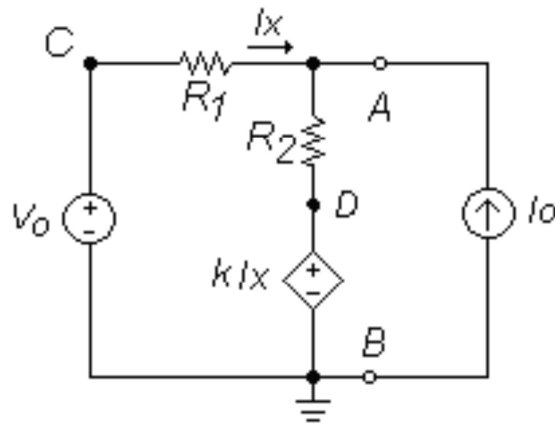


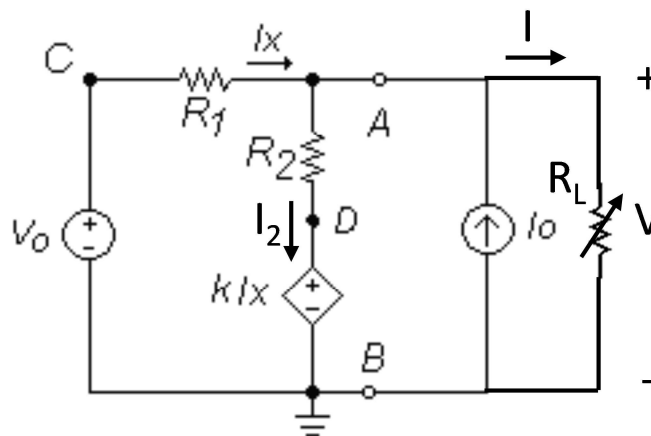
1º.- Calcular los equivalentes de Thevenin y Norton entre los terminales de A y B del siguiente circuito.



Resolvemos el problema utilizando la ecuación característica:

$$V = V_{th} - R_{eq} \cdot I$$

Para ello colocaremos una resistencia de carga entre A y B. I es la corriente que pasa por esa resistencia de carga y V es la caída de tensión en sus extremos.



$$I_x + I_0 = I_2 + I$$

$$\frac{V_0 - V}{R_1} + I_0 = \frac{V - K \cdot I_x}{R_2} + I$$

$$R_2(V_0 - V) + R_1 R_2 I_0 = R_1 \left(V - K \frac{V_0 - V}{R_1} \right) + R_1 R_2 I$$

$$R_2 V_0 + R_1 R_2 I_0 = V(R_1 + R_2) - K V_0 + K V + R_1 R_2 I$$

$$V_0(R_2 + K) + R_1 R_2 I_0 - R_1 R_2 I = V(R_1 + R_2 + K)$$

$$V = \frac{V_0(R_2 + K) + R_1 R_2 I_0 - R_1 R_2 I}{R_1 + R_2 + K}$$

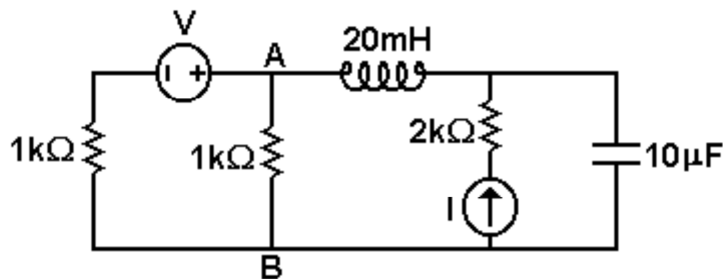
Comparando con la ecuación característica:

$$V_{th} = \frac{V_0(R_2 + K) + R_1 R_2 I_0}{R_1 + R_2 + K}, R_{eq} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2 + K}$$

Y la corriente de Norton viene dada por el cociente entre le V_{th} y la R_{eq} . Por tanto:

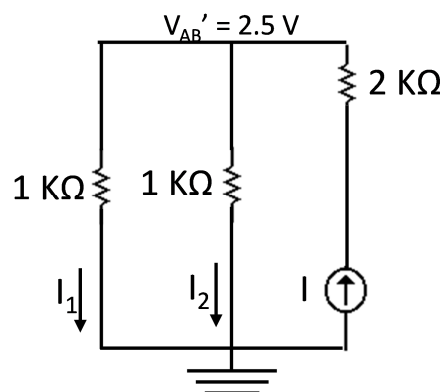
$$I_N = \frac{V_0(R_2 + K) + R_1 R_2 I_0}{R_1 R_2}$$

2. En el circuito de la figura, I es una fuente de intensidad de corriente continua, y V es una fuente de tensión alterna que proporciona $V = 12V\cos(1000(\text{rad/s})\cdot t + \emptyset)$. Determinar el valor de la intensidad en la fuente de corriente I y la fase \emptyset de la fuente de voltaje V, sabiendo que $V_{AB} = 2.5V + 0.948V\cos(1000(\text{rad/s})\cdot t - 0.6267 \text{ rad})$.



Como tenemos elementos con distinta frecuencia tenemos que aplicar el principio de superposición.

Estudiamos primero la parte continua. Para ello nos quedamos con la parte continua de V_{AB} .

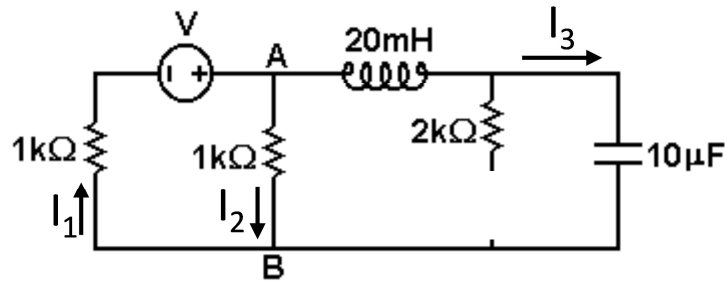


$$I = I_1 + I_2$$

$$I = \frac{2.5}{10^3} + \frac{2.5}{10^3}$$

$$I = 5 \text{ mA}$$

Mirando la parte de alterna



Ahora $V_{AB}'' = 0.948V \cos(1000(\text{rad/s}) \cdot t - 0.6267 \text{ rad})$

$$I_1 = I_2 + I_3$$

$$\frac{V - V_{AB}''}{10^3} = \frac{V_{AB}''}{10^3} + \frac{V_{AB}''}{j\omega L + 1/j\omega C}$$

$$V = 2V_{AB}'' + 10^3 \frac{j\omega C V_{AB}''}{1 - \omega^2 CL}$$

$$V = \frac{2(1 - \omega^2 CL) + j\omega C 10^3}{1 - \omega^2 CL} V_{AB}''$$

Por tanto, la fase de V será:

$$\varnothing = \varnothing_{AB} + \text{artg} \frac{\omega C 10^3}{2(1 - \omega^2 CL)} = 0.785 \text{ rad} = \frac{\pi}{4} \text{ rad}$$

Podemos comprobar si la amplitud que obtenemos con nuestros resultados coincide con los 12 V.

$$|V| = |V_{AB}| \frac{\sqrt{4(1 - \omega^2 CL)^2 + (\omega C 10^3)^2}}{1 - \omega^2 CL} = 0.948 \cdot 12.659 = 12V$$

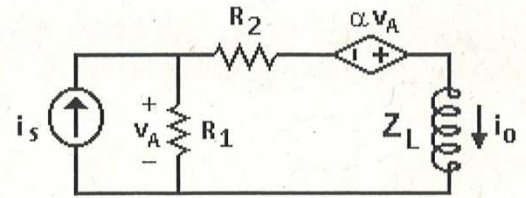
3) (4/12) La fuente de corriente del circuito es una fuente sinusoidal de frecuencia variable.

a) Obtener la expresión de la ganancia de corriente, $A_i = i_o / i_s$, en función de las impedancias del circuito y del parámetro α .

b) Obtener la ganancia de corriente, su módulo y fase en función de la frecuencia de la fuente, sabiendo que el parámetro α es real y positivo.

c) ¿Cuáles son los límites, tanto del módulo como de la fase, cuando la frecuencia tiende a cero y a infinito respectivamente?

d) Representar el diagrama de Bode del módulo de la ganancia de corriente, suponiendo que $R_1 = 2 \text{ kohm}$, $R_2 = 2.7 \text{ kohm}$, $L = 350 \text{ mH}$ y $\alpha = 1.5$



$$a) \quad i_s = \frac{V_A}{R_1} + i_o \rightarrow V_A = (i_s - i_o) R_1$$

$$V_A - R_2 i_o + \alpha V_A - Z_L i_o = 0 \rightarrow V_A (1 + \alpha) - R_2 i_o - Z_L i_o = 0$$

$$i_s R_1 (1 + \alpha) - i_o R_1 (1 + \alpha) - R_2 i_o - Z_L i_o = 0$$

$$i_s R_1 (1 + \alpha) = i_o [R_1 (1 + \alpha) + R_2 + Z_L]$$

$$\boxed{\frac{i_o}{i_s} = \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2 + Z_L}}$$

$$b) \quad A_i = \frac{i_o}{i_s} = \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2 + j\omega L} = \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2} \cdot \frac{1}{1 + j\omega \frac{L}{R_1 (1 + \alpha) + R_2}}$$

$$\boxed{|A_i| = \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2} \cdot \frac{1}{\left[1 + \omega^2 \frac{L^2}{(R_1 (1 + \alpha) + R_2)^2}\right]^{1/2}}}; \quad \boxed{\varphi(A_i) = -2 \arctan \left[\frac{\omega L}{R_1 (1 + \alpha) + R_2} \right]}$$

$$c) \quad \lim_{\omega \rightarrow 0} |A_i| = \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2}; \quad \lim_{\omega \rightarrow \infty} |A_i| = 0$$

$$\lim_{\omega \rightarrow 0} \varphi(A_i) = 0; \quad \lim_{\omega \rightarrow \infty} \varphi(A_i) = -90^\circ$$

$$d) \quad \frac{R_1 (1 + \alpha)}{R_1 (1 + \alpha) + R_2} = 0.65; \quad 20 \log 0.65 = -3.74$$

$$\frac{R_1 (1 + \alpha) + R_2}{L} = 22 \text{ krad/s} = 2\pi f_1$$

$$f_1 = 3.5 \text{ kHz}$$

$$|A_i|_{dB} = -3.74 \text{ dB} - 20 \log \left[1 + \frac{f^2}{f_1^2} \right]^{1/2}$$

