

PROBLEMAS DE CIRCUITOS ELECTRÓNICOS

2º Curso de Grado en Ingeniería Informática – 11/12

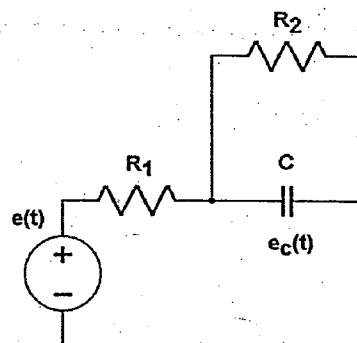
TEMA 1 (b): Repaso de la Teoría de redes lineales (señales alternas)

1.- La tensión $e_s(t)$ del generador del circuito de la siguiente figura es: $e(t) = 1 \cos(10^2 t)$, donde la frecuencia angular, ω , está dada en $\text{rad} \cdot \text{s}^{-1}$. Hallar la tensión $e_c(t)$ en bornas del condensador.

Datos: $R_1 = R_2 = 1 \Omega$;

$C = 0.01 \text{ F}$.

Solución:
$$e_c(t) = \frac{1}{\sqrt{5}} \cos(100t - 0.464 \text{ rad}) \text{ V}$$



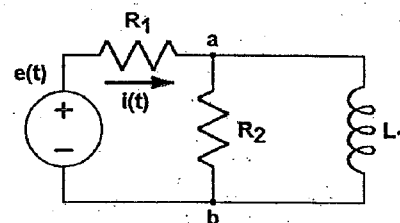
2.- En el circuito de la figura $e(t) = 3 \cos(10t) \text{ V}$, (ω en $\text{rad} \cdot \text{s}^{-1}$). Calcular el equivalente Thévenin entre los dos puntos indicados y, a posteriori, calcular $i(t)$.

Datos: $R_1 = 2 \Omega$;

$R_2 = 1 \Omega$;

$L_1 = 0.2 \text{ H}$.

Preguntar



Solución:
$$v_{th}(t) = \frac{3}{\sqrt{10}} \cos(10t + 0.3217 \text{ rad}) \text{ V}$$

$Z_{eq} = (0.6 + 0.2j) \Omega$

$$i(t) = \frac{3}{2\sqrt{2}} \cos(10t - 0.1419 \text{ rad}) \text{ A}$$

3.- En el circuito de la figura, la carga tiene una impedancia $39 + 26j \Omega$ y está alimentada por una fuente de tensión a través de una línea cuya impedancia es $1 + 4j \Omega$. El valor eficaz (*rms*) de la fuente de tensión es 250 V.

a) Calcular la corriente y la tensión en la carga.

b) Calcular la potencia media y la potencia reactiva suministradas a la carga.

c) Calcular la potencia media y la potencia reactiva suministradas por la fuente.

Datos: $R_1 = 1 \Omega$; $R_L = 39 \Omega$;

$X_{L1} = 4j \Omega$; $X_{L2} = 26j \Omega$.

Solución: a)
$$i = 5\sqrt{2} \text{ A} \angle -0.644 \text{ rad}$$

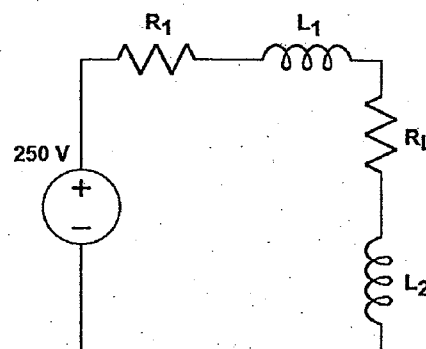
$$v = 234.36\sqrt{2} \text{ V} \angle -0.055 \text{ rad}$$

b) $P_L = 975 \text{ W}$

$Q_L = 650 \text{ VA}$

c) $P_S = 1000 \text{ W}$

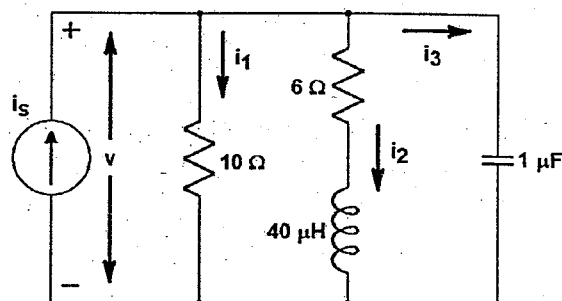
$Q_S = 750 \text{ VA}$



4.- La fuente sinusoidal de la figura produce una corriente de la forma $i_s = 8A \cos(2 \cdot 10^5 t)$ (ω en $\text{rad} \cdot \text{s}^{-1}$).

a) Construir el circuito equivalente en el "dominio de frecuencias" (es decir, en función de las impedancias del circuito).

b) Encontrar las respuestas en estado estacionario para v , i_1 , i_2 e i_3 y representarlas gráficamente en el plano complejo (es decir, como fasores).



Solución:

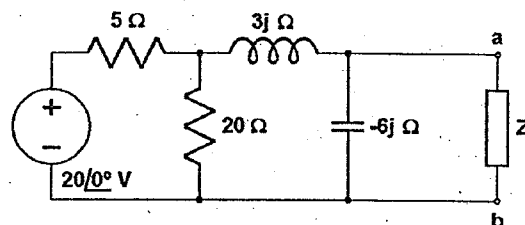
$$v = 40 \cos(2 \cdot 10^5 t - 0.644 \text{ rad}) \text{ V}$$

$$i_1 = 4 \cos(2 \cdot 10^5 t - 0.644 \text{ rad}) \text{ A}$$

$$i_2 = 4 \cos(2 \cdot 10^5 t - 1.571 \text{ rad}) \text{ A}$$

$$i_3 = 8 \cos(2 \cdot 10^5 t + 0.927 \text{ rad}) \text{ A}$$

5.- Determinar la impedancia Z que hace máxima la potencia transferida por el circuito. ¿Cuál es la potencia media transferida a la impedancia determinada en el punto anterior?

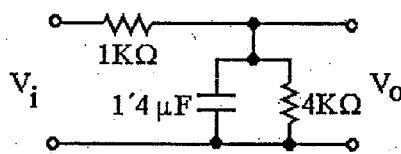
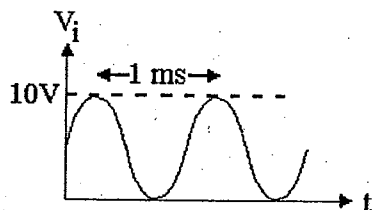


Solución:

$$Z = (5.76 + 1.68j) \Omega$$

$$P = 8 \text{ W}$$

6.- Para el circuito de la figura, descomponer la señal de entrada V_i en una componente continua y otra alterna y, mediante el principio de superposición, determinar la señal de salida V_o .

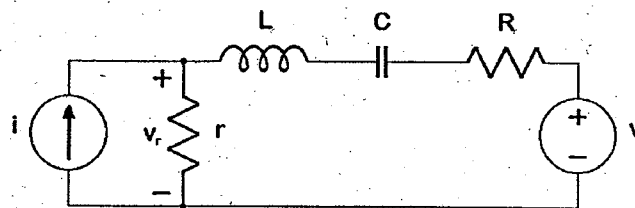


Solución:

$$v_o = 4V + 0.56V \sin(2\pi 10^3 t - 1.43 \text{ rad})$$

7.- Calcular la tensión v_r (tensión en bornas de la resistencia r).

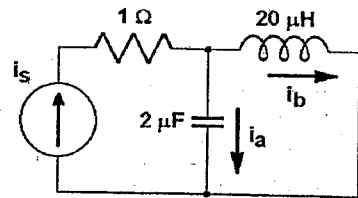
Datos: $v = 26 \cos(3t + 30^\circ) \text{ V}$, $i = 3 \cos(2t) \text{ A}$, $r = R = 2 \Omega$, $C = (1/4) \text{ F}$, $L = 1 \text{ H}$; ω en $\text{rad} \cdot \text{s}^{-1}$.



Solución:

$$v_r(t) = [12 \cos(3t + 7.38^\circ) + 3 \cos(2t)] \text{ V}$$

8.- La fuente de corriente sinusoidal del circuito está descrita por $i_s = 10.5 \cos(10^5 t)$ A, siendo $\omega = 10^5 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$. Encontrar las respuestas en estado estacionario para i_a , i_b y la tensión en bornas del condensador.



Solución:

$$i_a = 7 \cos(10^5 t + \pi) \text{ A}$$

$$i_b = 17.5 \cos(10^5 t) \text{ A}$$

$$v_C = 35 \cos(10^5 t + \pi/2) \text{ V}$$

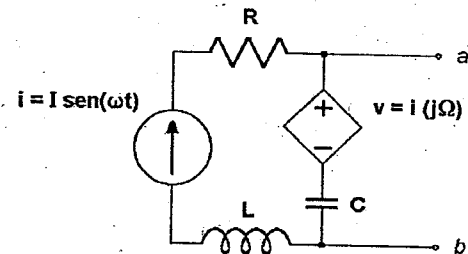
9.- Calcular los circuitos equivalentes de Thévenin y de Norton, del circuito dado, entre los terminales a y b .

Solución:

$$v_{Th} = I \left(1\Omega - \frac{1}{\omega C} \right) \sin(\omega t + \frac{\pi}{2}) \text{ V}$$

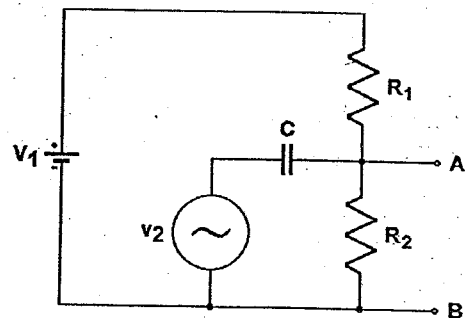
$$i_N = I [1 - (1\Omega)\omega C] \sin(\omega t) \text{ A}$$

$$Z_{eq} = \frac{1}{j\omega C}$$



10.- Calcular el valor del voltaje $v_{AB}(t)$ del circuito de la figura, siendo $v_2(t) = V_2 \cos(\omega t)$.

Se desea obtener en v_{AB} la superposición de una componente continua de valor $0.5 \cdot V_1$ junto con una alterna producida por $v_2(t)$. Calcular:



a) La relación entre R_1 y R_2 .

b) El valor de la frecuencia a partir de la cual no se atenúa el voltaje v_2 en V_{AB} (frecuencia de corte).

Solución:

$$v_{AB}(t) = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_1 + \frac{V_2}{\sqrt{1 + \left(\frac{1}{\omega C R_{12}} \right)^2}} \cos[\omega t + \arctg(1/\omega C R_{12})], \text{ siendo } R_{12} = R_1 \parallel R_2$$

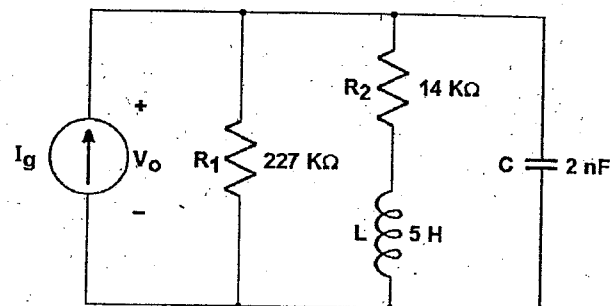
a) $R_1 = R_2$

b) $\omega_0 = \frac{1}{C R_{12}}$

11.- La fuente de corriente del circuito de la figura suministra una señal sinusoidal, $I_g = I_0 \cdot \sin(\omega t)$, cuya frecuencia podemos ajustar a voluntad.

a) ¿A qué valor habrá que fijar la frecuencia para que la corriente I_g se encuentre en fase con la tensión soportada por la fuente (V_0)?

b) A la frecuencia anterior, ¿cuánto vale la tensión V_0 si $I_0 = 250 \mu\text{A}$?



Solución: a) $\omega = 9600 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$
 b) $V_0 = 25 \text{ V}$

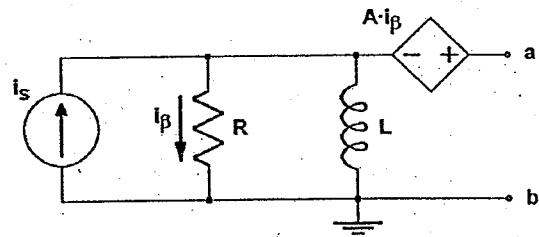
12.- Calcular el circuito equivalente de Norton para el de la siguiente figura, entre los terminales a y b, siendo:

$$i_s = 10 \text{ A} \cdot e^{-j\pi/8} \text{ rad},$$

$$R = 2 \Omega,$$

$$\chi_L = j \cdot 1 \Omega,$$

$$A = 6 \Omega.$$

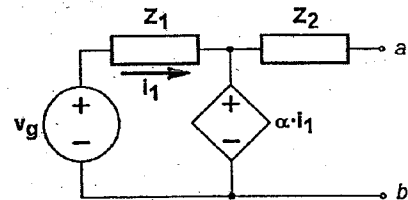


Solución: $i_N = i_s = 10 \text{ A} \cdot e^{-j\pi/8} \text{ rad}$
 $Z_{eq} = (8/5)^{1/2} \Omega \cdot e^{-j \cdot \arctg 2} = 3.58 \Omega \cdot e^{-j \cdot 1.11} \text{ rad}$

13.- Calcular el voltaje equivalente de Thévenin, la corriente equivalente de Norton y la impedancia equivalente del circuito, visto desde los terminales a y b.

Suponer conocidos el voltaje nominal de la fuente independiente v_g , las impedancias Z_1 y Z_2 , y el parámetro α de la fuente dependiente.

Nota: Si fuera necesario, suponer que $\alpha \neq -Z_1$.



Solución:
$$v_{Th} = \frac{\alpha}{\alpha + Z_1} v_g$$

$$i_N = \frac{\alpha}{(\alpha + Z_1)Z_2} v_g$$

$$Z_{eq} = Z_2$$