



3ª LISTA DE EXERCÍCIOS

1) Para cada uma das integrais dadas a seguir, especifique os valores do parâmetro σ tal que garanta a convergência da integral.

a) $\int_0^{\infty} e^{-5t} e^{-(\sigma+j\omega)t} dt$

b) $\int_{-\infty}^{\infty} e^{-5|t|} e^{-(\sigma+j\omega)t} dt$

c) $\int_{-5}^5 e^{-5t} e^{-(\sigma+j\omega)t} dt$

2) Através da integração direta, determine a transformada de Laplace e a região de convergência das seguintes funções:

a) $x(t) = e^{-t}u(t+2)$

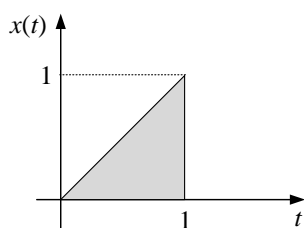
b) $x(t) = u(-t+3)$

3) Através da integração direta, determine a transformada de Laplace e a região de convergência das seguintes funções:

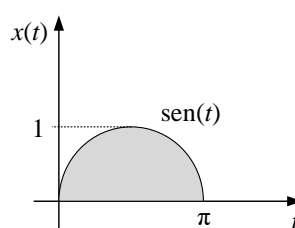
a) $x(t) = u(t) - u(t-1)$

b) $x(t) = t \cos(\omega_0 t)u(t)$

4) Através da integração direta, determine a transformada de Laplace dos sinais mostrados na Figura 1.



(a)



(b)

Figura 1.

5) Com o auxílio das propriedades e da tabela contendo pares elementares, determine a transformada de Laplace dos seguintes sinais:

a) $x(t) = e^{-t}u(t) * \sin(3\pi t)u(t)$

b) $x(t) = \frac{d}{dt}tu(t)$

6) Demonstre a validade da propriedade da convolução da transformada de Laplace, i.e.,

$$x(t) * h(t) \Leftrightarrow X(s)H(s)$$

7) A partir do teorema do valor inicial e do valor final, determine $x(0)$ e $x(\infty)$ para

a) $X(s) = \frac{1}{s+2}$

b) $X(s) = \frac{s+1}{(s+2)(s+3)}$

Em seguida, verifique a resposta computando a transformada inversa de Laplace das referidas funções.

8) Levando em conta as propriedades e os pares elementares conhecidos, determine a transformada inversa de Laplace (bilateral) de

a) $X(s) = e^{5s} \frac{1}{(s+2)}, \quad \text{Re}(s) < -2$

b) $X(s) = \frac{-s-4}{s^2+3s+2}, \quad -2 < \text{Re}(s) < -1$

9) Determine a transformada inversa de Laplace (unilateral) de

a) $X(s) = \frac{2s+5}{s^2+5s+6}$

b) $X(s) = \frac{2s+1}{(s+1)(s^2+2s+2)}$

c) $X(s) = \frac{(s+2)}{s(s+1)^2}$



10) Utilizando a transformada de Laplace, resolva a equação diferencial dada por

$$\frac{d^2}{dt^2} y(t) + 4 \frac{d}{dt} y(t) + 4y(t) = \frac{d}{dt} x(t) + x(t)$$

para $y(0^-) = \dot{y}(0^-) = 1$ e $x(t) = 25u(t)$.

11) Determine a função de transferência do sistema descrito pela equação diferencial

$$\frac{d^3 y}{dt^3} + 6 \frac{d^2 y}{dt^2} - 11 \frac{dy}{dt} + 6y(t) = 3 \frac{d^2 x}{dt^2} + 7 \frac{dx}{dt} + 5x(t)$$

12) Para um sistema cuja função de transferência é dada por

$$H(s) = \frac{2s + 3}{s^2 + 2s + 5}$$

encontre:

a) a resposta (assumindo estado nulo) para $x(t) = u(t - 5)$; e

b) a equação diferencial que relaciona a saída $y(t)$ com a entrada $x(t)$, considerando que o sistema é controlável e observável.

13) Considerando que entrada $x(t) = u(t)$ produz a saída $y(t) = e^{-t} \cos(2t)u(t)$, encontre a função de transferência e a resposta ao impulso do sistema estável correspondente utilizando a transformada de Laplace.

14) Assumindo que os sistemas são controláveis e observáveis, analise a estabilidade assintótica e a BIBO estabilidade para os sistemas representados pelas seguintes funções de transferência:

a) $H(s) = \frac{s + 5}{s^2 + 3s + 2}$

b) $H(s) = \frac{s(s + 2)}{s + 5}$

15) Para um sistema descrito pela relação de entrada $x(t)$ e saída $y(t)$

$$\frac{d^2}{dt^2} y(t) + \frac{d}{dt} y(t) - 6y(t) = \frac{d^2}{dt^2} x(t) - \frac{d}{dt} x(t) - 2x(t)$$

determine:

a) uma descrição via equação diferencial para o sistema equivalente de ordem mínima;

b) se é possível obter um sistema inverso (de ordem mínima) estável e causal (justifique); e

c) uma descrição via equação diferencial para o sistema inverso (de ordem mínima).

16) Considere que um dado sistema LIT causal S pode ser representado em função de seus subsistemas S_1 e S_2 conforme ilustrado na Figura 2. Então, assumindo que a resposta ao impulso do subsistema S_1 é obtida como $h_1(t) = u(t)$ e do subsistema S_2 como $h_2(t) = e^{-t}u(t) - 2e^{-2t}u(t)$, determine:

a) a função de transferência $H(s)$ do sistema equivalente S ; e

b) a resposta ao impulso $h(t)$ do sistema equivalente S .

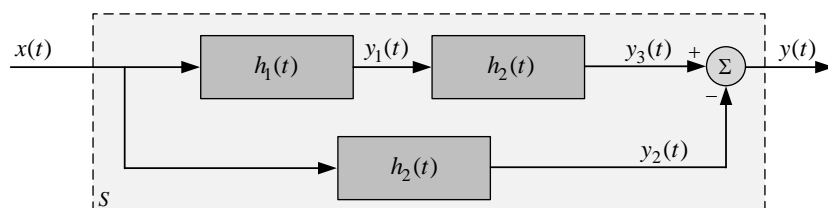


Figura 2.



17) Considere que a função de transferência $H(s)$ de um sistema linear e invariante no tempo (LIT) causal pode ser expressa em função de variáveis de estado como

$$H(s) = \mathbf{c}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{b} + D$$

onde \mathbf{I} caracteriza uma matriz identidade de dimensão apropriada,

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 3 \\ -1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c} = [1 \quad 2]$$

e

$$D = 0.$$

Diante disso, determine

- a) a função de transferência $H(s)$ como uma razão de polinômios de s ;
- b) a equação diferencial que caracteriza a relação de entrada $x(t)$ e saída $y(t)$; e
- c) a resposta ao impulso $h(t)$.

Vale ressaltar que o desenvolvimento matemático deve ser apresentado e devidamente justificado.

18) Tendo em vista o circuito eletrônico apresentado na Figura 3, determine

- a) a equação diferencial que descreve o comportamento do circuito no domínio do tempo;
- b) a função de transferência do circuito em função de seus componentes; e
- c) o diagrama de Bode para $C_1 = 6,9 \text{ nF}$, $C_2 = 3,3 \text{ nF}$ e $R_1 = R_2 = 10 \text{ k}\Omega$ (via MATLAB®). Aqui, sugere-se que a função de transferência seja expressa como

$$H(s) = \frac{K\omega_c^2}{s^2 + \frac{\omega_c}{Q}s + \omega_c^2}$$

com K , ω_c e Q determinados em função dos componentes do circuito. Também, recomenda-se o uso do MATLAB na obtenção do diagrama de Bode a partir da função de transferência obtida.

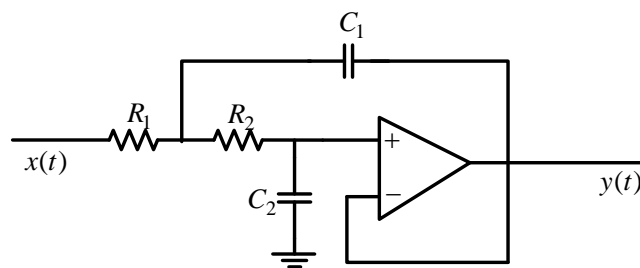


Figura 3.

19) Assuma que a equação diferencial que descreve a relação de entrada $x(t)$ e saída $y(t)$ de um dado sistema S_1 pode ser expressa como

$$\frac{d}{dt^2} y(t) + 8 \frac{d}{dt} y(t) + 116 y(t) = 116 x(t)$$

e de um dado sistema S_2 , como



$$\frac{d}{dt^2} y(t) + 8 \frac{d}{dt} y(t) + 12y(t) = 12x(t).$$

A partir disso,

- determine a função de transferência dos sistemas S_1 e S_2 ;
- esboce o diagrama de polos e zeros dos sistemas S_1 e S_2 ;
- calcule e esboce a resposta do sistema $y(t)$ ao degrau para os sistemas S_1 e S_2 ; e
- explique a diferença observada no comportamento das respostas dos sistemas S_1 e S_2 (justifique a partir da alocação dos polos).

Note que o MATLAB® pode ser utilizado para facilitar o esboço da resposta $y(t)$ dos sistemas S_1 e S_2 ; todavia, as linhas de código utilizadas devem também ser fornecidas.

20) Para o circuito eletrônico apresentado na Figura 4,

- obtenha a função de transferência do sistema em função de seus elementos;
- compute a resposta do sistema $y(t)$ para uma entrada degrau; e
- esboce $y(t)$ assumindo que $C_1 = C_2 = 100 \mu\text{F}$ e $R_1 = R_2 = 2 \text{ k}\Omega$ (via MATLAB®).

Vale salientar que a análise do circuito deve ser conduzida no domínio s , isto é, utilizando a transformada de Laplace. Também, é importante mencionar que as linhas de código utilizadas para obter o esboço da resposta $y(t)$ do sistema devem ser fornecidas.

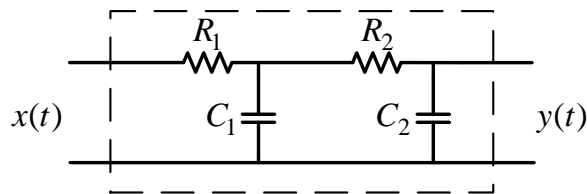


Figura 4.

21) O teorema do valor inicial estabelece que

$$x(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s).$$

Então, assumindo que $x(t) = 0$ para $t < 0$, demonstre a validade do teorema do valor inicial realizando a expansão em série de Taylor de $x(t)$ em torno de $t = 0^+$ e aplicando a transformada de Laplace.

22) Assumindo que a função de transferência de um sistema linear e invariante no tempo (LIT) causal é dada por

$$H(s) = \frac{e^{-s}(s^2 + 3s + 2)}{s^3 + 3s^2 + 12s + 10}$$

determine

- a função de transferência do sistema inverso $H_{\text{inv}}(s)$ de ordem mínima;
- se o sistema inverso $H_{\text{inv}}(s)$ é causal e estável (justifique); e
- a resposta ao impulso do sistema inverso $h_{\text{inv}}(t)$.

23) Considere que um dado sistema S pode ser representado em função de seus subsistemas S_1 , S_2 , S_3 e S_4 conforme ilustrado na Figura 5. Então, assumindo que a resposta ao impulso do subsistema S_1 é dada por

$$h_1(t) = 2\delta(t)$$

do subsistema S_2 , por

$$h_2(t) = 10u(t)$$



do subsistema S_3 , por

$$h_3(t) = 0,1e^{-20t}u(t)$$

e do subsistema S_4 , por

$$h_4(t) = 2e^{-4t}u(t)$$

determine

- a) a função de transferência e o diagrama de blocos simplificado do sistema S ;
- b) a resposta ao impulso e ao degrau do sistema S ; e
- c) se o sistema é internamente estável e BIBO estável (justifique).

Vale salientar que o desenvolvimento deve ser realizado utilizando a transformada de Laplace. Também, é importante destacar que as respostas apresentadas devem ser adequadamente justificadas.

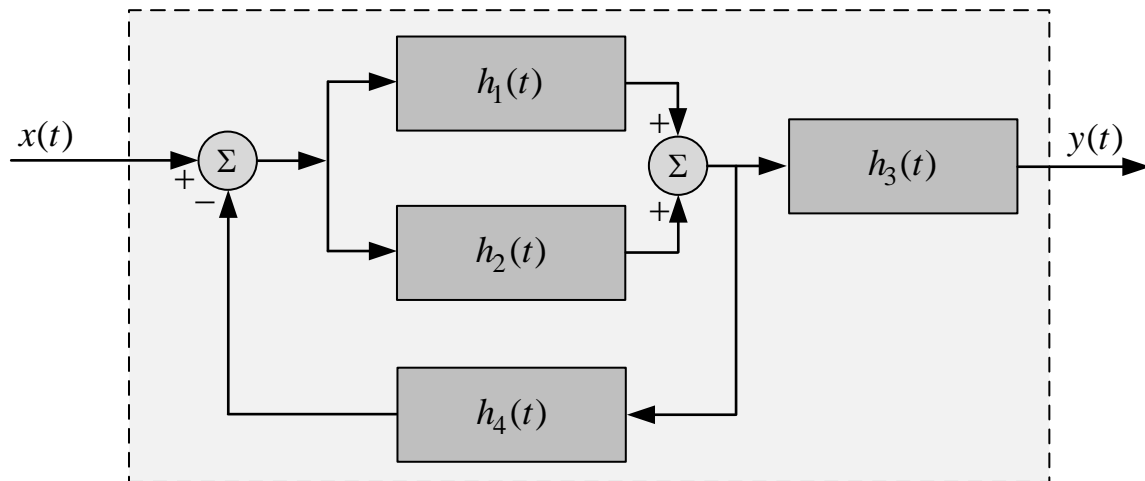


Figura 5.



RESPOSTAS

- 1) a) $\sigma > -5$ b) $-5 < \sigma < 5$ c) Integral converge se σ for um valor finito.
- 2) a) $X(s) = \frac{e^{2(s+1)}}{(s+1)}, \operatorname{Re}(s) > -1$ b) $X(s) = -\frac{e^{-3s}}{s}, \operatorname{Re}(s) < 0$
- 3) a) $X(s) = \frac{1}{s}(1 - e^{-s}), \operatorname{Re}(s) > 0$ b) $X(s) = \frac{s^2 - \omega_0^2}{(s^2 + \omega_0^2)^2}, \operatorname{Re}(s) > 0$
- 4) a) $X(s) = \frac{1}{s^2}(-s e^{-s} - e^{-s} + 1)$ b) $X(s) = \frac{e^{-s\pi} + 1}{s^2 + 1}$
- 5) a) $X(s) = \frac{3\pi}{(s^2 + 9\pi^2)(s+1)}$ b) $X(s) = \frac{1}{s}$
- 7) a) $x(0) = 1$ e $x(\infty) = 0$ b) $x(0) = 1$ e $x(\infty) = 0$
- 8) a) $x(t) = -e^{-2(t+5)}u(-t-5)$ b) $x(t) = 3e^{-t}u(-t) + 2e^{-2t}u(t)$
- 9) a) $x(t) = (e^{-2t} + e^{-3t})u(t)$ b) $x(t) = [-e^{-t} + e^{-t} \cos(t) + 3e^{-t} \sin(t)]u(t)$
c) $x(t) = (2 - te^{-t} - 2e^{-t})u(t)$
- 10) $y(t) = \left[\frac{25}{4} + \frac{31}{2}te^{-2t} - \frac{21}{4}e^{-2t} \right]u(t)$
- 11) $H(s) = \frac{3s^2 + 7s + 5}{s^3 + 6s^2 - 11s + 6}$
- 12) a) $y(t) = \left\{ \frac{3}{5} - \frac{3}{5}e^{-(t-5)} \cos[2(t-5)] + \frac{7}{10}e^{-(t-5)} \sin[2(t-5)] \right\}u(t-5)$
b) $\frac{d^2y}{dt^2} + 2\frac{dy}{dt} + 5y(t) = 2\frac{dx}{dt} + 3x(t)$
- 13) $H(s) = \frac{s(s+1)}{(s+1)^2 + 4}$ $h(t) = [-e^{-t} \cos(2t) - 2e^{-t} \sin(2t)]u(t) + \delta(t)$
- 14) a) Visto que os polos (raízes características) de $H(s)$ estão localizados no SPLE do plano s , infere-se que o sistema é internamente/assintoticamente estável (todos os seus modos característicos tendem para zero conforme $t \rightarrow \infty$). Também, como a estabilidade interna garante estabilidade externa (se $M \leq N$), o sistema é BIBO estável.
b) Como o polo (raiz característica) de $H(s)$ está localizado no SPLE do plano s , o sistema é internamente/assintoticamente estável (todos os modos característicos tendem para zero conforme $t \rightarrow \infty$). Todavia, visto que $M > N$ (ordem do polinômio do numerador é maior do que a do denominador), o sistema é BIBO instável.
- 15) a) $\frac{d}{dt}y(t) + 3y(t) = \frac{d}{dt}x(t) + x(t)$



b) Devido ao cancelamento polo-zero, $H^{-1}(s)$ tem apenas um polo localizado no SPLE do plano s ; logo, é possível obter um sistema inverso (de ordem mínima) tanto causal quanto estável (para detalhes, pesquise sobre "sistemas de fase mínima").

c) $\frac{d}{dt} y(t) + y(t) = \frac{d}{dt} x(t) + 3x(t)$

16) a) $H(s) = \frac{(s-1)}{(s+1)(s+2)}$

b) $h(t) = 3e^{-2t}u(t) - 2e^{-t}u(t)$

17) Veja o material complementar.

18) Veja o material complementar.

19) Veja o material complementar.

20) Veja o material complementar.

21) Veja o material complementar.

22) Veja o material complementar.

23) Veja o material complementar.