

PSI.3213 – CIRCUITOS ELÉTRICOS II

1ª Prova Semestral – 11/09/19

GABARITO

1ª Questão: (4,0 pontos)

Circuitos oscilatórios a cristal, utilizam um cristal sinteticamente produzido. A figura 1 mostra o símbolo usado para esses cristais e o respectivo modelo elétrico.

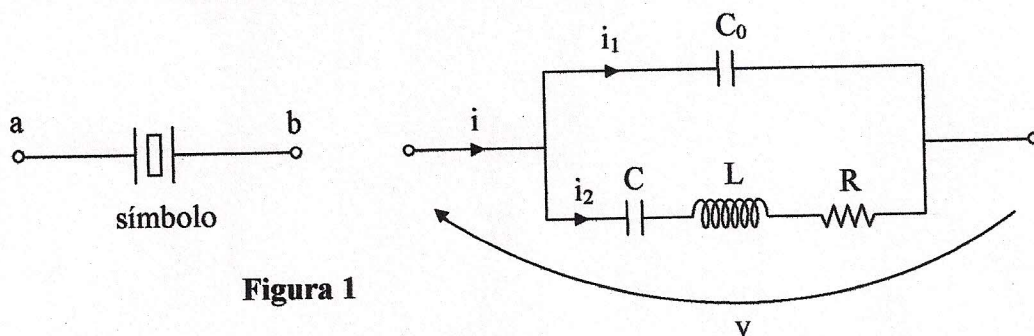


Figura 1

a) Usando as leis de Kirchhoff é possível escrever uma equação diferencial relacionando $v(t)$ e

$$i(t) \text{ na forma } K_1 \left[\frac{d^3 v}{dt^3} + \frac{R}{L} \frac{d^2 v}{dt^2} + K_2 \frac{dv}{dt} \right] = \frac{d^2 i}{dt^2} + K_3 \frac{di}{dt} + K_4 i$$

Os valores de K_1 , K_2 , K_3 e K_4 em função de R , L , C e C_0 são:

$$K_1 = C_0 \quad K_2 = \frac{1}{L} \left(\frac{C+C_0}{CC_0} \right) \quad K_3 = R/L \quad K_4 = 1/LC$$

Vamos escrever a 2ª lei de Kirchhoff nos dois ramos do circuito

$$i_1 = C_0 \frac{dv}{dt} \quad (1) \quad R i_2 + L \frac{di_2}{dt} + \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i_2(\lambda) d\lambda = v(t) \quad (2)$$

Além disso, temos $i = i_1 + i_2$

Derivando (2) e substituindo (3) vem:

$$R \frac{di}{dt} - R \frac{di_1}{dt} + L \frac{d^2 i}{dt^2} - L \frac{d^2 i_1}{dt^2} + \frac{1}{C} i - \frac{1}{C} i_1 = \frac{dv}{dt}$$

E substituindo i_1 pela expressão 1:

$$L \frac{d^2 i}{dt^2} + R \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} i = L C_0 \frac{d^3 v}{dt^3} + R C_0 \frac{d^2 v}{dt^2} + \left(\frac{C_0}{C} + 1 \right) \frac{dv}{dt}$$

Reorganizando vem:

$$C_0 \left[\frac{d^3 v}{dt^3} + \frac{R}{L} \frac{d^2 v}{dt^2} + \frac{1}{L} \left(\frac{C+C_0}{CC_0} \right) \frac{dv}{dt} \right] = \frac{d^2 i}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{di}{dt} + \frac{1}{LC} i$$

b) Transformando por Laplace a equação do item (a), chega-se à função de rede racional da

$$\text{forma } F(s) = \left. \frac{V(s)}{I(s)} \right|_{\text{c.i.n.}} = \frac{s^2 + \alpha_1 s + \alpha_2}{\beta_1 s^3 + \beta_2 s^2 + \beta_3 s}$$

Utilizando a equação diferencial do item a, obtenha os valores de α_1 , α_2 , β_1 , β_2 e β_3 em função de K_1 , K_2 , K_3 e K_4 . Preencha os espaços com suas respostas.

$$\alpha_1 = \underline{K_3} \qquad \alpha_2 = \underline{K_4}$$

$$\beta_1 = \underline{K_1} \qquad \beta_2 = \underline{K_1 \frac{R}{L}} \qquad \beta_3 = \underline{K_1 K_2}$$

Part-se da equação dada no item a

$$K_1 \left[s^3 + \frac{R}{L} s^2 + K_2 \right] V(s) = [s^2 + K_3 s + K_4] I(s)$$

$$\left. \frac{V(s)}{I(s)} \right|_{\text{c.i.n.}} = \frac{s^2 + K_3 s + K_4}{K_1 s^3 + K_1 \frac{R}{L} s^2 + K_1 K_2}$$

c) Dada a função de rede $F(s) = \frac{s^2 + 2as + \omega_s^2}{s(s+a-j\omega_p)(s+a+j\omega_p)}$. O resíduo da expansão em

frações parciais correspondente ao pólo $s=0$, é A_0 . Calcule o valor de A_0 em função de a , ω_s e ω_p .

$$A_0 = \frac{\omega_s^2}{a^2 + \omega_p^2}$$

$$F(s) = \frac{A_0}{s} + \frac{A_1}{s+a-j\omega_p} + \frac{A_1^*}{s+a+j\omega_p}$$

$$A_0 = \frac{\omega_s^2}{(a-j\omega_p)(a+j\omega_p)} = \frac{\omega_s^2}{a^2 + \omega_p^2}$$

d) A resposta impulsiva de um circuito cuja função de rede é $F(s) = \frac{0,1s+1}{s(s^2+5s+6)}$ pode

ser escrita na forma $f(t) = \left\{ \frac{0,1}{K_1} + \frac{0,1}{K_2} e^{-2t} + \frac{0,2}{K_3} e^{-3t} \right\} H(t)$.

Calcule os valores de K_1 , K_2 e K_3 e preencha os espaços correspondentes.

$$K_1 = \underline{6} \quad K_2 = \underline{2} \quad K_3 = \underline{-3}$$

$$F(s) = \frac{0,1s+1}{s(s+2)(s+3)} = \frac{0,1}{s} \left[\frac{A_1}{s} + \frac{A_2}{s+2} + \frac{A_3}{s+3} \right]$$

$$A_1 = \frac{0,1}{s} \cdot \frac{1}{s} = \frac{0,1}{6} \quad A_2 = \frac{0,1}{s} \cdot \frac{-1}{(-2) \cdot 1} = \frac{0,1}{2}$$

$$A_3 = \frac{0,1}{s} \cdot \frac{-2}{(-3)(-1)} = \frac{0,1}{3}$$

Atenção: Preencher a folha ótica com seu nome, nº USP e opções escolhidas para cada teste.

1 – A transformada de Laplace da função periódica da Figura 2 é dada por

a) $\frac{1 - e^{-2s}(2s+1)}{s^2(1 - e^{-4s})}$

b) $\frac{1 + e^{-2s}(4s+1)}{1 - e^{-4s}}$

c) $\frac{1 - e^{-4s}(4s+1)}{s^2}$

d) $\frac{1 - e^{-4s}(2s+1)}{1 - e^{-4s}}$

e) $\frac{1 + e^{-2s}(2s+1)}{s^2(1 - e^{-4s})}$

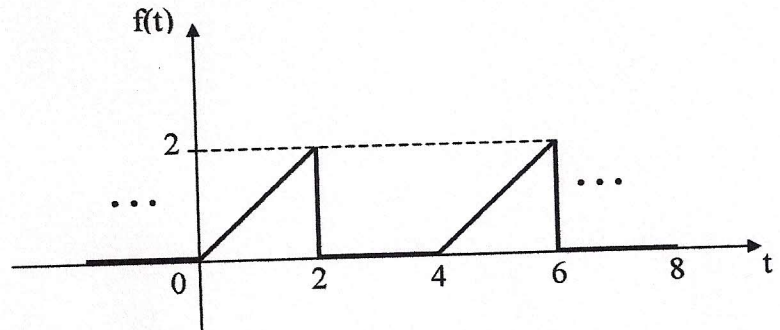


Figura 2

2 – A solução da equação $x(t) = e^{-t} + \int_0^t x(\lambda) d\lambda$, $t \geq 0$ é dada por:

a) $2e^{-2} H(t)$

b) $\frac{1}{2} [e^t + e^{-t}] H(t)$

c) $\frac{1}{2} [e^{-t} - e^t] H(t)$

d) $[e^t - e^{-t}] H(t)$

e) 0

3 – A resposta livre de um circuito de 2ª ordem é dada por $V(s) = \frac{2s + 5}{s^2 + 10s + 25}$ (unidades SI)

As condições iniciais $v(0_-)$ e $\dot{v}(0_-)$ em V e V/s são respectivamente iguais a

a) 2 e 15

b) 5 e 20

c) -2 e 20

d) -5 e 2

e) 2 e -15

Dica: Trabalhe com a equação diferencial original.

4 - A antitransformada de Laplace de $F(s) = \frac{1}{e^{s+3}} \frac{s^2}{(s+1)(s+2)}$ é:

a) $\delta(t-1) + e^{-(t-1)}H(t-1) + 4e^{-2(t-1)}H(t-1)$

b) $\delta(t-3) + e^{-(t-3)}H(t-3) - 4e^{-2(t-3)}H(t-3)$

c) $e^{-3} \delta(t-1) + [e^{-t-2} - 4e^{-2t-1}]H(t-1)$

d) $e^{-3} [\delta(t) - e^{-t}H(t) - 4e^{-2t}H(t)]$

d) $e^{-3} \delta(t-1) + [e^{-t-2} + 4e^{-2t-5}]H(t-1)$

PSI3213 – Gabarito dos Testes de 1 a 4 da P1 – 2019

1) A transformada de Laplace de uma função $f(t)$ periódica com período T é dada por

$$F(s) = \frac{1}{1 - e^{-sT}} \int_{0_-}^T e^{-st} f(t) dt.$$

Para a função dada, temos

$$F(s) = \frac{1}{1 - e^{-4s}} \left[\int_{0_-}^2 t e^{-st} dt + \int_2^4 0 e^{-st} dt \right].$$

Note que a segunda integral é zero. Basta então resolver a primeira integral. Para isso, podemos usar integração por partes ou perceber que essa integral corresponde à transformada de Laplace de $g(t) = t[H(t) - H(t - 2)]$ e calcular $G(s)$ usando propriedades. Sabe-se que $\mathcal{L}[tH(t)] = 1/(s^2)$. Usando a propriedade do deslocamento no tempo e da derivada em relação a s , chega-se a

$$\mathcal{L}[H(t - 2)] = \frac{e^{-2s}}{s},$$

$$\mathcal{L}[tH(t - 2)] = -\frac{de^{-2s}/s}{ds} = \frac{2se^{-2s} + e^{-2s}}{s^2},$$

e

$$G(s) = \frac{1 - 2se^{-2s} - e^{-2s}}{s^2}.$$

Finalmente, obtém-se

$$F(s) = \frac{1 - e^{-2s}(2s + 1)}{s^2(1 - e^{-4s})}$$

2) Aplicando a transformada de Laplace a ambos os lados da equação, obtém-se

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

ou seja

$$X(s) = \frac{s}{(s - 1)(s + 1)} = \frac{0,5}{s - 1} + \frac{0,5}{s + 1}.$$

Antitransformando, chega-se a

$$x(t) = \frac{1}{2}[e^t + e^{-t}]H(t)$$

3) Da expressão de $V(s)$ obtemos

$$s^2V(s) + 10sV(s) + 25V(s) = 2s + 5.$$

Como se trata da resposta livre, o termo do lado direito depende apenas das condições iniciais e a equação diferencial homogênea correspondente é dada por

$$\ddot{v}(t) + 10\dot{v}(t) + 25v(t) = 0.$$

Calculando a transformada de Laplace dessa equação diferencial, obtemos

$$s^2V(s) + 10sV(s) + 25V(s) = v(0_-)s + \dot{v}(0_-) + 10v(0_-).$$

Portanto,

$$v(0_-)s + \dot{v}(0_-) + 10v(0_-) = 2s + 5$$

e

$$\boxed{v(0_-) = 2 \text{ V}, \quad \dot{v}(0_-) = -15 \text{ V/s}}$$

4) Podemos reescrever $F(s)$ como

$$F(s) = e^{-3} e^{-s} \underbrace{\frac{s^2}{s^2 + 3s + 2}}_{G(s)} = e^{-3} e^{-s} G(s).$$

Da propriedade de deslocamento no tempo, temos que

$$\mathcal{L}[g(t - 1)] = e^{-s} G(s).$$

Dessa forma, basta calcular $g(t)$ e deslocar de 1. Como o grau do numerador é igual ao grau do denominador de $G(s)$, deve-se fazer uma divisão de polinômios, seguida pela expansão em frações parciais, o que leva a

$$G(s) = 1 + \frac{1}{s + 1} + \frac{-4}{s + 2},$$

cuja antitransformada é

$$g(t) = \delta(t) + e^{-t}H(t) - 4e^{-2t}H(t).$$

Assim

$$f(t) = e^{-3} [\delta(t - 1) + e^{-(t-1)}H(t - 1) - 4e^{-2(t-1)}H(t - 1)],$$

ou ainda

$$\boxed{f(t) = e^{-3}\delta(t - 1) + [e^{-t-2} - 4e^{-2t-1}]H(t - 1)}$$

5 - Um sistema apresenta uma função de rede $G(s) = \frac{s}{s^2 + 2s + 1}$ entre a saída $Y(s)$ e a

entrada $E(s)$. A resposta impulsiva deste sistema para $t \geq 0$ é:

- a) $e^t + te^t$
- b) $e^{-t} - te^{-t}$
- c) $-e^{-t} - 2te^{-t}$
- d) 0
- e) Não é possível determinar pois não foram dadas as condições iniciais.

6 - Considere a equação diferencial $v''(t) + v'(t) + v(t) = 0$ com $v(0_-) = 0$ e $v'(0_-) = 4$.
A resposta $v(t)$ para $t \geq 0$ é dada por:

- a) $e^{-t} \cos\left(\frac{t}{2} + 45^\circ\right)$
- b) $\frac{8}{3} e^{-t} \left[\sin\left(\frac{\sqrt{3}}{2} t\right)^2 + \cos\left(\frac{\sqrt{3}}{2} t\right) \right]$
- c) $\sqrt{3} e^{-t/4} \cos\left(\frac{\sqrt{3}}{2} t\right)$
- d) $\frac{8\sqrt{3}}{3} e^{-t/2} \sin\left(\frac{\sqrt{3}}{2} t\right)$
- e) $e^{-t} \cdot \cos\left(\frac{t}{2}\right)$

7 - A antitransformada de $F(s) = \frac{(1 - e^{-s})}{s(1 - e^{-3s})}$ é uma função periódica com um período

descrito por:

Dica: $(1 - x)^{-1} = 1 + x + x^2 + x^3 + \dots$

- a) $f(t) = -1$ para $0 < t < 1$ e $f(t) = 1$ para $1 < t < 3$
- b) $f(t) = t$ para $0 < t < 1$ e $f(t) = 0$ para $1 < t < 3$
- c) $f(t) = 1/2$ para $0 < t < 1$ e $f(t) = -1/2$ para $1 < t < 3$
- d) $f(t) = 1$ para $0 < t < 1$ e $f(t) = 0$ para $1 < t < 2$
- e) $f(t) = 1$ para $0 < t < 1$ e $f(t) = 0$ para $1 < t < 3$

8 – Considere a função de rede $G(s) = \frac{Y(s)}{E_s(s)} \Big|_{\text{c.i.n.}} = \frac{1}{(s+1)(s^2+s+2)}$.

Em condições iniciais nulas aplicou-se a esta rede a entrada $e_s(t) = 10 \cos(t + 90^\circ)$.
Pode-se afirmar, quanto à saída $y(t)$:

- a) a saída entra em RPS e $y(t) = 5 \cos t$
- b) a saída não entra em RPS de forma que não há componente senoidal na resposta.
- c) a saída entra em RPS e $y(t) = 5 \cos(t + 90^\circ)$
- d) a saída não entra em RPS mas há uma componente senoidal descrito por
 $y(t) = 5 \cos(t - 90^\circ)$
- e) a saída não entra em RPS mas há uma componente senoidal descrito por
 $y(t) = 10 \cos(t + 45^\circ)$

Gab:

$$5) \frac{A}{(A+1)^2} = \frac{A}{A+1} + \frac{B}{(A+1)^2}$$

$$B = \left. \frac{A}{(A+1)^2} \right|_{A=-1} = -1; \quad A=0 \rightarrow 0 = A + (-1) \rightarrow A = 1$$

$$g(t) = e^{-t} - t e^{-t}$$

$$6) \Delta^2 V - \Delta v(0^-) - v'(0^-) + \Delta V - v(0^-) + V = 0$$

$$(\Delta^2 + \Delta + 1)V = v'(0^-) + v(0^-) + \Delta v(0^-)$$

$$V = \frac{4}{\Delta^2 + \Delta + 1} = \frac{4 \cdot \frac{2}{\sqrt{3}} \cdot \frac{\sqrt{3}}{2}}{(\Delta + 1/2)^2 + (\frac{\sqrt{3}}{2})^2}$$

$$v(t) = \frac{8\sqrt{3}}{3} \cdot e^{-t/2} \operatorname{sen}\left(\frac{\sqrt{3}}{2} t\right)$$

$$7) \frac{1}{s} (1 - e^{-s}) (1 + e^{-3s} + e^{-6s} + \dots) =$$

$$\frac{1}{s} (1 - e^{-s} + e^{-3s} - e^{-4s} + e^{-6s} - e^{-7s} + \dots) =$$

$$\frac{1}{s} - \frac{e^{-s}}{s} + \frac{e^{-3s}}{s} - \frac{e^{-4s}}{s} + \dots$$

$$f(t) = H(t) - H(t-1) + H(t-3) - H(t-4) + \dots$$

ou $f(t) = 1$ $0 < t < 1$; 0 $1 < t < 3$ periódica.

8) Como os polos estão todos no SFE aberto, pode-se aplicar o Teorema do RPS. Após o transitório, restará a seguinte componente senoidal:

$$\hat{y} = G(j\omega) \cdot \hat{E} = \frac{1}{-1+j+2} \frac{1}{j+1} \cdot 10 \angle 90^\circ = \frac{10 \angle 90^\circ}{j^2 + 2j + 1} = 5 \angle 0^\circ$$

originando $y(t) = 5 \cos(t)$.

Para os testes 9 e 10 considere a função $F(s) = \frac{s^3 + 5s^2 + 3s + 1}{s(2s+1)(s^2 + 2s + 2)}$ cuja antitransformada de

Laplace é $f(t)$.

9 – O valor de $f(0_+)$ é:

- a) $3/2$
- b) 1
- c) $1/2$
- d) 2
- e) $5/2$

10 – O valor de $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$ é:

- a) não existe
- b) $1/2$
- c) $+\infty$
- d) 1
- e) $3/2$

11 – A função de rede entre o acesso em que é aplicada a excitação $x(t) = \cos(t + 45^\circ)$ (V,s) e o acesso em que se mede a resposta $y(t)$ é $F(s) = \frac{s+1}{s^2 + 2s + 3}$ (unidades SI).

A expressão de $y(t)$ em (V,s) em regime permanente senoidal é:

- a) $\sqrt{2} \cos(t)$
- b) $\sqrt{2} \cos(t - 120^\circ)$
- c) $2 \cos(t - 90^\circ)$
- d) $\frac{1}{2} \cos(t + 45^\circ)$
- e) $2 \cos(t - 135^\circ)$

12 - A expressão da transformada de Laplace de $f(t) = 2\delta(5t - 2)$ é:

a) $10 e^{-2s}$

b) $2e^{-\frac{2}{5}s}$

c) $10 e^{-10s}$

d) $\frac{2}{5} e^{-2s}$

e) $\frac{2}{5} e^{-\frac{2}{5}s}$

T9) Notamos que para $F(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$ temos $\text{gr}\{N(s)\} = 3$ e $\text{gr}\{D(s)\} = 4$. Portanto, como $\text{gr}\{N(s)\} < \text{gr}\{D(s)\}$, não impulsionamos em $f(t)$. Assim, podemos aplicar diretamente o teorema do Valor Inicial:

$$f(0_+) = \lim_{s \rightarrow \infty} [sF(s)] \\ = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{s^4 + \dots + s}{2s^4 + \dots + 2s} = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{s^4}{2s^4}$$

$$\boxed{f(0_+) = \frac{1}{2}}$$

T10) Determinamos os polos de $F(s)$:

$$p_1 = 0, p_2 = -\frac{1}{2}, p_3 = -1 + j, p_4 = -1 - j$$

Assim, a região de convergência de $f(t)$ é $\text{Re}\{s\} > 0$. Mas, como o polo $p_1 = 0$ está associado ao grau $\frac{A}{s}$, devemos conseguir o limite

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = A$$

pelo teorema do Valor Final como

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} [sF(s)] \\ = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^4 + \dots + s}{2s^4 + \dots + 2s} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{2s} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{ds}{\frac{d(2s)}{ds}} \\ = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{2} = \frac{1}{2}$$

Podemos verificar esse resultado calculando o resíduo

$$A_{11} = [sF(s)] \Big|_{s=0} \\ = \frac{s^3 + 5s^2 + 3s + 1}{(s+1)(s^2 + 2s + 2)} \Big|_{s=0} = \frac{1}{2}$$

T11) Notamos que as frequências complexas próprias

$$s_1 = -1 + \sqrt{2}j$$

$$s_2 = -1 - \sqrt{2}j$$

Portanto, $\operatorname{Re}\{s_1\} = \operatorname{Re}\{s_2\} < 0$ e podemos usar o teorema, ou, teorema do regime permanente senoidal

$$\hat{Y} = F(j\omega) \cdot \hat{X}$$

com $\omega = 1 \text{ rad/s}$.

Então, temos

$$\begin{aligned} F(j\omega) &= F(j) \\ &= \frac{1+j}{-1+2j+3} = \frac{1+j}{2+2j} \rightarrow F(j\omega) = \frac{1}{2} \end{aligned}$$

Assim $\hat{Y} = \frac{1}{2} \hat{X}$

ou $y(t) = \frac{1}{2} \cos(t + 45^\circ)$

T12) Temos $f(t) = 2 \delta(5t-2) \xleftrightarrow{\mathcal{L}} F(s)$

Consideremos

$$g(t) = 2 \delta(t-2) \xleftrightarrow{\mathcal{L}} G(s) = 2 e^{-2s}$$

Pela propriedade de mudança da escala do tempo, temos

$$F(s) = \frac{1}{5} G\left(\frac{s}{5}\right)$$

$$F(s) = \frac{2}{5} e^{-\frac{2}{5}s}$$