

# Ejercicios Tema 3

---

Luis Sánchez Velasco

25 de marzo de 2017

## 1.

Una línea de transmisión posee los siguientes parámetros por unidad de longitud:  $L = 0,3\mu H/m$ ,  $C = 450pF/m$ ,  $R = 5\Omega/m$ , y  $G = 0,01S/m$ . Calcular la constante de propagación y la impedancia característica de esta línea a  $880MHz$ . Recalcular estos parámetros en ausencia de pérdidas.

---

La constante de propagación en medios con pérdidas se define como:

$$\gamma = \sqrt{(R + j\omega L)(G + j\omega C)} = \alpha + j\beta$$

Donde sustituyendo por los valores dados en el ejercicio,  $L = 0,3\mu H/m$ ,  $C = 450pF/m$ ,  $R = 5/m$ , y  $G = 0,01S/m$  obtenemos:

$$\alpha = 0,226$$

$$\beta = 64,2$$

Y para el cálculo de la impedancia característica:

$$Z_0 = \sqrt{\frac{(R + j\omega L)}{(G + j\omega C)}} = 25,8 + 0,01j$$

Para el caso sin pérdidas asumiremos  $R = G = 0$ , por lo que la constante de propagación quedará como:

$$\gamma = j\omega\sqrt{LC} = 64j$$

y la impedancia característica:

$$Z_0 = \sqrt{\frac{L}{C}} = 25,8\Omega$$

## 2.

Una línea de transmisión sin pérdidas de longitud  $0,3\lambda$  termina en una impedancia de carga,  $Z_L$ . Encontrar el coeficiente de reflexión en la carga, el SWR de la línea y la impedancia de entrada de la línea. ( $Z_0 = 75\Omega$ ,  $Z_L = 40 + j20\Omega$ ).

Para calcular primeramente el coeficiente de reflexión, situaremos en la carta de Smith el punto  $z = \frac{40}{75} + \frac{20}{75}j\Omega$ , marcado con un '1' en la gráfica. Donde observando el ángulo y la fase de este punto, obtenemos:

$$\Gamma_L = 0,34e^{j2,45}$$

Para calcular el SWR haremos:

$$SWR = \frac{1 + |\Gamma_L|}{1 - |\Gamma_L|} \approx 2$$

Para calcular la impedancia a la entrada moveremos el punto '1'  $0,3\lambda$  hacia el generador, punto '2' y observaremos qué líneas corta. En este caso:  $z_i = 0,94 + 0,7j$  que al denormalizar quedará como:  $Z_{in} = 67,5 + 52,5j$ .

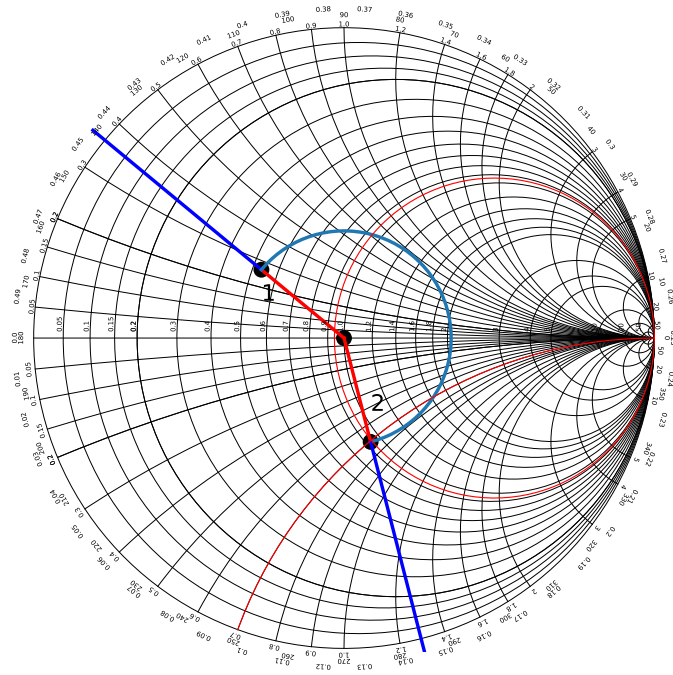


Figura 1: Moviendo el punto  $0,3\lambda$

### 3.

Una línea de transmisión sin pérdidas de impedancia característica  $Z_0$  se termina con una impedancia de carga de  $150\Omega$ . Si se mide una SWR en la línea de 1.6, encontrar los dos posibles valores para  $Z_0$ .

---

Aunque el enunciado nos dice que existen dos posible valor para  $Z_0$ , solo existe uno, ya que tanto la impedancia de carga, como la de la línea (sin pérdidas), son reales. Para resolverlo empezaremos evaluando la expresión del SWR:

$$SWR = \frac{1 + |\Gamma_L|}{1 - |\Gamma_L|} = 1,6$$

Donde podemos resolver para  $|\Gamma_L|$ , obteniendo:

$$|\Gamma_L| = 0,23$$

Sabemos que al ser las dos impedancias puramente reales, el valor absoluto del coeficiente de reflexión será igual a su valor real, esto se puede observar en la expresión del coeficiente de reflexión en función de la impedancia de carga y la impedancia característica de la línea.

$$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

De donde podemos obtener  $Z_0$ , el cual resulta:

$$Z_0 = 93,9\Omega$$

## 4.

Un transmisor wireless está conectado a una antena con impedancia de entrada de  $80 + j50\Omega$  a través de un cable de  $50\Omega$ . Si el transmisor de  $50\Omega$  puede suministrar una potencia de  $30W$  cuando se conecta a una carga adaptada, ¿cuál es la potencia suministrada a la antena? Repetir el cálculo suponiendo que el transmisor tiene una impedancia de salida de  $60\Omega$ .

---

Nos encontramos en la situación en la que tenemos una línea por la que circulan  $30W$ , de los cuales el 100 % irán hacia la carga cuando esta este adaptada. Calcularemos que potencia irá hacia la carga en los siguientes casos:

### 4.1. $Z_0 = 50\Omega$

En este caso el coeficiente de reflexión será:

$$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

Y la potencia entregada:

$$P_{in} = P_{out}(1 - \Gamma_L)$$

$$P_{in} = 30(1 - 0,41)$$

$$P_{in} = 17,7W$$

### 4.2. $Z_0 = 60\Omega$

Repetiendo las cuentas:

$$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

Y la potencia entregada:

$$P_{in} = P_{out}(1 - \Gamma_L)$$

$$P_{in} = 30(1 - 0,368)$$

$$P_{in} = 18,96W$$

## 5.

Asumiendo que la impedancia característica es real, mostrar que para una carga puramente reactiva de la forma  $Z_L = jX_L$ , la magnitud del coeficiente de reflexión es siempre la unidad.

---

Para demostrar esto empezaremos colocando la expresión del coeficiente de reflexión:

$$\Gamma_L = \frac{jX_L - Z_0}{jX_L + Z_0}$$

Y convertiremos tanto el divisor como el denominador a modulo y fase:

$$\begin{aligned}\Gamma_L &= \frac{\sqrt{(X_L)^2 + (-Z_0)^2} e^{j\arctan(\frac{X_L}{-Z_0})}}{\sqrt{(X_L)^2 + (Z_0)^2} e^{j\arctan(\frac{X_L}{Z_0})}} \\ \Gamma_L &= 1 e^{j(\arctan \frac{X_L}{-Z_0} - \arctan \frac{X_L}{Z_0})}\end{aligned}$$

Como la función arcotangente es impar:

$$\Gamma_L = e^{-j2\arctan \frac{X_L}{Z_0}}$$

Se puede ver como ambos modulos serían iguales, dividiendose los dos a 1, esto tiene sentido ya que si la carga fuese puramente reactiva, no debería consumir ningún tipo de energía, por tanto toda ha de ser rebotada hacia el generador.

## 6.

Para el circuito mostrado, encontrar la potencia transmitida a la carga y la potencia disipada en el generador para una impedancia de carga  $Z_L = 30 + j40\Omega$ . ¿Qué valor de la impedancia de carga permitirá una entrega maxima de potencia a la carga? ¿Cuál es esta potencia?

---

### 6.1. $Z_L = 30 + 40\Omega$

Procederemos de la siguiente manera:

1. Calcularemos la impedancia normalizada de la carga
2. Situaremos esta impedancia en la carta de smith, obteniendo  $\Gamma_L$
3. Moveremos la línea  $0,7\lambda$  hacia el generador para obtener  $z_{in}$
4. Denormalizaremos  $z_{in}$  y obtendremos la potencia entregada a la línea.

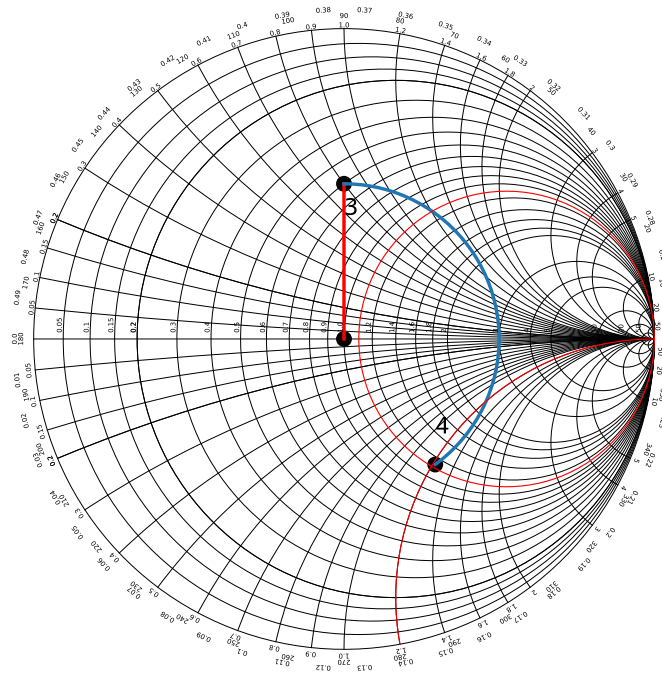


Figura 2: Pasos 3 y 4

En este caso  $z_{in} = \frac{3}{5} + j\frac{4}{5}$ , obteniendo, como se puede ver en la figura 2:

$$\Gamma_L = 0,5e^{j1,57}$$

Tras mover la línea  $0,7\lambda$  obtenemos  $z_{in} = 1,1 + 1,2j$ , que denormalizado queda como:

$$Z_{in} = 55 + 60j$$

Con lo que podremos calcular la potencia de entrada a la línea con la siguiente expresión:

$$P_{in} = \frac{1}{2}|V_S|^2 \frac{R_{in}}{(R_S + R_{in})^2 + (X_S + X_{in})^2} P_{in} = \frac{1}{2} 100 \frac{55}{(20 + 55)^2 + (30 + 60)^2} P_{in} = 0,2W$$

Por lo tanto se entregarán 0.2W a la carga, ya que al no tener la línea perdidas, toda esta energía se entregará a la carga.

## 6.2. ¿Qué valor de la impedancia de carga permitirá una entrega máxima de potencia a la carga?

El valor que hará que esta potencia entregada a la carga sea máxima será el que haga que la impedancia de entrada a la línea sea:  $Z_{in} = R_S - X_S$ , por que empezaremos normalizando este valor con la impedancia del generador:  $z_{in} = 0,4 + 0,6j$ . Situaremos este valor en la carta de smith, y retrocederemos hasta la carga  $0,7\lambda$ , y la impedancia obtenida será la que maximice la potencia entregada la carga.

Donde podemos ver que la impedancia normalizada  $z_l = 1,9 + 1,6j$ , que denormalizada es  $Z_L = 95 + 80j\Omega$

## 6.3. ¿Cuál es esta potencia?

Podemos usar la expresión de la potencia entregada a la carga cuando la línea esta completamente adaptada a la línea:

$$P_{in} = \frac{|V_s|^2}{8R_s} = 0,625W$$



