



Compilado de Ejercicios

1. Ondas Electromagnéticas

Problema 1

En espacio libre, $\vec{E}(z, t) = 10^3 \sin(\omega t - \beta z) \hat{y} \text{ V/m}$. Obtenga $\vec{H}(z, t)$.

Solución:

Primero, hay que notar que en espacio libre $\sigma = 0$ y $\alpha = 0$. Para encontrar $\vec{H}(z, t)$ podemos utilizar la 4ª ecuación de Maxwell para deducir \vec{B} y así luego \vec{H} . Desarrollando a partir de la 4ª ecuación:

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = \begin{vmatrix} \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ 0 & E & 0 \end{vmatrix} = \left(-\frac{\partial E}{\partial z}, 0, 0 \right) = -\frac{\partial E}{\partial z} \hat{x}$$

Notemos que nos queda entonces lo siguiente:

$$\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial z} (10^3 \sin(\omega t - \beta z)) \hat{x} = -10^3 \beta \cos(\omega t - \beta z) \hat{x}$$

Integrando ahora respecto al tiempo:

$$\vec{B} = -10^3 \beta \int \cos(\omega t - \beta z) dt = -\frac{10^3 \beta}{\omega} \sin(\omega t - \beta z) \hat{x}$$

Como $\vec{B} = \mu \vec{H}$, \vec{H} nos queda así:

$$\vec{H}(z, t) = -\frac{10^3 \beta}{\omega \mu} \sin(\omega t - \beta z) \hat{x}$$

De todas formas, como nos encontramos en espacio libre o vacío, tendremos que $\frac{E_0}{H_0} = \eta_0$

y por lo tanto $H_0 = \frac{E_0}{120\pi}$, pudiendo expresar \vec{H} como:

$$\vec{H}(z, t) = -\frac{10^3}{120\pi} \sin(\omega t - \beta z) \hat{x}$$

Problema 2

Una onda electromagnética de frecuencia 100 MHz se propaga en un medio sin pérdidas donde $\epsilon_r = 6$ y $\mu_r = 1$. La componente magnética de la onda se puede representar como:

$$\mathbf{H} = 0,01(\hat{y} - j\hat{z})e^{-j\beta x}$$

- Encuentre el campo eléctrico instantáneo y evalúelo para $x = 10^{-2}m$ y $t = 20ns$.
- Calcule la potencia promedio que atraviesa un círculo paralelo al plano yz de área $20cm^2$ ubicado en $x = 1m$

Solución:

El campo eléctrico instantáneo se puede obtener a partir del campo magnético instantáneo, el cual está dado por $Re\{\mathbf{H}e^{j\omega t}\}$, quedando para nuestro problema que:

$$\vec{H} = Re\{0,01(\hat{y} - j\hat{z})e^{-j\beta x}e^{j\omega t}\} = Re\{0,01(\hat{y} - j\hat{z})e^{j(\omega t - \beta x)}\}$$

Recordemos que $e^{j\theta} = \cos(\theta) + j\sin(\theta)$, así la exponencial nos queda en la expresión de la siguiente forma:

$$\vec{H} = Re\{0,01(\hat{y} - j\hat{z})(\cos(\omega t - \beta x) + j\sin(\omega t - \beta x))\} = 0,01\cos(\omega t - \beta x)\hat{y} + 0,01\sin(\omega t - \beta x)\hat{z}$$

Ya obtenido el campo magnético instantáneo \vec{H} , el campo eléctrico instantáneo \vec{E} se puede obtener del magnético mediante las relaciones $H_o = \frac{E_o}{\eta}$ para magnitud y $\hat{k} \times \hat{H} = -\hat{E}$ para dirección, así:

$$E_o = H_o\eta = 0,01\eta \quad ; \quad \eta = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = \sqrt{\frac{4\pi \times 10^{-7}}{6 \times 8,854 \times 10^{-12}}} = 153,8\Omega$$

$$\hat{E} = -(\hat{k} \times \hat{H}) = -[(\hat{x}) \times (H_y\hat{y} + H_z\hat{z})] = -(H_y\hat{z} - H_z\hat{y}) = H_z\hat{y} - H_y\hat{z} \quad (1)$$

$$\vec{E} = -(\eta \cdot 0,01)\cos(\omega t - \beta x)\hat{z} + (\eta \cdot 0,01)\sin(\omega t - \beta x)\hat{y}$$

Ahora busquemos los valores para ω y β y reemplazamos para tener la expresión final de campo eléctrico instantáneo.

$$\omega = 2\pi f = 2\pi \cdot 10^8 \approx 6,283 \cdot 10^8$$

$$\beta = \omega\sqrt{\mu\epsilon} = 2\pi \cdot 10^8 \sqrt{4\pi \cdot 10^{-7} \cdot 6 \cdot 8,854 \cdot 10^{-12}} \approx 5,13m^{-1}$$

Finalmente el campo eléctrico instantáneo queda dado por lo siguiente:

$$\vec{E} = -1,538 \cos(6,283 \cdot 10^8 t - 5,13x) \hat{z} + 1,538 \sin(6,283 \cdot 10^8 t - 5,13x) \hat{y} \text{ V/m}$$

Evalutando en $x = 10^{-2}m$ y $t = 20ns$ se tendrá que:

$$\vec{E} = -1,528 \hat{z} - 0,08 \hat{y}$$

Ahora, para calcular la potencia promedio lo que hacemos primero es calcular el vector de Poynting para la onda, el cual estará dado por:

$$\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} = \begin{vmatrix} 0 & E_y & E_z \\ 0 & H_y & H_z \end{vmatrix} = (E_y H_z - E_z H_y) \hat{x}$$

$$\vec{S} = (1,53 \cdot 0,01 \cdot \sin^2(6,283 \cdot 10^8 t - 5,13x) + 1,53 \cdot 0,01 \cdot \cos^2(6,283 \cdot 10^8 t - 5,13x)) \hat{x} = 0,0153 \hat{x}$$

Finalmente la potencia promedio:

$$P_{ave} = \vec{S} \cdot A = 0,0153 \cdot 20 \cdot 10^{-4} = 30,6 \mu W$$

Problema 3

Una onda plana se propaga a través de un dieléctrico sin pérdidas ($\sigma = 0$) en presencia de un campo eléctrico dado por:

$$E_x = E_o \cos(\omega t - \beta z)$$

Con una frecuencia de 5 GHz y una longitud de onda dentro del material de 3 cm. Determine la constante de propagación, la velocidad de fase, la permitividad relativa del medio y la impedancia de la onda.

Solución:

La constante de propagación se calcula como $k = \frac{2\pi}{\lambda} = 209,4 m^{-1}$

La velocidad de fase se calcula como $v_p = \frac{\omega}{k} = \frac{2\pi f}{k} = \lambda f = 1,5 \times 10^8 m/s$

La permitividad relativa la obtendremos despejando la relación de velocidad para medios sin pérdidas:

$$v_p \approx \frac{1}{\sqrt{\mu\epsilon}} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0\epsilon_0\epsilon_r}} \rightarrow \epsilon_r = \left(\frac{1}{v_p \sqrt{\mu_0\epsilon_0}} \right)^2 = 3,99 \approx 4$$

Finalmente la impedancia de onda se calcula como a continuación, mediante su fórmula:

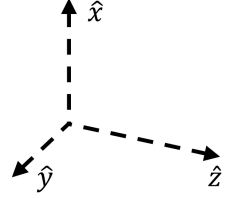
$$\eta = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0 \epsilon_r}} = 188,36 \, \Omega$$

Problema 4

Una onda plana y uniforme viaja por el vacío en la dirección del vector unitario

$$\hat{\mathbf{k}} = k_x \hat{\mathbf{x}} + k_y \hat{\mathbf{y}} + k_z \hat{\mathbf{z}} \quad (|k_x \hat{\mathbf{x}}| = 1).$$

El campo eléctrico de la onda es $\vec{E}(z, t) = E_o \cos(w(t - z/c) + \pi/3) \hat{\mathbf{x}}$ donde w es la frecuencia en [rad/s] de la onda y c es la velocidad de la luz en el vacío.



Considerando la convención internacional para la dirección de ejes cartesianos de la figura ($\hat{\mathbf{x}} \times \hat{\mathbf{y}} = \hat{\mathbf{z}}$), determine:

- El valor de k_x
- El campo magnético $\vec{B}(z, t)$ en función de w , k_x , k_y , y k_z y de las constantes físicas conocidas como c , μ_0 , ϵ_0 , etc.

Solución:

El vector unitario $\hat{\mathbf{k}}$ yace en el plano $\hat{\mathbf{y}} - \hat{\mathbf{z}}$ (es normal a \vec{E} y $\hat{\mathbf{x}}$), por lo que $k_x = 0$.

Otra forma más clara de verlo puede ser entendiendo que, si el campo \vec{E} tiene componente $\hat{\mathbf{x}}$ y \vec{B} tiene componente $\hat{\mathbf{y}}$ y $\hat{\mathbf{k}}$ debe ser perpendicular a ambos, sólo podría tener componente en z , por ende $k_x = 0$.

Sabemos que las magnitudes del campo eléctrico y magnético en vacío es $|\vec{E}| = c|\vec{B}|$ y que su dirección $\hat{\mathbf{n}}$ vendrá dada por

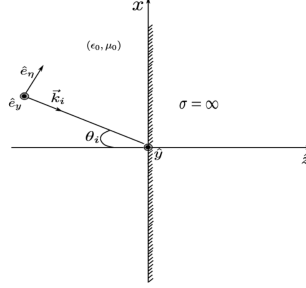
$$\hat{\mathbf{n}} = \hat{\mathbf{k}} \times \hat{\mathbf{x}} = \begin{vmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \end{vmatrix} = [0 \ 1 \ 0]$$

Por lo que finalmente:

$$\vec{B}(z, t) = \frac{E_0}{c} \hat{\mathbf{y}} \cos(w(t - z/c) + \pi/3)$$

Problema 5

Considere una onda plana **LHCP** con amplitud real $E_0 > 0$ y frecuencia de trabajo 600 MHz que incide de forma oblicua, con un ángulo $\theta_i = 30^\circ$, sobre un plano conductor situado en $z = 0$.



1. Si la densidad de potencia de la onda es $S_0 = \frac{1}{15\pi} \text{ (W/m}^2\text{)}$, encuentre el campo eléctrico en su forma compleja. Utilice como base para expresar el campo los vectores unitarios perpendiculares a la dirección de propagación \hat{e}_η (en el plano de incidencia) y \hat{e}_y (perpendicular al plano de incidencia)
2. Descomponga el campo eléctrico en una parte con polarización paralela y otra con polarización perpendicular. Asimismo, calcule el campo magnético asociado a cada polarización.
3. Por último, calcule los campos eléctrico y magnético total de la onda reflejada. ¿Cuál es la polarización de esta onda? Justifique.

Solución:

1. El campo eléctrico tiene la siguiente forma general

$$\vec{E} = E_0 \vec{A} e^{-j\vec{k}_i \cdot \vec{r}}$$

Comenzamos determinando el vector de propagación \vec{k}

$$\vec{k}_i = k_0 (-\sin \theta_i \hat{e}_x + \cos \theta_i \hat{e}_z) = k_0 \left(-\frac{1}{2} \hat{e}_x + \frac{\sqrt{3}}{2} \hat{e}_z\right)$$

Por otro lado

$$k_0 = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{2\pi}{0,5} = 4\pi$$

Donde $\lambda = \frac{1}{f\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}}$

Para la polarización circular se tiene

$$\vec{A} = \hat{e}_\eta \pm j\hat{e}_y$$

El signo \pm depende del sentido de giro y se determina

2. Líneas de Transmisión

Problema 1

Una línea coaxial de 75Ω transporta una corriente $i(t, z) = 1,8 \cos(3,77 \cdot 10^9 t - 18,13z) \text{ mA}$. A partir de esto, determine:

- a) La frecuencia de la señal transmitida
- b) La velocidad de fase
- c) La longitud de onda
- d) La permitividad relativa de la línea
- e) La corriente en su forma fasorial
- f) El voltaje en la línea en función del tiempo y posición

Solución:

- a) $f = \omega/2\pi = 3,77 \times 10^9 / 2\pi = 600 \text{ MHz}$
- b) $v_p = \omega/\beta = 2,08 \times 10^9 \text{ m/s}$
- c) $\lambda = 2\pi/\beta = 0,346 \text{ m}$
- d) $\epsilon_r = (c/v_p)^2 = 2,08$
- e) $I(z) = 1,8e^{-j\beta z} \text{ (mA)}$
- f) $v(t, z) = 0,135 \cos(\omega t - \beta z) \text{ V}$

Problema 2

Una línea sin pérdidas de 140Ω termina en una impedancia de carga $Z_L = (280 + j182)\Omega$. Si $\lambda = 72 \text{ cm}$, encuentre:

- a) Coeficiente de reflexión Γ
- b) Razón de onda estacionaria de voltaje (ROE o S)
- c) Máximos de voltaje
- d) Mínimos de voltaje

Solución:

a)

$$\Gamma = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} = \frac{280 + j182 - 140}{280 + j182 + 140} = \frac{140 + j182}{420 + j182} = 0,5 \angle 29^\circ$$

b)

$$S = \frac{1 + |\Gamma|}{1 - |\Gamma|} = \frac{1 + 0,5}{1 - 0,5} = \frac{1,5}{0,5} = 3$$

c)

$$\begin{aligned} l_{max} &= \frac{\theta_r \lambda}{4\pi} + \frac{n\lambda}{2}, \quad n = 0, 1, 2, \dots \\ &= \frac{(29\pi/180) \times 0,72}{4\pi} + \frac{n \times 0,72}{2} \\ &= (2,9 + 36n) \text{ (cm)}, \quad n = 0, 1, 2, \dots \end{aligned}$$

d)

$$\begin{aligned} l_{min} &= l_{max} + \frac{\lambda}{4} \\ &= \left[(2,9 + 36n) + \frac{72}{4} \right] \text{ cm} \\ &= (20,9 + 36n) \text{ (cm)}, \quad n = 0, 1, 2, \dots \end{aligned}$$

Problema 3

Una línea de transmisión con impedancia $Z_0 = 60\Omega$ es terminada por una carga con un coeficiente de reflexión igual a $\Gamma = 0,4 \angle 60^\circ$.

a) ¿Cuál es la impedancia de la carga?

b) ¿Cuál es el coeficiente de reflexión a una distancia de $0,3\lambda$ de la carga?

c) ¿Cuál es la impedancia de entrada en este punto?

Solución:

Primero, convertimos el coeficiente de reflexión en su versión compleja:

$$\Gamma = 0,4 \angle 60^\circ = 0,2 + j0,346$$

$$\text{a) } Z_L = Z_0 \frac{1 + \Gamma_L}{1 - \Gamma_L} = 60 \frac{1,2 + j0,346}{0,8 - j0,346} = \frac{24,94 \angle 16,1^\circ}{0,8718 \angle -23,4^\circ} = 66,3 + j54,7\Omega$$

$$\text{b) } \Gamma_{in} = \Gamma_L e^{-2j\beta l} = 0,4 \angle 60^\circ - 216^\circ = 0,4 \angle -156^\circ = 0,4 \angle 204^\circ$$

$$\text{c) } Z_{in} = Z_0 \frac{Z_L + jZ_0 \tan 0,3\lambda}{Z_0 + jZ_L \tan 0,3\lambda} = 26,6 - j10,3\Omega$$

Problema 4

Una línea de transmisión sin pérdidas de 50Ω tiene un material aislante con $\epsilon_r = 2,25$. Si termina en un circuito abierto, ¿cuán larga debería ser la línea para que su impedancia de entrada sea equivalente a un capacitor de 10 pF a 50 MHz?

Solución:

Para un capacitor de 10 pF a 50 MHz:

$$Z_c = \frac{1}{j\omega C} = \frac{-j}{2\pi \times (50 \times 10^6) \times (10 \times 10^{-12})} = -j \frac{1000}{\pi} \Omega$$

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{2\pi\sqrt{\epsilon_r}}{\lambda_0} = \frac{2\pi f\sqrt{\epsilon_r}}{c} = \frac{2\pi \times (5 \times 10^7)\sqrt{2,25}}{3 \times 10^8} = 1,57 \text{ (rad/m)}$$

Para líneas de transmisión sin pérdidas terminadas con circuito abierto:

$$Z_{in} = jZ_0 \cot \beta l = -j50 \cot 1,57l$$

Por lo tanto:

$$-j \frac{1000}{\pi} = -j50 \cot 1,57l$$

Entonces:

$$l = 9,92 \text{ (cm)}$$

Problema 5

Un capacitor de 10 nF está conectado a una línea con una impedancia característica de 75Ω y una constante dieléctrica de 2,25. La frecuencia es de 1 GHz. Obtenga la impedancia de entrada Z_{in} cuando la línea es cortada a 10 cm desde la carga. Repita el procedimiento anterior si el corte ocurre a los 5 cm.

Solución:

Dados los parámetros del capacitor y la frecuencia de operación, es posible calcular su impedancia:

$$Z_L = j \frac{-1}{2\pi f C} = -j \frac{1}{2\pi(1 \cdot 10^9)(10 \cdot 10^{-9})} = -j0,0189 \Omega$$

Y de la afirmación:

$$Z_0 = 75 \Omega$$

Puesto que la onda está viajando dentro de la línea, su velocidad de propagación será diferente, de acuerdo a la constante del dieléctrico. De esta propiedad, la velocidad de la onda es:

$$v_p = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}} = \frac{3 \cdot 10^8}{\sqrt{2,25}} = 2 \cdot 10^8 \frac{m}{s} \quad , \text{ o bien, } \quad \frac{2}{3}c$$

De las ecuaciones, el valor de la impedancia de entrada depende del número de longitudes de onda entre el generador y la carga. Sabiendo la velocidad de propagación y la frecuencia, la longitud de onda es:

$$\lambda = \frac{v_p}{f} = \frac{2 \cdot 10^8}{1 \cdot 10^9} = 0,2 \text{ m}$$

Así, la separación entre el generador y la carga es:

$$10 \text{ cm} \rightarrow \frac{l}{\lambda} = \frac{0,1}{0,2} = 0,5 \text{ (media onda)} \rightarrow \text{carga vista sin cambios} \rightarrow Z_{in} = Z_L = -j0,0159\Omega \quad (2)$$

Y para el segundo caso:

$$10 \text{ cm} \rightarrow \frac{l}{\lambda} = \frac{0,05}{0,2} = 0,25 \text{ (1/4 de onda)} \rightarrow \text{inversor de impedancia} \rightarrow$$

$$Z_{in} = \frac{Z_0^2}{Z_L} = \frac{75^2}{-j0,0159} = \frac{5625 \angle 0}{0,0159 \angle 270} = 353773 \angle 90\Omega$$

Lo cual corresponde a una impedancia de mayor valor.