

Nombre:

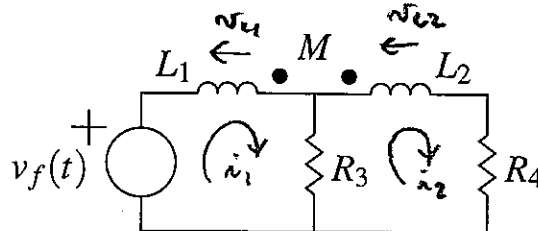
Solución

ELO102 – S1 2016 – Control #13 – 2 de julio de 2016

Responda SOLO UNO de los problemas propuestos. Indique cuál responde:

13.1 13.2

Problema 13.1 En el circuito de la figura, $v_f(t) = A \cos(\omega t + \phi)$. Determine la transformada fasorial de la corriente en estado estacionario que entrega la fuente de voltaje.



Las ecuaciones de análisis se pueden plantear por el método de corrientes de malla:

$$v_f(t) = v_{L1} + R_3(i_1 - i_2) = L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt} + R_3(i_1 - i_2)$$

$$0 = R_3(i_2 - i_1) + v_{L2} + R_4 i_2 = R_3(i_2 - i_1) + L_2 \frac{di_2}{dt} - M \frac{di_1}{dt} + R_4 i_2$$

Aplicando Transformada Fasorial

$$V_f = j\omega L_1 \underline{I}_1 - j\omega M \underline{I}_2 + R_3(\underline{I}_1 - \underline{I}_2)$$

$$0 = R_3(\underline{I}_2 - \underline{I}_1) + j\omega L_2 \underline{I}_2 - j\omega M \underline{I}_1 + R_4 \underline{I}_2$$

Matricialmente

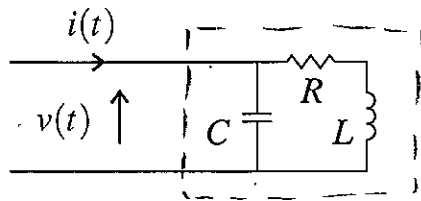
$$\begin{bmatrix} j\omega L_1 + R_3 & -j\omega M - R_3 \\ -R_3 - j\omega M & j\omega L_2 + R_3 + R_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \underline{I}_1 \\ \underline{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} V_f \\ 0 \end{bmatrix}$$

Despejando

$$\underline{I}_1 = \frac{\begin{vmatrix} V_f & -j\omega M - R_3 \\ 0 & j\omega L_2 + R_3 + R_4 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} j\omega L_1 + R_3 & -R_3 - j\omega M \\ -R_3 - j\omega M & j\omega L_2 + R_3 + R_4 \end{vmatrix}} = \frac{V_f (j\omega L_2 + R_3 + R_4)}{[(j\omega L_1 + R_3)(j\omega L_2 + R_3 + R_4) - (R_3 + j\omega M)^2]}$$

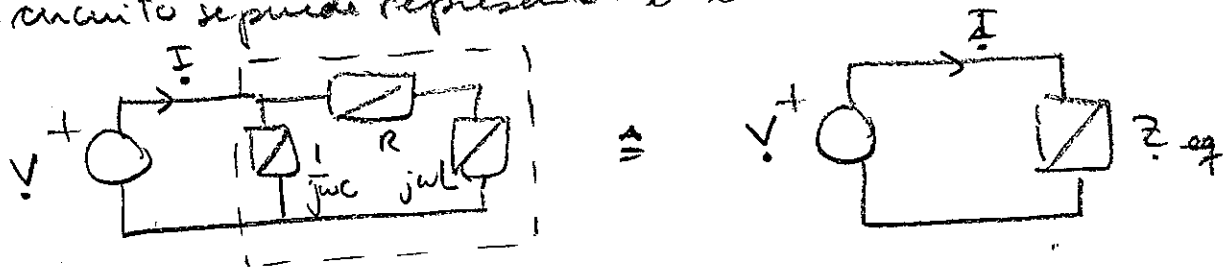
$$\underline{I}_f = |\underline{I}_1| \angle \angle \underline{I}_1$$

Problema 13.2 En la figura, si $v(t) = A \cos(\omega t + \phi)$, determine la corriente $i(t)$ en estado estacionario.



$$v(t) = A \cos(\omega t + \phi) \Rightarrow \underline{V} = \frac{A}{\sqrt{2}} \angle \phi$$

El circuito se puede representar en el dominio de la T. Frecuencial



$$Z_{eq} = \frac{1}{j\omega C} \parallel (R + j\omega L) = \frac{\frac{1}{j\omega C} (R + j\omega L)}{\frac{1}{j\omega C} + R + j\omega L}$$

$$\Rightarrow Z_{eq} = \frac{R + j\omega L}{1 + j\omega RC - \omega^2 LC} = \frac{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2} \angle \text{Arctg}(\omega L/R)}{\sqrt{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega RC)^2} \angle \alpha} = |Z_{eq}| \angle \phi - \alpha$$

$$\text{en que } \alpha = \begin{cases} \text{Arctg}\left(\frac{\omega RC}{1 - \omega^2 LC}\right) & \text{si } 1 - \omega^2 LC > 0 \quad (\Leftrightarrow \omega < \frac{1}{\sqrt{LC}}) \\ \pi + \text{Arctg}\left(\frac{-\omega RC}{\omega^2 LC - 1}\right) & \text{si } 1 - \omega^2 LC < 0 \quad (\Leftrightarrow \omega > \frac{1}{\sqrt{LC}}) \end{cases}$$

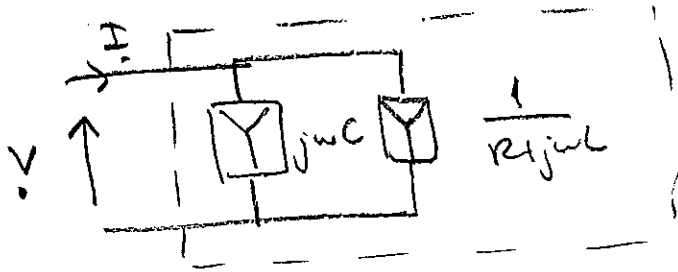
$$\Rightarrow \underline{I} = \frac{\underline{V}}{Z_{eq}} = \frac{A}{\sqrt{2} |Z_{eq}|} \angle \phi - \alpha$$

$$\Rightarrow i(t) = \frac{A}{\sqrt{2} |Z_{eq}|} \cos(\omega t + \phi - \alpha)$$

Otra forma es usando admitancias

$$Y_{eq} = j\omega C + \frac{1}{R + j\omega L}$$

$$= \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} + j\left(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2}\right)$$



$$\Rightarrow \underline{I} = \underline{V} Y_{eq} = \left(\frac{A}{\sqrt{2}} \angle \phi\right) \sqrt{\frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} + \left(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2}\right)^2} \angle \alpha$$

$$\alpha = \text{Arctg} \left(\frac{\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2}}{\frac{R}{R^2 + (\omega L)^2}} \right)$$

$$= \text{Arctg} \left(\frac{\omega C (R^2 + (\omega L)^2) - \omega L}{R} \right)$$