac{m\pi}{a}x) \sin(\frac{n\pi}{a}y) \exp(-j\beta z)$$

$$E_y(x, y) = E_{0y} \sin(\frac{m\pi}{a}x) \cos(\frac{n\pi}{a}y) \exp(-j\beta z)$$

$$E_z(x, y) = 0$$



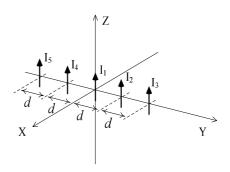
Se desea saber:

- a) ¿Qué relación habría, en el caso de la guía cuadrada, entre los valores E_{0x} y E_{0y} ? Justificarlo usando las ecuaciones de Maxwell.
- b) La solución $\vec{E} = E_x \hat{x} + E_y \hat{y}$ donde las componentes del campo son las de la guía cuadrada arriba descritas, ¿podría cumplir las condiciones de contorno correspondientes a la guía de sección triangular? (téngase en cuenta la relación que en este caso habría entre x e y sobre el conductor formando ángulo $\pi/4$ con ambos ejes de coordenadas). Justificar la respuesta.
- c) ¿Qué tipos de modos TE serían posibles en la guía triangular?, es decir: ¿los valores m y n caracterizando los modos TE, podrían ser cualesquiera independientemente?
- d) De lo anterior, expresar la fórmula general para los modos TE en una guía conductora con sección en forma de triángulo rectángulo isósceles. ¿Cómo sería la relación de dispersión?
- e) Si la guía triangular aquí descrita tuviera los lados perpendiculares con dimensión a = 2,83 cm, y estuviera rellena de un dieléctrico con permitividad eléctrica relativa $\varepsilon_r = 2,2$ ¿para qué región de frecuencias se comportará como una guía monomodo?

Fórmula de utilidad:
$$\sin(f+g) = \sin f \cos g + \cos f \sin g$$
$$\cos(f+g) = \cos f \cos g - \sin f \sin g$$

Problema 4

Considérese la agrupación de cinco dipolos de longitud h idénticos y equiespaciados que se muestra en la figura. Las corrientes que circulan por los dipolos son $I_1 = I_3 = I_5 \equiv I_0$ y $I_2 = I_4 \equiv p \, I_0$ donde p es una constante por determinar.



- *a)* Calcule el potencial vector creado por los dipolos y el campo eléctrico radiado.
- b) Obtenga el vector medio de Poynting en campo lejano.
- c) Calcule el valor de la constante p para el cuál se obtiene radiación nula en la dirección del eje X.
- d) ¿Para que valor mínimo de la separación d entre los dipolos se consigue la máxima radiación en el eje
 Y? Utilice el valor de p calculado en el apartado anterior.
- e) Escriba la expresión del diagrama de radiación y represente la sección del mismo en el plano XY.

Problema 1

a) Introduint $\vec{E}(\vec{r}) = E_0 \sin[(\gamma - j\alpha)x]\hat{y}$ a l'equació d'ona $\nabla^2 \vec{E}(\vec{r}) + k^2 \vec{E}(\vec{r}) = 0$ s'obté $\gamma^2 - \alpha^2 - j2\gamma\alpha = k^2 = \frac{\omega^2}{c^2} (\mathcal{E}'_r - j\mathcal{E}''_r)$. Igualant part real i imaginaria, obtenim $\begin{cases} \gamma^2 - \alpha^2 = \frac{\omega^2}{c^2} \varepsilon'_r \\ 2\gamma\alpha = k^2 = \frac{\omega^2}{2} \varepsilon''_r \end{cases}$. Al resoldre aquest sistema obtenim

$$\gamma = \frac{\omega}{c} \sqrt{\varepsilon_r'} \left[\frac{1}{2} + \frac{1}{2} \sqrt{1 + \left(\frac{\varepsilon_r''}{\varepsilon_r'}\right)^2} \right] \qquad i \qquad \alpha = \frac{\omega}{c} \sqrt{\varepsilon_r'} \left[-\frac{1}{2} + \frac{1}{2} \sqrt{1 + \left(\frac{\varepsilon_r''}{\varepsilon_r'}\right)^2} \right]$$

b) Es tracta d'una ona estacionaria amb pérdues, llavors el camp magnètic s'ah de trobar utilitzant

$$\vec{H}(\vec{r}) = \frac{j}{\omega \mu} \nabla \times \vec{E}(\vec{r}) = \frac{j}{\omega \mu} E_0 (\gamma - j\alpha) \cos[(\gamma - j\alpha)x] \hat{z}$$

$$\begin{split} \vec{P}(\vec{r}) &= \frac{1}{2} \Re e \{ \vec{E}(\vec{r}) \times \vec{H}^*(\vec{r}) \} = \frac{E_0^2}{2\omega\mu} \Re e \{ \sin[(\gamma - j\alpha)x] \cdot (-j) \cdot (\gamma + j\alpha) \cos[(\gamma + j\alpha)x] \} \hat{x} \\ &= \frac{E_0^2}{4\omega\mu} \Re e \{ \cdot (-j\gamma + \alpha) (\sin[2\gamma x] - \sin[2j\alpha x] \} \hat{x} = \frac{E_0^2}{4\omega\mu} \Re e \{ \cdot (-j\gamma + \alpha) (\sin[2\gamma x] - j \sinh[2\alpha x] \} \hat{x} = \frac{E_0^2}{4\omega\mu} \{ \cdot \alpha \sin[2\gamma x] - \gamma \sinh[2\alpha x] \} \hat{x} \end{split}$$

c) Pel principi de conservació de l'energia, la potencia dissipada és:

$$\begin{split} &P_{dis} = \oint_{S} \vec{P} d\vec{S} = \int_{x=-a/2} \vec{P} d\vec{S}_{1} + \int_{x=a/2} \vec{P} d\vec{S}_{2} = \\ &= \frac{E_{0}^{2}}{4\omega\mu} \left\{ \cdot \alpha \sin\left[-\gamma a\right] - \gamma \sinh\left[-\alpha a\right] \right\} \hat{x} \cdot \int_{-a/2}^{a/2} \int_{-a/2}^{a/2} dy dz (-\hat{x}) \\ &+ a^{2} \frac{E_{0}^{2}}{4\omega\mu} \left\{ \cdot \alpha \sin\left[\gamma a\right] - \gamma \sinh\left[\alpha a\right] \right\} \hat{x} \int_{-a/2}^{a/2} \int_{-a/2}^{a/2} dy dz \hat{x} = \\ &= a^{2} \frac{E_{0}^{2}}{2\omega\mu} \left\{ \cdot \alpha \sin\left[-\gamma a\right] - \gamma \sinh\left[\alpha a\right] \right\} \end{split}$$

Problema 2

a)
$$n_1 = n_3$$
.
b) $n_3 = 1$.
 $t_2 = i$.
 $i = t_2 = 53.06^{\circ} \text{ y } t_1 = 36.94^{\circ}$
c) $E_0 = 0.94 \text{ V/m}$.

c)
$$E_0 = 0.94 \text{ V/m}.$$

$$\mathbf{d}) \quad \overrightarrow{E_t} = \tau_{\perp 1} \cdot \tau_{\perp 2} \cdot E_0 \cdot e^{-j\phi} \cdot e^{-j\frac{2\pi f n_2}{c} \frac{d}{\cos i_2}} \cdot e^{-j\frac{2\pi f}{c}(\cos i \cdot z + \sin i \cdot y)} \hat{x}$$

Problema 3

- a) En guía cuadrada: $E_{ox} = -(n/m) E_{oy}$
- b) Para los planos x=0, y=0 es evidente. Para el plano y= a-x, deberá cumplirse la relación: $(m-n) \cos(n\pi) \sin(m\pi x/a)\cos(n\pi x/a) + n \cos(n\pi) \sin(m/a-n/a)x$ = 0, para a $\geq x \geq 0$
- Para que pueda cumplirse la condición de contorno sobre el plano conductor inclinado, la única posibilidad es: m = n. Los modos TE posibles en la guía son modos TE_{mm}
- d) $\mathbf{E} = E_{ox} \{ \mathbf{x}_u \cos(m\pi x/a) \operatorname{sen}(m\pi y/a) \mathbf{y}_u \operatorname{sen}(m\pi x/a) \cos(m\pi y/a) \} \exp(-j\beta_m z)$
- e) Relación de dispersión: $\beta = \sqrt{\{\omega^2 \mu\epsilon 2(m\pi/a)^2\}}$ La guía será monomodo para 10,18 GHz \geq f \geq 5,12 GHz

Problema 4

a)
$$\vec{A}(\vec{r}) = \mu_0 \frac{hI_0}{4\pi} \frac{\exp(-jkr)}{r} \hat{z} [1 + 2\cos(2kd\sin\theta\sin\phi) + 2p\cos(kd\sin\theta\sin\phi)]$$

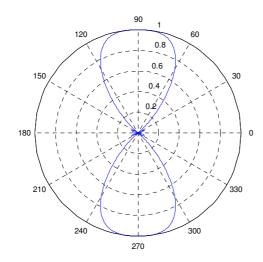
$$\vec{E}(\vec{r}) = j\omega\mu_0 \frac{hI_0}{4\pi} \frac{\exp(-jkr)}{r} \sin\theta \left[1 + 2\cos(2kd\sin\theta\sin\phi) + 2p\cos(kd\sin\theta\sin\phi)\right] \hat{\theta}$$

b)
$$\vec{P}_{m}(\vec{r}) = \frac{\omega^{2} \mu_{0}^{2}}{2\eta_{0}} \left(\frac{I_{0}h}{4\pi}\right)^{2} \frac{\sin^{2}\theta}{r^{2}} \left[1 + 2\cos(2kd\sin\theta\sin\phi) + 2p\cos(kd\sin\theta\sin\phi)\right]^{2}$$

- c) p = -3/2
- d) $kd = \pi$

e)
$$t(\theta, \varphi) = \frac{1}{36} \sin^2 \theta \left[1 + 2\cos(2\pi \sin \theta \sin \varphi) - 3\cos(\pi \sin \theta \sin \varphi) \right]^2$$

Sección del diagrama de radiación en el plano XY



Obsérvese que existen cuatro pequeños lóbulos secundarios.