

### Problema PTC0004-21

En un cable con pérdidas se inyecta un pulso de alta frecuencia. Observando las características de entrada y de salida, calcular:

- Velocidad de propagación de la señal en el cable
- Capacitancia del cable
- Inductancia del cable
- Resistencia del cable a baja frecuencia
- Frecuencia pelicular del cable

Datos

- Longitud: 50 metros.
- Impedancia característica:  $58 \Omega$ .
- Retardo de propagación de un pulso de alta frecuencia: 254 ns.
- Resistencia de entrada (a frecuencia cero) con la salida en cortocircuito:  $2.7 \Omega$ .
- Ganancia a 10 Mhz con el cable cargado con la impedancia característica: 0'847.

Nota: Considerar que no existen pérdidas en el dieléctrico

### Solución PTC0004-21

Apartado a)

Podemos calcular fácilmente la velocidad de propagación a partir de los datos del cable, sin más que recordar que

$$velocidad = \frac{longitud}{retardo}$$

$$v = \frac{50m}{254ns} = 196.850'39 \frac{Km}{s}$$

Apartado b)

Llamando

$$Z = R + j\omega L; \quad Y = G + j\omega C$$

sabemos que la impedancia característica del cable es

$$Z_0 = \sqrt{\frac{Z}{Y}}$$

A alta frecuencia las partes reactivas de  $Z$  e  $Y$  son mucho más importantes que las resistivas por lo que podemos escribir

$$Z_0 = \sqrt{\frac{Z}{Y}} = \sqrt{\frac{R + j\omega L}{G + j\omega C}} \approx \sqrt{\frac{L}{C}}$$

También sabemos que la velocidad de propagación es

$$v = \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}}$$

Conociendo el valor de la velocidad de propagación y la impedancia característica del cable, es fácil calcular la capacitancia unitaria sabiendo que

$$v \cdot Z_0 \approx \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}} \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{1}{C}$$

$$C \approx \frac{1}{v \cdot Z_0} = \frac{1}{196.850'39 \frac{Km}{s} \cdot 58\Omega} = 8'759 \cdot 10^{-11} \frac{faradios}{metro}$$

Apartado c)

De igual forma, la inductancia unitaria del cable puede calcularse sabiendo que

$$\frac{Z_0}{v} \approx \frac{\sqrt{\frac{L}{C}}}{\frac{1}{\sqrt{L \cdot C}}} = \sqrt{L \cdot C} \sqrt{\frac{L}{C}} = L$$

$$L \approx \frac{Z_0}{v} = \frac{58\Omega}{196.850'39 \frac{Km}{s}} = 2'946 \cdot 10^{-7} \frac{henrios}{metro}$$

Apartado d)

A frecuencia cero tenemos que

$$Z = R + j\omega L = R$$

$$Y = G + j\omega C = G$$

Como no existen pérdidas en el dieléctrico  $G=0$ . Si colocamos el cable en cortocircuito y no influyen  $G$  (por ser nula),  $L$  ni  $C$  (por estar a frecuencia cero) el único efecto es el resistivo por lo que la resistencia de entrada del cable será

$$Z_{in} = R \cdot z_e$$

De ahí deducimos

$$R = \frac{Z_{in}}{z_e} = \frac{2'7\Omega}{50m} = 0'054 \frac{\Omega}{m}$$

Apartado e)

Para calcular la frecuencia pelicular debemos partir de la ganancia (o atenuación) a alta frecuencia. Sabemos que la función de transferencia de un cable con pérdidas es (ver TTC-004)

$$H(\omega) = \frac{1 + \rho}{e^{\gamma z_e} + \rho e^{-\gamma z_e}}$$

siendo

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

$$\gamma = \sqrt{Z \cdot Y}$$

Cuando el cable se carga con una impedancia igual a la impedancia característica entonces

$$\rho = \frac{Z_0 - Z_0}{Z_0 + Z_0} = 0$$

y la función de transferencia es

$$H(\omega) = \frac{1}{e^{\gamma z_e}}$$

siendo el espectro de amplitud

$$|H(\omega)| = \frac{1}{|e^{\gamma z_e}|}$$

Cuando la frecuencia es grande se puede demostrar (ver PTC0004-19) que

$$|H(\omega)| \approx \frac{1}{e^{\frac{RC+GL}{2\sqrt{LC}} z_e}}$$

Conociendo la ganancia  $G$ ,  $L$ , y  $C$  podemos calcular  $R$  desarrollando la expresión anterior

$$e^{\frac{RC+GL}{2\sqrt{LC}} z_e} \approx \frac{1}{|H(\omega)|}$$

$$\frac{RC+GL}{2\sqrt{LC}} z_e \approx \text{Ln} \frac{1}{|H(\omega)|} = -\text{Ln}|H(\omega)|$$

$$\frac{RC+GL}{2\sqrt{LC}} z_e \approx \text{Ln} \frac{1}{|H(\omega)|} = -\text{Ln}|H(\omega)|$$

$$RC+GL \approx -\frac{2\sqrt{LC} \text{Ln}|H(\omega)|}{z_e}$$

$$R \approx -\frac{2\sqrt{LC} \text{Ln}|H(\omega)|}{C \cdot z_e} - \frac{GL}{C}$$

$$R \approx -\frac{2}{z_e} \sqrt{\frac{L}{C}} \text{Ln}|H(\omega)| - \frac{GL}{C}$$

Para el caso de ausencia de pérdidas en el dieléctrico ( $G=0$ ) tenemos

$$R \approx -\frac{2}{z_e} \sqrt{\frac{L}{C}} \operatorname{Ln}|H(\omega)|$$

$$R \approx -\frac{2}{z_e} Z_0 \operatorname{Ln}|H(\omega)|$$

A la frecuencia de 10 Mhz la resistencia vale

$$R \approx -\frac{2}{z_e} Z_0 \operatorname{Ln}|H(\omega)| = -\frac{2}{50m} \cdot 58\Omega \cdot \operatorname{Ln}(0'847) = 0'385 \frac{\Omega}{m}$$

Observamos que la resistencia a alta frecuencia es considerablemente mayor que la de baja frecuencia. Esto es debido al efecto pelicular que, en la zona de alta frecuencia se expresa mediante

$$R = \frac{R_0}{2} \sqrt{\frac{f}{f_s}}$$

de donde

$$\frac{f}{f_s} = \left( \frac{2R}{R_0} \right)^2$$

$$f_s = f \left( \frac{R_0}{2R} \right)^2$$

Sustituyendo los valores de la resistencia a 10 Mhz podemos calcular la frecuencia pelicular

$$f_s = \left( \frac{0.054 \frac{\Omega}{m}}{2 \cdot 0'385 \frac{\Omega}{m}} \right)^2 10^7 \text{ Hz} = 49'182 \text{ KHz}$$