

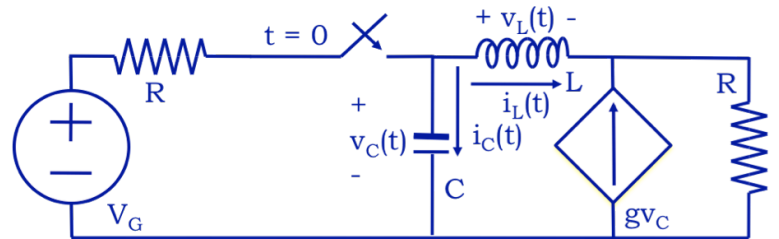
Análisis de redes. Examen de junio de 2011

PROBLEMA 1 (2.5 puntos).

En el circuito de la figura, la fuente independiente es continua. Sabiendo que

$$V_G = 1 \text{ V}, g = 1 \text{ S}, C = 1 \text{ F}$$

¿qué valores han de tener R y L para que el coeficiente de amortiguamiento valga 1 s^{-1} y la frecuencia de resonancia $1/(2\pi) \text{ Hz}$?



Para $t \geq 0 \text{ s}$, el circuito se caracteriza por las ecuaciones

$$\frac{V_G - v_C}{R} = C \frac{dv_C}{dt} + i_L \quad (1) \quad v_C = L \frac{di_L}{dt} + (i_L + gV_C)R \quad (2)$$

Despejando i_L de (1) y sustituyendo en (2),

$$LC \frac{d^2 v_C}{dt^2} + \left(\frac{L}{R} + RC \right) \frac{dv_C}{dt} + (2 - gR)v_C = V_G \quad (3)$$

Despejando v_C de (2) y sustituyendo en (1),

$$LC \frac{d^2 i_L}{dt^2} + \left(\frac{L}{R} + RC \right) \frac{di_L}{dt} + (2 - gR)i_L = \frac{(1 - gR)V_G}{R} \quad (4)$$

De (3) o (4) se obtienen los coeficientes de la ecuación característica.

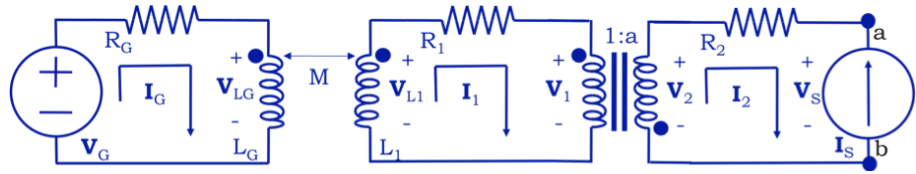
$$a = LC \quad b = \frac{L}{R} + RC \quad c = 2 - gR$$

$$\left. \begin{array}{l} 1 \text{ s}^{-1} = \alpha = \frac{b}{2a} \\ 2\pi \left(\frac{1}{2\pi} \right) \text{ rad/s} = \omega_0 = \sqrt{\frac{c}{a}} \end{array} \right| \Rightarrow \left. \begin{array}{l} R = 1 \Omega \quad L = 1 \text{ H} \\ R = \frac{2}{3} \Omega \quad L = \frac{4}{3} \text{ H} \end{array} \right|$$

PROBLEMA 2
(2.5 puntos).

a) Escribid tres ecuaciones en las que las únicas incógnitas sean \mathbf{I}_G , \mathbf{I}_1 e \mathbf{I}_2 (1 punto).

b) Obtened el equivalente de Thévenin entre **a** y **b** (1.5 puntos).



$$\mathbf{V}_G = 8 \text{ V}, \mathbf{I}_S = 1 \text{ A}, a = 2, \omega M = 0.5 \Omega,$$

$$R_G = 1 \Omega, R_1 = 0.2 \Omega, R_2 = 0.7 \Omega, \omega L_G = 1 \Omega, \omega L_1 = 1.125 \Omega$$

Apartado a

$$\mathbf{I}_2 = -\mathbf{I}_S \quad \mathbf{I}_1 = -a\mathbf{I}_2 \quad \mathbf{V}_G = \mathbf{I}_G(R_G + j\omega L_G) - \mathbf{I}_1 j\omega M$$

Apartado b

$$\mathbf{V}_G = \mathbf{I}_G(R_G + j\omega L_G) - \mathbf{I}_1 j\omega M \Rightarrow \mathbf{I}_G = \frac{\mathbf{V}_G + a\mathbf{I}_S j\omega M}{R_G + j\omega L_G}$$

$$0 = -\mathbf{I}_G j\omega M + \mathbf{I}_1(j\omega L_1 + R_1) + \mathbf{V}_1 \Rightarrow \mathbf{V}_1 = \frac{\mathbf{V}_G j\omega M}{R_G + j\omega L_G} - a\mathbf{I}_S \left[\frac{(\omega M)^2}{R_G + j\omega L_G} + j\omega L_1 + R_1 \right]$$

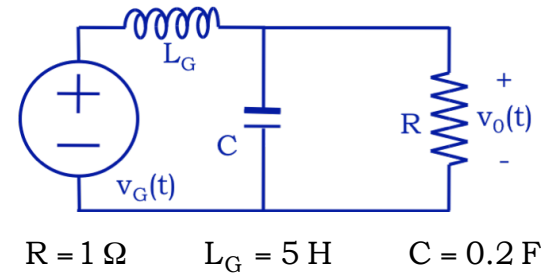
$$\mathbf{V}_2 = -a\mathbf{V}_1 = -\frac{a\mathbf{V}_G j\omega M}{R_G + j\omega L_G} + a^2 \mathbf{I}_S \left[\frac{(\omega M)^2}{R_G + j\omega L_G} + j\omega L_1 + R_1 \right]$$

$$\mathbf{V}_2 = \mathbf{I}_2 R_2 + \mathbf{V}_S \Rightarrow \mathbf{V}_{Th} = \mathbf{V}_S = -\frac{a\mathbf{V}_G j\omega M}{R_G + j\omega L_G} + a^2 \mathbf{I}_S \left[\frac{(\omega M)^2}{R_G + j\omega L_G} + j\omega L_1 + R_1 \right] + \mathbf{I}_S R_2 = -2 \text{ V}$$

$$Z_{Th} = \left[\frac{(\omega M)^2}{R_G + j\omega L_G} + j\omega L_1 + R_1 \right] a^2 + R_2 = 2 + j4 \Omega$$

PROBLEMA 3 (1.5 puntos).

a) Siendo $V_G(s)$ y $V_0(s)$ las transformadas de Laplace, respectivamente, de $v_G(t)$ y $v_0(t)$, obtened la función de transferencia, $H(s) = V_0(s)/V_G(s)$, del circuito de la figura (**0.75 puntos**).



b) Suponiendo que la función de transferencia es

$$H(s) = \frac{V_0(s)}{V_G(s)} = \frac{1}{s^2 + 3s + 2}$$

obtened la función de ponderación (**0.75 puntos**).

Apartado a

$$H(s) = \frac{V_0(s)}{V_G(s)} = \frac{\frac{R \frac{1}{sC}}{R + \frac{1}{sC}}}{sL_G + \frac{R \frac{1}{sC}}{R + \frac{1}{sC}}} = \frac{\frac{R}{sRC + 1}}{sL_G + \frac{R}{sRC + 1}} = \frac{1}{s^2 L_G C + s \frac{L_G}{R} + 1} = \frac{1}{s^2 + 5s + 1}$$

Apartado b

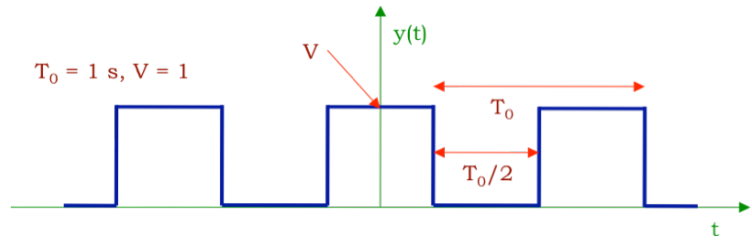
$$H(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{1}{s^2 + 3s + 2} = \frac{1}{(s+1)(s+2)} = \frac{K_1}{s+1} + \frac{K_2}{s+2}$$

$$K_1 = \left[\frac{(s+1)N(s)}{(s+1)(s+2)} \right]_{s=-1} = 1 \quad K_2 = \left[\frac{(s+2)N(s)}{(s+1)(s+2)} \right]_{s=-2} = -1$$

$$h(t) = \mathcal{L}^{-1}\{H(s)\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{ \frac{1}{s+1} \right\} - \mathcal{L}^{-1}\left\{ \frac{1}{s+2} \right\} = e^{-t} - e^{-2t}$$

PROBLEMA 4 (2 puntos).

a) Obtened la serie de Fourier (forma trigonométrica alternativa) correspondiente a la función periódica mostrada en la figura (1 punto).



b) Suponiendo que la figura queda reducida al pulso central (la función es nula para cualquier otro valor de t), obtened su transformada de Fourier (1 punto).

Apartado a

$$a_v = \frac{2}{T_0} \int_0^{T_0/2} y(t) dt = \frac{2}{T_0} \int_0^{T_0/4} V dt + \frac{2}{T_0} \int_{T_0/4}^{T_0/2} 0 dt = \frac{V}{2}$$

$$a_k = \frac{4}{T_0} \int_0^{T_0/2} y(t) \cos\left(\frac{2\pi kt}{T_0}\right) dt = \frac{4}{T_0} \int_0^{T_0/4} V \cos\left(\frac{2\pi kt}{T_0}\right) dt + \frac{4}{T_0} \int_{T_0/4}^{T_0/2} 0 \cos\left(\frac{2\pi kt}{T_0}\right) dt = \frac{2V}{k\pi} \operatorname{sen}\left(\frac{k\pi}{2}\right)$$

$$b_k = 0, \text{ porque } y(t) \text{ es una función par}$$

$$y(t) = a_v + \sum_{k=1}^{\infty} \sqrt{a_k^2 + b_k^2} \cos\left[\frac{2\pi kt}{T_0} - \operatorname{arctg}\left(\frac{b_k}{a_k}\right)\right]$$

Apartado b

$$y(t) \text{ par} \Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} A(\omega) = 2 \int_0^{\infty} y(t) \cos(\omega t) dt = 2 \int_0^{T_0/4} V \cos(\omega t) dt = \frac{2V}{\omega} \operatorname{sen}\left(\frac{\omega T_0}{4}\right) \\ B(\omega) = 0 \\ F(\omega) = A(\omega) - jB(\omega) = A(\omega) \end{array} \right.$$

PROBLEMA 5 (1.5 puntos).

a) Indicad de que tipo es un filtro cuya característica de transferencia es **(0.5 puntos)**

$$H(s) = \frac{1}{s + 1}$$

b) Indicad a qué valor tiende el módulo del filtro indicado en el apartado anterior cuando la frecuencia angular toma valores muy bajos **(0.5 puntos)**.

c) Indicad a qué valor tiende la fase del filtro indicado en el primer apartado cuando la frecuencia angular toma valores muy elevados **(0.5 puntos)**.

Apartado a

$$H(j\omega) = \{H(s)\}_{s=j\omega} = \frac{1}{1 + j\omega} \Rightarrow |H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2}} \Rightarrow \left. \begin{array}{l} \omega \rightarrow 0 \text{ rad/s} \Rightarrow |H(j\omega)| \rightarrow 1 \\ \omega \rightarrow \infty \text{ rad/s} \Rightarrow |H(j\omega)| \rightarrow 0 \\ \omega \text{ intermedia} \Rightarrow |H(j\omega)| \rightarrow \text{valor intermedio} \end{array} \right\} \Rightarrow \text{filtro paso bajo}$$

Apartado b

Como se indicó en el apartado anterior,

$$\omega \rightarrow 0 \text{ rad/s} \Rightarrow |H(j\omega)| \rightarrow 1$$

Apartado c

$$H(j\omega) = \{H(s)\}_{s=j\omega} = \frac{1}{1 + j\omega} \Rightarrow \angle H(j\omega) = -\arctg\omega \Rightarrow \omega \rightarrow \infty \text{ rad/s} \Rightarrow \angle H(j\omega) \rightarrow -90^\circ$$