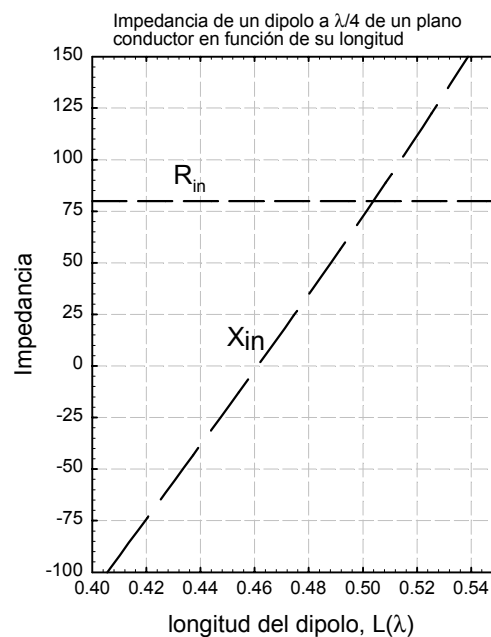
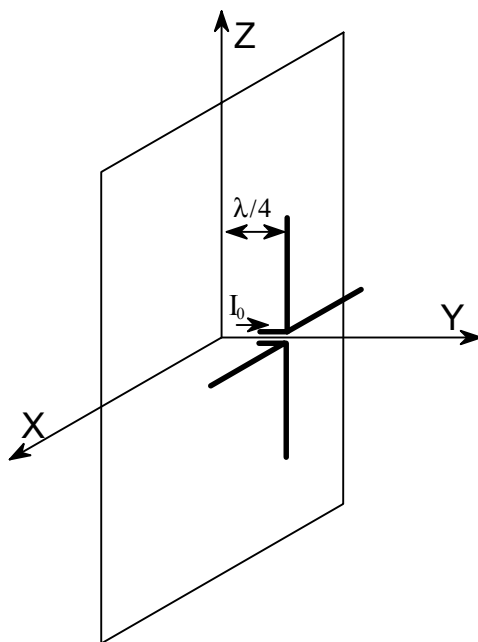


PROBLEMA 1

La antena de la figura está formada por dos dipolos cruzados de longitudes L_1 y L_2 . Los dipolos están en un plano paralelo al XZ y a una distancia $y = \lambda/4$ de un plano conductor perfecto. Los dipolos están alimentados en paralelo y sus impedancias son tales que la corriente a la entrada de cada uno de ellos es $I_1 = I_0 e^{j\pi/4}$, $I_2 = I_0 e^{-j\pi/4}$.

- Suponga inicialmente que $L_1 = L_2 = \lambda/2$. Obtenga las expresiones de las componentes E_θ y E_ϕ del campo radiado por la antena completa.
- Obtenga la expresión del diagrama de radiación en el plano XY y representelo gráficamente
- Calcule la polarización del campo en el plano anterior, para las direcciones $\phi=0^\circ$, $\phi=45^\circ$, $\phi=90^\circ$.
- Para obtener las corrientes en cuadratura I_1, I_2 se utilizan dos dipolos de distintas longitudes L_1 y L_2 . La gráfica adjunta proporciona la impedancia de entrada de un dipolo junto a un plano conductor, en función de la longitud del dipolo. Obtenga las longitudes de los dipolos para conseguir el efecto deseado.
- Calcule la directividad máxima de la antena



$$\begin{cases} \hat{r} = \sin \theta \cos \phi \hat{x} + \sin \theta \sin \phi \hat{y} + \cos \theta \hat{z} \\ \hat{\theta} = \cos \theta \cos \phi \hat{x} + \cos \theta \sin \phi \hat{y} - \sin \theta \hat{z} \\ \hat{\phi} = -\sin \phi \hat{x} + \cos \phi \hat{y} \end{cases}$$

Solución

a) El campo radiado por la antena es la superposición de los campos de los dos dipolos en presencia del plano conductor.

$$\vec{E}_{total} = (\vec{E}^v + \vec{E}^h) \cdot FA_y(\psi_y)$$

El dipolo vertical en ausencia del plano conductor produce un campo \vec{E}^v cuyas componentes son

$$N_z = 2kI_1 \frac{\cos\left(k_z \frac{L_1}{2}\right)}{k^2 - k_z^2}$$

$$E_\theta^v = j60I_1 \frac{e^{-jkr} \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos \theta\right)}{r \sin \theta}$$

$$E_\phi^v = 0$$

El dipolo horizontal en ausencia del plano conductor produce un campo \vec{E}^h cuyas componentes son

$$N_x = 2kI_2 \frac{\cos\left(k_x \frac{L_2}{2}\right)}{k^2 - k_x^2}$$

$$E_\theta^h = -j60I_2 \frac{e^{-jkr} \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{r \left[1 - (\sin \theta \cos \phi)^2\right]} \cos \theta \cos \phi$$

$$E_\phi^h = j60I_2 \frac{e^{-jkr} \cos\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \cos \phi\right)}{r \left[1 - (\sin \theta \cos \phi)^2\right]} \sin \phi$$

Para evaluar la influencia del plano conductor se aplica la teoría de las imágenes, con lo que el campo resultante es

$$\vec{E}_{total} = (\vec{E}^v + \vec{E}^h) \cdot \left(e^{jk_y \frac{d}{2}} - e^{-jk_y \frac{d}{2}}\right)$$

$$FA_y(\psi_y) = e^{jk_y \frac{d}{2}} - e^{-jk_y \frac{d}{2}} = 2j \sin\left(\frac{\pi}{2} \sin \theta \sin \phi\right) = 2j \sin\left(\frac{\psi_y}{2}\right)$$

el campo total es

$$E_\theta = (E_\theta^v + E_\theta^h) \cdot FA(\psi_y)$$

$$E_\phi = E_\phi^h \cdot FA(\psi_y)$$

b) Particularizando en el plano XY ($\theta = \pi/2$)

dipolo vertical

$$E_{\theta}^v = j60I_1 \frac{e^{-jkr}}{r}$$

$$E_{\phi}^v = 0$$

dipolo horizontal

$$E_{\theta}^h = 0$$

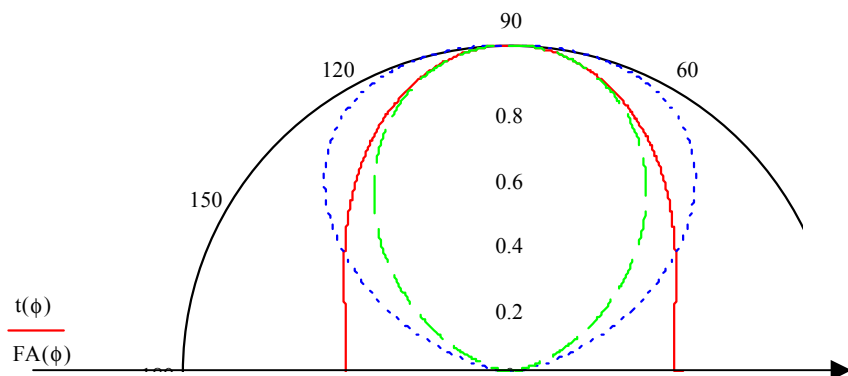
$$E_{\phi}^h = j60I_2 \frac{e^{-jkr} \cos\left(\frac{\pi}{2} \cos\phi\right)}{r \sin\phi}$$

el módulo del campo total es

$$|E_t|^2 = |E_{\theta}|^2 + |E_{\phi}|^2 = \left(\frac{60I_0}{r}\right)^2 \left[1 + \left(\frac{\cos\left(\frac{\pi}{2} \cos\phi\right)}{\sin\phi}\right)^2 \right] \cdot |FA_y(\phi)|^2$$

obtenemos el diagrama como producto del factor de array y el diagrama de la antena aislada. Tomando unos pocos valores se observa que el máximo está en $\phi = \pi/2$ y que el diagrama de la antena aislada carece de nulos

En la gráfica se muestra los diagramas de potencia normalizados, en la región $0 < \phi < \pi$, para el conjunto de los dos dipolo en ausencia del plano conductor (línea continua), el factor de array (línea de puntos) y el producto de ambos (línea a trazos)



c) Para determinar la polarización basta con particularizar en las expresiones anteriores

$$\underline{\phi = 0^\circ}$$

El dipolo horizontal tiene un nulo de campo en esa dirección.

El dipolo vertical tiene un máximo, sin embargo la presencia del plano conductor impone que el campo tangencial a él sea nulo como pone de manifiesto el nulo del factor de array en esa dirección, $FA_y(\phi=0^\circ) = 0$

$$\underline{\phi = 45^\circ}$$

la componente vertical

$$E_\theta = E_\theta^v \cdot FA\left(\phi = \frac{\pi}{4}\right) = j60I_0 e^{j\frac{\pi}{4}} \frac{e^{-jkr}}{r} \cdot \left(2j \operatorname{sen}\left(\frac{\pi}{2\sqrt{2}}\right)\right)$$

la componente horizontal

$$E_\phi = E_\phi^h \cdot FA\left(\phi = \frac{\pi}{4}\right) = j60I_0 e^{-j\frac{\pi}{4}} \frac{e^{-jkr} \cos\left(\frac{\pi}{2\sqrt{2}}\right)}{1/\sqrt{2}} \cdot \left(2j \operatorname{sen}\left(\frac{\pi}{2\sqrt{2}}\right)\right)$$

Las componentes tienen distinta amplitud y están desfasadas 90° por lo tanto la polarización es elíptica

$$\underline{\phi = 90^\circ}$$

$$E_\theta = -120I_0 e^{j\frac{\pi}{4}} \frac{e^{-jkr}}{r}$$

$$E_\phi = -120I_0 e^{-j\frac{\pi}{4}} \frac{e^{-jkr}}{r}$$

Las componentes tienen la misma amplitud y están desfasadas 90° por lo que la polarización es circular

d) Para obtener las corrientes indicadas se necesitan dos impedancias con $\operatorname{Re}(Z)=\operatorname{Im}(Z)$ y además $Z_1 = Z_2^*$

Observando la gráfica seleccionamos $Z_1 = 80 + j80 \Omega$ y $Z_2 = 80 - j80 \Omega$, que corresponden a dipolos de longitud $L_1 = 0.504\lambda$ y $L_2 = 0.424\lambda$

e) La directividad máxima se calcula mediante

$$D_{m\acute{a}x} = \frac{P_{m\acute{a}x}}{W_t / 4\pi r^2} = \frac{(|E_\theta|^2 + |E_\phi|^2) / \eta}{R_{in} I_0^2 / 4\pi r^2}$$

$$|E_\theta|^2 = |E_\phi|^2 = 120 \frac{I_0}{r} \qquad D = \frac{2 \left(\frac{120 I_0}{r} \right)^2 / \eta}{80 I_0^2} 4\pi r^2 = 12 \quad (10.8 \text{ dB})$$