

## AP3 CIRCUITOS ELÉTRICOS I

Nome: Francisco Jefferson Marques de Sousa

MATRÍCULA: 475486.

Questão 01. 5,0

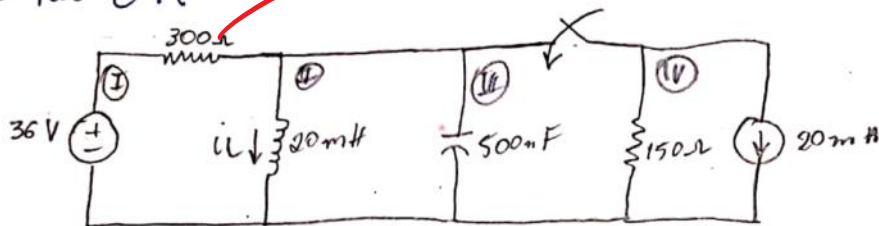


Fig. 01

No instante  $t < 0$ , podemos simplificar o circuito da Fig. 01, pela Fig. 02.

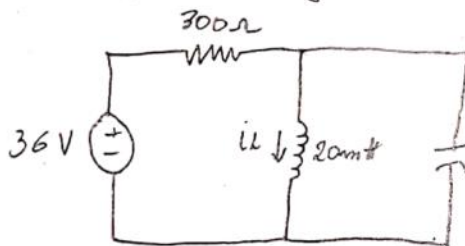


Fig. 02



Fig. 03

Aplica-se uma transformação de fonte na Fig. 02 que resulta na Fig. 03.

Logo, em  $t = 0^-$ , a tensão  $V_C(0^-)$  no capacitor é 0V, uma vez que a corrente da fonte de 0,12A percorre integralmente o indutor. Logo, a corrente  $i_L(0^-)$  no indutor é 0,12A. Quando a chave fecha em  $t = 0$ , o circuito ganha a configuração da Fig. 04.

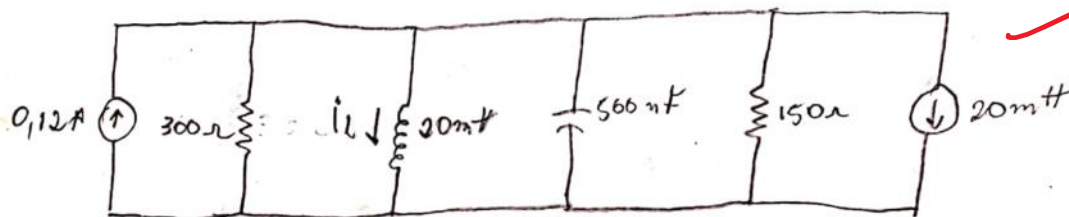
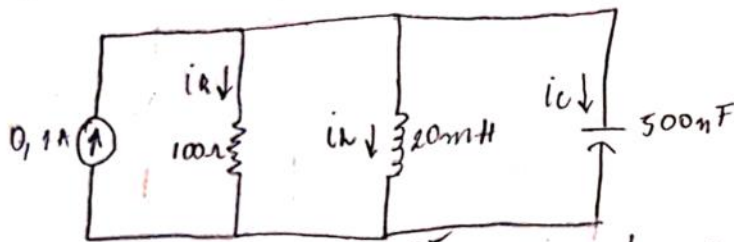


Fig. 04

Tal que sua equação ténera é dada por;



Como o capacitor não admite degrau de tensão, temos que  $V_C(0^-) = V_C(0)$ . Por conseguinte, como o indutor não admite degrau de corrente,  $i_L(0^-) = i_L(0)$ . Logo, a corrente  $i_R(0)$  no resistor de  $100\Omega$  é  $0A$ .

De LKC, temos que;

$$i_R(0) + i_L(0) + i_C(0) = 0,1 \rightarrow$$

$$\Rightarrow i_C(0) = 0,1 - 0 - 0,12 \Rightarrow i_C(0) = -0,02A$$

A equação que modela o circuito Fig. 05 é;

$$\frac{d^2 V(t)}{dt^2} + \frac{1}{R \cdot C} \frac{dV(t)}{dt} + \frac{1}{L \cdot C} \cdot V(t) = 0 \quad (1)$$

Determinando a Freq. Neper  $\alpha$  e a Freq. natural de oscilação  $\omega_0$ , temos que;

$$\alpha = \frac{1}{2 \cdot R \cdot C} \Rightarrow \alpha = 10000 \text{ rad/s} \text{ e } \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}} \Rightarrow \omega_0 = 10000 \text{ rad/s}.$$

Uma vez que  $\alpha = \omega_0$ , temos que o circuito da Fig. 05 possui resposta criticamente amortecida. Logo, a solução da equação (1) é da forma;

$$V(t) = [D_1 \cdot t + D_2] \cdot e^{-\alpha \cdot t} \quad (2)$$

Para  $t=0$ , temos;

$$V(0) = D_2 \Rightarrow D_2 = 0$$



Continuação da questão 01  
Derivando (2) e considerando  $t = 0$ , temos;

$$\frac{C}{C} \cdot \frac{dV(0)}{dt} \Rightarrow \frac{i_C(0)}{C} = D_1 - \alpha \cdot D_2 \Rightarrow -40000 = D_1 - \alpha \cdot (0)$$

$\Leftrightarrow \boxed{D_1 = -40000t}$ . Então, de (2), temos;

$$\boxed{V(t) = -40000t \cdot e^{-10000t}} \quad (3)$$

a) A tensão no capacitor para  $t \geq 0$ ;

A tensão  $V_C(t)$  no capacitor é dada por;

$$V_C(t) = V(t) = -40000t \cdot e^{-10000t} \quad (4)$$

Uma vez que todos da Fig. 05 estão sob a mesma diferença de potencial.

b) A corrente no resistor de  $300\Omega$  para  $t \geq 0$ ;

Retornando a Fig. 01, verifica que o indutor está em paralelo com o capacitor. Logo, estão sob a mesma diferença de potencial.

Aplacando a lei das malhas a malha ① da Fig. 01, temos que

$$36 - V_{300}(t) - V_C(t) = 0 \Leftrightarrow V_{300}(t) = 36 - V_C(t). \text{ onde}$$

$V_{300}(t)$  é a tensão no resistor para  $t \geq 0$ . Logo

$$V_{300}(t) = 36 + 40000t \cdot e^{-10000t} \quad (5)$$

Então, a corrente  $i_{300}(t)$  no resistor de  $300\Omega$  é dada por;

$$i_{300}(t) = \frac{V_{300}(t)}{300} \Rightarrow \boxed{i_{300}(t) = 0,12 + 133,33t \cdot e^{-10000t}} \quad (6)$$

c) A corrente no capacitor para  $t \geq 0$ ;  
A corrente  $i_c(t)$  no capacitor é;

$$e \frac{dv(t)}{dt} \Rightarrow i_c(t) = C [-40000 \cdot e^{-10000t} - 40000t \cdot e^{-10000t} (-10000)]$$

$$\Rightarrow i_c(t) = [-0,02 \cdot e^{-10000t} + 200t \cdot e^{-10000t}] \quad (7)$$

d) A corrente no indutor para  $t \geq 0$ ;

Aplicando L&C, na Fig. 05, temos;

$$i_R(t) + i_L(t) + i_C(t) = 0,1 \Rightarrow i_L(t) = 0,1 - i_R(t) - i_C(t) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow i_L(t) = 0,1 + 0,02 \cdot e^{-10000t} + 200t \cdot e^{-10000t} \quad (8)$$

Questão 02)

5,0

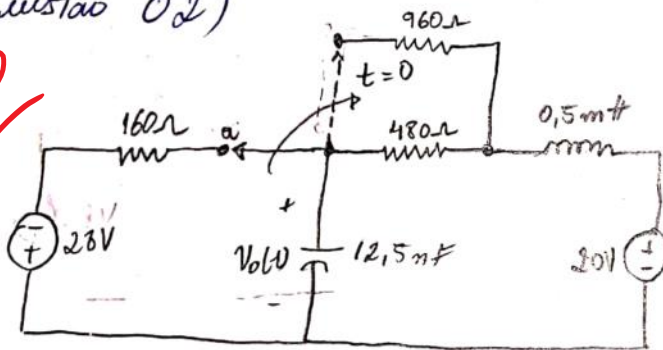


Fig. 01

A equivalência do circuito da Fig. 01 é dada na Fig. 02, no instante  $t < 0$ .

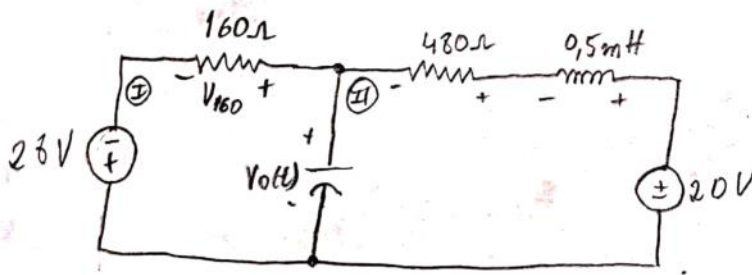


Fig. 02

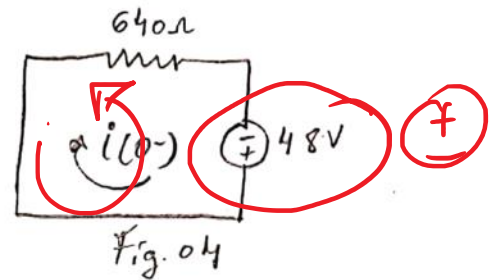
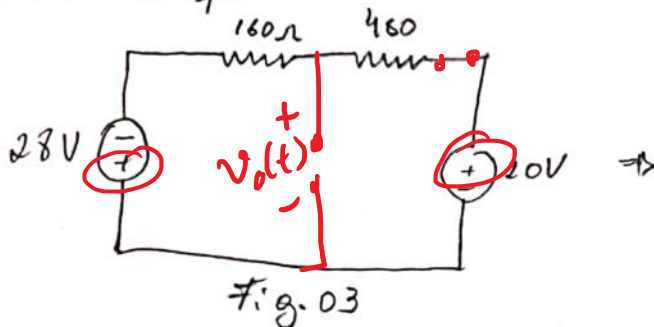
No instante  $t < 0$ , tanto o capacitor quanto o indutor estão completamente carregados.

O indutor se comporta como um curto-circuito, enquanto o capacitor se comporta como um fio partido.



Continuação da questão 02.

Desta forma, podemos visualizar o circuito da Fig. 02 como o que está representado na Fig. 03



Logo, a corrente  $i(0^-)$  no instante  $t=0^-$  é dada por;

$$i(0^-) = \frac{48}{640} = 0,075 \text{ A.}$$

*Da forma como você calculou é -75mA -*

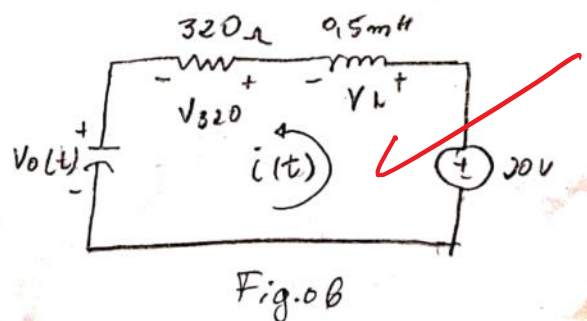
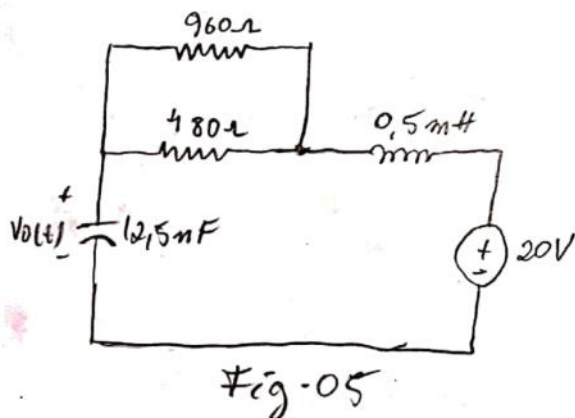
Aplicando a lei das malhas, a malha ① da Fig. 02, temos que;

$$28 + V_0(0^-) - V_{160} = 0 \Rightarrow V_0 = -28 + (160 \times 0,075) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow \boxed{V_0(0^-) = -16 \text{ V.}}$$

(2)

Para o instante  $t=0$ , o circuito possui a configuração da Fig. 05.



O circuito da Fig. 06 é modelado por;

$$\frac{d^2 i(t)}{dt^2} + \frac{R}{L} \cdot \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{L \cdot C} i(t) = 0 \quad (3)$$

Determinando a Freq. Nupar  $\alpha$  e a Freq. Natural de oscilação  $\omega_0$ , temos que;

$$\alpha = \frac{R}{2 \cdot L} \Rightarrow \alpha = 320 \times 10^3 \text{ rad/s} \text{ e } \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}} \Rightarrow \omega_0 = 400 \times 10^3 \text{ rad/s}$$

Uma vez que  $\alpha < \omega_0$ , o circuito possui uma resposta subamortecida. Logo, a solução da equação (3) é da forma;

$$i(t) = [B_1 \cos(\omega_d \cdot t) + B_2 \sin(\omega_d \cdot t)] \cdot e^{-\alpha \cdot t} \quad (4)$$

$$\text{onde } \omega_d = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2} \Rightarrow \omega_d = 240000 \text{ rad/s} \quad (5)$$

Da equação (4), para  $t=0$ , temos;

$i(0) = B_1$ . Como o indutor não admite degrau de corrente,  $i(0) = i(0^-) = 0,045 \text{ A}$ . Logo

$$\boxed{B_1 = 0,045} \quad (6)$$

Derivando (4) e considerando  $t=0$ , temos;

$$\frac{L}{L} \cdot \frac{di(0)}{dt} \Rightarrow \frac{V_L(0)}{L} = -\alpha \cdot B_1 + \omega_d \cdot B_2 \quad (7)$$

Aplicando a lei das malhas a Fig. 06, no instante  $t=0$ , temos;

$$20 - V_L(0) - V_{320}(0) - V_{C0} = 0 \Rightarrow \Rightarrow V_L(0) = 20 - 24 + 16 \Leftrightarrow \boxed{V_L(0) = 12 \text{ V}} \quad (8)$$

continuação da questão 02, parte II  
Logo, da equação (7), temos;

$$24000 = -24000 + \omega B_2 \Rightarrow B_2 = 0,2 \text{ rad/s}$$

Aplicando a (4), temos;

$$i(t) = [0,075 \cdot \cos(240kt) + 0,2 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt} \quad (9)$$

a) A corrente no indutor para  $t \geq 0$ ;

com base na Fig. 06, a corrente  $i_L(t)$  no indutor

$$i_L(t) = [0,075 \cdot \cos(240kt) + 0,2 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt}$$

b) A tensão nos resistores para  $t \geq 0$ ;

A tensão  $V_{320}(t)$  no resistor de  $320\Omega$  da Fig. 06 é dada por;

$$V_{320}(t) = i(t) \cdot (320) \Rightarrow$$

$$V_{320}(t) = [24 \cos(240kt) + 64 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt}$$

Como o resistor de  $320\Omega$  é a equivalência para-  
lela dos resistores de  $960\Omega$  e  $480\Omega$ , temos que a  
tensão nos resistores de  $960\Omega$  e  $480\Omega$  é  $V_{320}(t)$ .

Perceba que no instante  $t=0$ , não há corren-  
te no resistor de  $160\Omega$  da Fig. 01. Logo, a ten-  
são no resistor de  $160\Omega$  é  $0V$ .



c) A tensão no indutor para  $t \geq 0$ ;

Sabendo que  $V_L(t) = 2 \frac{di(t)}{dt}$ , faremos;

$$V_L(t) = L \frac{d}{dt} [0,075 \cdot \cos(240kt) + 0,2 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt}$$

$$\Rightarrow V_L(t) = L [(-18k \sin(240kt) + 48k \cos(240kt)) \cdot e^{-320kt} + (0,075 \cdot \cos(240kt) + 0,2 \sin(240kt)) \cdot e^{-320kt} (-320k)] \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow V_L(t) = L [(-18k \sin(240kt) + 48k \cos(240kt)) \cdot e^{-320kt} + (-24k \cos(240kt) - 64k \sin(240kt)) \cdot e^{-320kt}] \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow V_L(t) = L [24k \cos(240kt) - 82k \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V_L(t) = [12 \cos(240kt) - 41 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt} \quad (10)$$

d) A tensão no capacitor para  $t \geq 0$ ;

Da Lei das malhas na Fig. 06, faremos;

$$20 - V_L(t) - V_{320}(t) - V_C(t) = 0 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V_C(t) = 20 - [36 \cos(240kt) + 23 \sin(240kt)] \cdot e^{-320kt}$$

Resposta Final.