

第三模块考试

参考答案: CBCC ABBDD ADBCD CCABB

CADCA ABAAB DBDCD CBACD

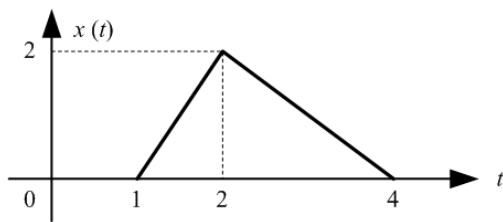
1. 已知某连续时间 LTI 系统的冲激响应为 $h(t) = u(t) - u(t-1)$, 系统输入为 $x(t) = u(t-2) - u(t-4)$, 则在复频域分析系统零状态响应 $y_{zs}(t)$ 时, 下列哪步是错误的 ()

- A. 对 $h(t)$ 进行 Laplace 变换得 $H(s) = \frac{1-e^{-s}}{s}$
- B. 对 $x(t)$ 进行 Laplace 变换得 $X(s) = \frac{e^{-2s}-e^{-4s}}{s}$
- C. 利用 Laplace 变换的卷积特性, 可得 $Y_{zs}(s) = \frac{e^{-2s}-e^{-3s}-e^{-4s}+e^{-5s}}{s}$
- D. 对 $Y_{zs}(s)$ 进行 Laplace 反变换得 $y(t) = r(t-2) - r(t-3) - r(t-4) + r(t-5)$

2. 若描述某连续 LTI 系统的微分方程为 $7y'(t) + 2y(t) = 3x(t), y(0^-) = 1$, 则该系统的 s 域方程为 ()

- A. $7sY(s) + 2Y(s) = 3X(s)$
- B. $7sY(s) - 7y(0^-) + 2Y(s) = 3X(s)$
- C. $7s^{-1}Y(s) - 7y(0^-) + 2Y(s) = 3X(s)$
- D. $7sY(s) + 7y(0^-) + 2Y(s) = 3X(s)$

3. 求如图所示的三角脉冲信号 $x(t)$ 的单边 Laplace 变换 ()。



- A. $\frac{2e^s - 3e^{2s}}{s^2}$ B. $\frac{2e^{-s} - 3e^{-2s}}{s^2}$ C. $\frac{2e^{-s} - 3e^{-2s} + e^{-4s}}{s^2}$ D. $\frac{2e^s - 3e^{2s} + e^{4s}}{s^2}$

4. 已知信号 $x(t)$ 的 Laplace 变换为 $X(s) = \frac{s+4}{(s+2)(s+3)}$ 收敛域为 $-3 < \text{Re}(s) < -2$, 则 $x(t)$ 的时域表达式为 ()

- A. $2e^{-2t}u(-t) - e^{-3t}u(-t)$ B. $2e^{-2t}u(t) - e^{-3t}u(-t)$
C. $-2e^{-2t}u(-t) - e^{-3t}u(t)$ D. $2e^{-2t}u(t) + e^{-3t}u(t)$

5. 试求理想积分器和理想微分器的系统函数 $H(s)$ 分别为 ()

- A. $\frac{1}{s}, s$ B. $1, s$ C. $\frac{1}{s}, 1$ D. $s, \frac{1}{s}$

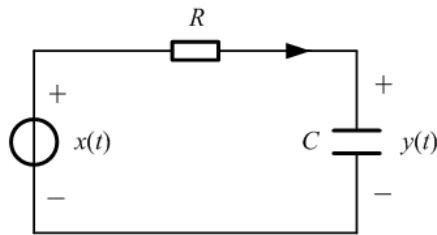
6. 若某连续时间 LTI 系统的系统函数为 $H(s) = \frac{s}{s+1}$, 则该系统属于什么类型 ()

- A. 低通 B. 高通 C. 带通 D. 带阻

7. 已知某连续时间 LTI 系统的零状态响应 $y_{zs}(t) = (0.5 + e^{-t} - 1.5e^{-2t})u(t)$, 激励信号 $x(t) = u(t)$, 试求该系统的系统函数 $H(s)$ ()

- A. $\frac{s+1}{s^2+3s+2}$ B. $\frac{2s+1}{s^2+3s+2}$
C. $\frac{s^2+3s+2}{2s+1}$ D. $\frac{2s+1}{s^2+2s+2}$

8. 题 9 图所示 RC 电路系统，激励电压源为 $x(t)$ ，输出电压 $y(t)$ 电容两端的电压 $v_c(t)$ ，该系统的系统函数 $H(s)$ 为 ()



题 9 图

- A. $\frac{RC}{s + RC}$ B. $\frac{1}{s + RC}$ C. $\frac{1}{s + \frac{1}{RC}}$ D. $\frac{\frac{1}{RC}}{s + \frac{1}{RC}}$

9. 若某连续时间 LTI 系统的系统函数

$$H(s) = \frac{6s}{(s+2)(s+1)}, -2 < \text{Re}(s) < -1$$

则该系统是否因果、稳定 ()

- A. 因果、稳定 B. 非因果、稳定 C. 因果、不稳定 D. 非因果、不稳定

10. 若某连续时间 LTI 系统的微分方程为

$$y''(t) + 5y'(t) + 4y(t) = 2x'(t) + 5x(t), t > 0$$

则该系统的系统函数 $H(s)$ 和单位冲激响应 $h(t)$ 分别为 ()

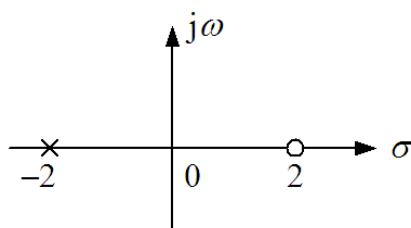
- A. $\frac{2s+5}{(s+1)(s+4)}, (e^{-t} + e^{-4t})u(t)$ B.

$\frac{2s+5}{(s+1)(s+3)}, (e^{-t} + e^{-4t})u(t)$

- C. $\frac{2s+5}{(s+1)(s+4)}, (e^t + e^{4t})u(t)$

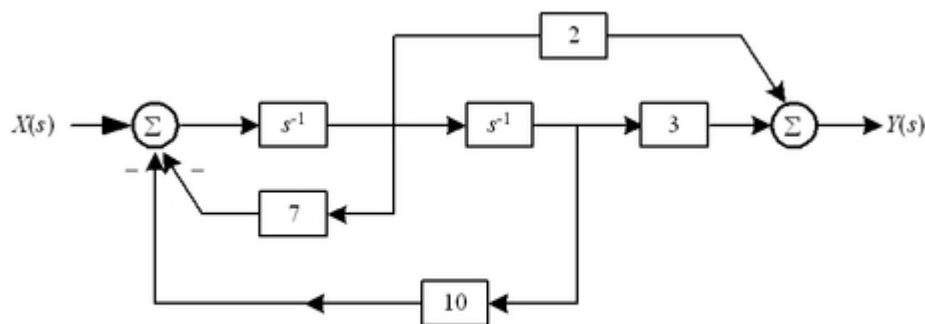
D. $\frac{2s+5}{(s+1)(s+3)}, (e^t + e^{3t})u(t)$

11. 已知连续时间 LTI 系统的零极点分布如图所示, 且 $H(\infty) = 1$, 则该系统的单位阶跃响应为 ()



- A. $\delta(t) + 2e^{-2t}u(t)$ B. $(-1 + 4e^{-2t})u(t)$
 C. $(1 - 4e^{-2t})u(t)$ D. $\delta(t) - 4e^{-2t}u(t)$

12. 若某连续 LTI 因果系统的模拟框图如题 13 图所示, 则该系统的系统函数 $H(s)$ 为 (A)



题 13 图

- A. $\frac{2s^{-1} + 3s^{-2}}{1 - 7s^{-1} - 10s^{-2}}$ B. $\frac{2s^{-1} + 3s^{-2}}{1 + 7s^{-1} + 10s^{-2}}$
 C. $\frac{1 + 7s^{-1} + 10s^{-2}}{2s^{-1} + 3s^{-2}}$ D. $\frac{1 - 7s^{-1} - 10s^{-2}}{2s^{-1} + 3s^{-2}}$

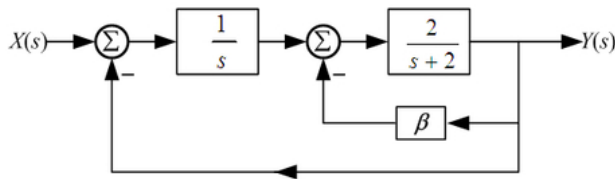
13. 已知某连续 LTI 系统在阶跃信号 $u(t)$ 激励下产生的阶跃响应为

$g(t) = (1 - e^{-2t})u(t)$, 现观测到系统在输入信号 $x(t)$ 激励下的零状态响应为

$y_{zs}(t) = (e^{-2t} + e^{-3t})u(t)$, 试确定输入信号 $x(t)$ 。()

- A. $0.5e^{-3t}u(t)$ B. $\delta(t) + 0.5e^{-3t}u(t)$
 C. $\delta(t) - 0.5e^{-3t}u(t)$ D. $\delta(t) - e^{-3t}u(t)$

14. 确定使题 15 图所示因果连续时间 LTI 系统稳定的常数 β ()



题 15 图

- A. $\beta < 0$ B. $\beta > 0$ C. $\beta < -1$ D. $\beta > -1$

15. 描述连续 LTI 系统的微分方程为

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 4x'(t) + 3x(t), t \geq 0$$

已知 $y(0^-) = -2, y'(0^-) = 3, x(t) = u(t)$ 。由 s 域求系统的零输入响应 $y_{zi}(t)$ 、零状态响应 $y_{zs}(t)$ 和完全响应 $y(t)$ ，下面哪一步有错 ()

A. 对微分方程两边进行单边 Laplace 变换得

$$s^2 Y(s) - sy(0^-) - y'(0^-) + 3[sY(s) - y(0^-)] + 2Y(s) = (4s + 3)X(s)$$

B. 零输入响应的 s 域表示式为

$$Y_{zi}(s) = \frac{sy(0^-) + y'(0^-) + 3y(0^-)}{s^2 + 3s + 2} = \frac{-2s - 3}{(s + 1)(s + 2)} = \frac{-1}{s + 1} + \frac{-1}{s + 2}$$

C. 零状态响应的 s 域表示式为

$$Y_{zs}(s) = \frac{4s + 3}{(s + 1)(s + 2)} X(s) = \frac{4s + 3}{s(s + 1)(s + 2)} = \frac{0.5}{s} - \frac{1}{s + 1} + \frac{0.5}{s + 2}$$

D. 完全响应为

$$y(t) = L\{Y_{zi}(s)\} + L\{Y_{zs}(s)\} = 1.5 - 3.5e^{-2t}, t > 0$$

16 已知 $x[k]$ 的 z 变换 $X(z) = \frac{1}{1 + z^{-2}}, |z| > 1$ ，那么 $\sum_{i=0}^k x[i]$ 的单边 z 变换及其收敛域为 ()

A. $\frac{1}{(1 + z^{-2})(1 + z^{-1})}, |z| > 1$

B. $\frac{1}{(1 + z^{-2})(1 - z^{-1})}, |z| < 1$

C. $\frac{1}{(1+z^{-2})(1-z^{-1})}, |z| > 1$

D. $\frac{1}{(1+z^{-2})(1+z^{-1})}, |z| < 1$

17. 若因果序列 $x[k]$ 的 z 变换为 $X(z) = \frac{z(z+1)}{(z^2-1)(z+0.5)}$, 则 $x[0]$ 与 $x[\infty]$ 分别为 ()

A. 0, 2/3 B. 0, 1 C. 1, 1 D. 0, 不存在

18. $X(z) = \frac{-2z}{z-2} + \frac{3z}{z-3}, 2 < |z| < 3$, 的 z 反变换 $x[k]$ 为 (A)

A. $x[k] = 2 \cdot 2^k u[-k-1] - 3 \cdot 3^k u[-k-1]$

B. $x[k] = -2 \cdot 2^k u[k] - 3 \cdot 3^k u[-k-1]$

C. $x[k] = 2 \cdot 2^k u[-k-1] - 3 \cdot 3^k u[k]$

D. $x[k] = -2 \cdot 2^k u[k] + 3 \cdot 3^k u[k]$

19. 若离散时间 LTI 系统在输入 $x[k] = u[k]$ 的激励下产生的响应为 $y_{zs}[k] = (0.5)^k u[k] + 4u[k]$, 则该系统的系统函数 $H(z)$ 为 ()

A. $\frac{5z+3}{z+0.5}, |z| > 0.5$

B. $\frac{5z-3}{z-0.5}, |z| > 0.5$

C. $\frac{5z-3}{z-0.5}, |z| < 0.5$

D. $\frac{5z+3}{z-0.5}, |z| > 0.5$

20. 若某离散 LTI 系统的单位脉冲响应 $h[k] = \delta[k] - (\frac{1}{4})^k u[k]$, 则描述该系统的差分方程为 ()

A. $y[k] + \frac{1}{4}y[k-1] = \frac{1}{4}x[k-1]$

B. $y[k-1] = 4x[k] - x[k-1]$

C. $y[k] - \frac{1}{4}y[k-1] = -\frac{1}{4}x[k-1]$ D. $y[k] - \frac{1}{4}y[k-1] = x[k]$

21. 已知某离散 LTI 系统在阶跃信号 $u[k]$ 激励下产生的阶跃响应为 $g[k] = (\frac{1}{2})^k u[k]$ ，那

么在 $x[k] = (\frac{1}{3})^k u[k]$ 激励下产生的零状态响应 $y_{zs}[k]$ 为 ()

A. $y_{zs}[k] = [4(\frac{1}{3})^k - 3(\frac{1}{2})^k]u[k]$ B. $y_{zs}[k] = [(\frac{1}{3})^k - 3(\frac{1}{2})^k]u[k]$

C. $y_{zs}[k] = [4(\frac{1}{3})^k - (\frac{1}{2})^k]u[k]$ D. $y_{zs}[k] = [3(\frac{1}{3})^k - 4(\frac{1}{2})^k]u[k]$

23. 描述某离散 LTI 系统的差分方程描述为：

$y[k] + 3y[k-1] + 2y[k-2] = x[k], k \geq 0$ 若 $x[k] = u[k]$ 则系统的零状态响应为 ()

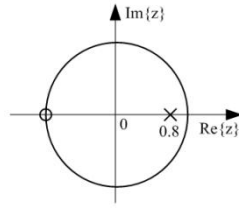
A. $y_{zs}[k] = [\frac{1}{6} + \frac{1}{2}(-1)^k + \frac{4}{3}(-2)^k]u[k]$

B. $y_{zs}[k] = [\frac{1}{6} - \frac{1}{2}(-1)^k + \frac{4}{3}(2)^k]u[k]$

C. $y_{zs}[k] = [\frac{1}{6} - \frac{1}{2}(-1)^k + \frac{4}{3}(-2)^k]u[k]$

D. $y_{zs}[k] = [\frac{1}{6} + \frac{1}{2}(-1)^k + \frac{4}{3}(2)^k]u[k]$

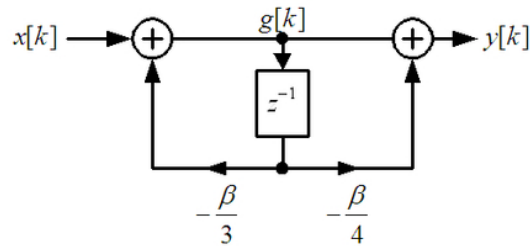
24. 若某因果离散时间 LTI 系统，其系统函数的零极点图如题 25 图所示，则该系统具有 () 特性。



题 25 图

- A. 低通 B. 高通 C. 带通 D. 带阻

25. 若某因果离散时间系统的系统模拟框图如题 26 图所示，则系统稳定时 β 值范围是 ()

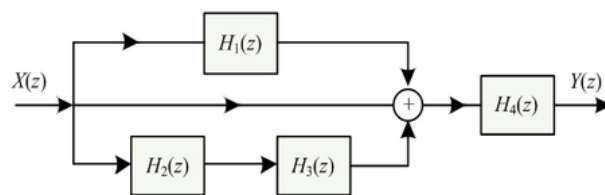


题 26 图

- A. $|\beta| < 3$ B. $|\beta| > 3$ C. $|\beta| < 4$ D. $|\beta| > 4$

26. 离散时间 LTI 系统的时域特性主要取决于系统函数的 () 分布
A. 零点 B. 极点 C. 零点和极点 D. 以上都不对

27. 题 26 图所示的离散时间 LTI 系统的系统函数 $H(z)$ 是 ()

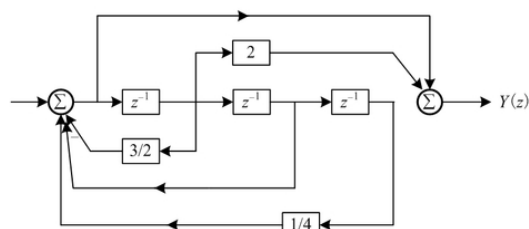


题 28 图

- A. $H(z) = [H_1(z) + 1 + H_2(z)H_3(z)]H_4(z)$
B. $H(z) = [H_1(z) + H_2(z)H_3(z)]H_4(z)$
C. $H(z) = \frac{1}{[H_1(z) + H_2(z)H_3(z)]}H_4(z)$

D.
$$H(z) = \frac{1}{[H_1(z) + 1 + H_2(z)H_3(z)]} H_4(z)$$

28. 题 29 图所示的离散时间 LTI 系统的系统函数 $H(z)$ 是 ()



题 29 图

A.

$$H(z) = \frac{1 + 2z^{-1}}{1 - \frac{3}{2}z^{-1} + z^{-2} - \frac{1}{4}z^{-3}}$$

B.

$$H(z) = \frac{1 + 2z^{-1}}{1 + \frac{3}{2}z^{-1} - z^{-2} + \frac{1}{4}z^{-3}}$$

C.

$$H(z) = \frac{1 - \frac{3}{2}z^{-1} + z^{-2} - \frac{1}{4}z^{-3}}{1 + 2z^{-1}}$$

D.

$$H(z) = \frac{1 + \frac{3}{2}z^{-1} - z^{-2} + \frac{1}{4}z^{-3}}{1 + 2z^{-1} + z^{-2} + z^{-3}}$$

29. 由离散时间系统 $H(z)$ 的极点可以定性判断出系统时域特性, 若 $H(z)$ 具有单实数极点

$p = r$, 则以下哪条描述的系统时域特性不正确 ()

A. 当 $r > 1$, $h[k]$ 为增幅指数序列

B. 当 $r > 1$, $h[k]$ 为增幅振荡序列

C. 当 $r < 1$, $h[k]$ 为衰减指数序列

D. 当 $r = 1$, $h[k]$ 为等幅序列

30. 判断离散时间系统的稳定性, 以下哪条是错误的 ()

A. 系统对于任意的有界输入其对应的输出也有界

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| = S < \infty$$

B. 系统单位脉冲响应

$h[k]$ 满足

C. 系统函数 $H(z)$ 的收敛域包含 z 平面单位圆

D. 系统函数 $H(z)$ 的极点都在单位圆内

31. 回声信号 $r[k]$ 由原始声音 $x[k]$ 与回波信号 $\alpha x[k-N]$ 二者之和组成, 即

$r[k] = x[k] + \alpha x[k-N]$ 其中 $0 < \alpha < 1$, 为衰减系数, N 是传输延时。若设计一个消除回波的系统, 则该系统的系统函数为 ()

A. $1 + \alpha z^{-N}, |z| > |\alpha|$

B. $\frac{1}{1 + \alpha z^{-N}}, |z| > |\alpha|^{\frac{1}{N}}$

C. $\frac{1}{1 + \alpha z^{-N}}, |z| > |\alpha|$

D. $\frac{1}{1 + \alpha z^N}, |z| > |\alpha|^{\frac{1}{N}}$

32. 状态变量分析法可以分析的系统是为 ()

A. 单输入单输出

B. 单输入多输出

C. 多输入多输出

D. 以上都可以

33. 利用状态变量分析法分析连续时间 LTI 系统时, 输出方程 $y(t)$ 可能与哪些因素有关 (A)

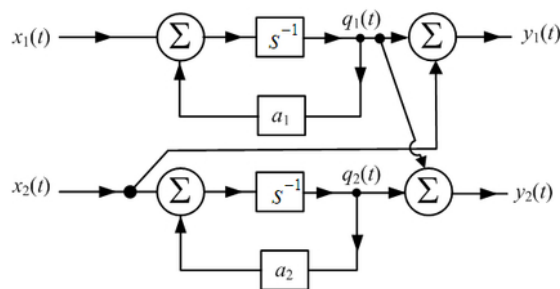
A. 只与输入 $x(t)$ 有关

B. 只与状态变量 $q(t)$ 有关

B. 与输入 $x(t)$ 和状态变量 $q(t)$ 有关

D. 与以上都无关

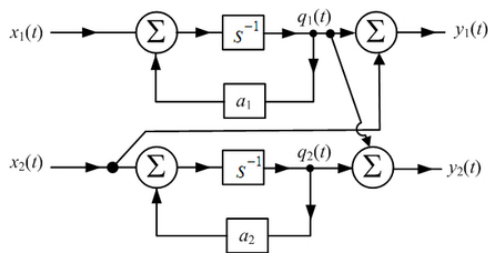
34. 已知某连续时间 LTI 系统的模拟框图如题 35 图所示, $q1(t)$ 和 $q2(t)$ 为状态变量, 若描述该系统的状态方程为 $\dot{q}(t) = Aq(t) + Bx(t)$, 则 A 矩阵应等于 ()



题 35 图

- A. $\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$ B. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$ C. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ D. $\begin{bmatrix} \alpha_1 & 0 \\ 0 & \alpha_2 \end{bmatrix}$

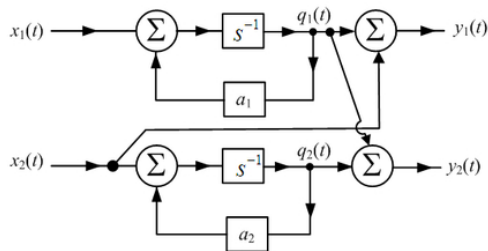
35. 已知某连续时间 LTI 系统的模拟框图如题 36 图所示, $q1(t)$ 和 $q2(t)$ 为状态变量, 若描述该系统的状态方程为 $\dot{q}(t) = Aq(t) + Bx(t)$, 则 B 矩阵应等于 ()



题 36 图

- A. $\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$ B. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$ C. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ D. $\begin{bmatrix} \alpha_1 & 0 \\ 0 & \alpha_2 \end{bmatrix}$

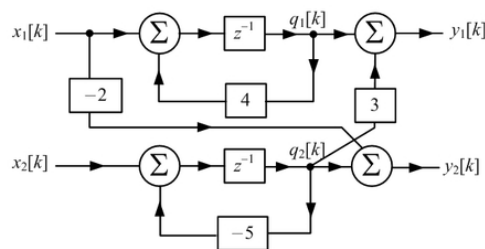
36. 已知某连续时间 LTI 系统的模拟框图如题 37 图所示, $q1(t)$ 和 $q2(t)$ 为状态变量, 若系统的输出方程为 $y(t) = Cq(t) + Dx(t)$, 则 C 矩阵应等于 ()



题 37 图

- A. $\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$ B. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$ C. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ D. $\begin{bmatrix} \alpha_1 & 0 \\ 0 & \alpha_2 \end{bmatrix}$

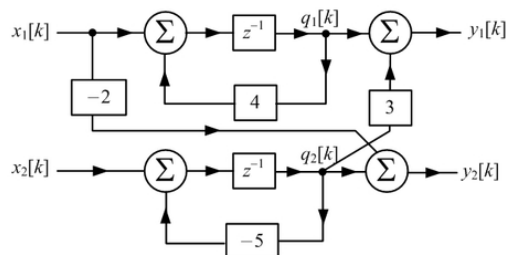
37. 已知某离散时间 LTI 系统的模拟框图如题 38 图所示, $q1[k]$ 和 $q2[k]$ 为状态变量, 若描述该系统的状态方程为 $q[k+1] = Aq[k] + Bx[k]$, 则 A 矩阵应等于 ()



题 38 图

- A. $\begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & -5 \end{bmatrix}$ B. $\begin{bmatrix} 1 & 3 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ C. $\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ -2 & 0 \end{bmatrix}$ D. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$

38. 已知某离散时间 LTI 系统的模拟框图如题 39 图所示, $q1[k]$ 和 $q2[k]$ 为状态变量, 若描述该系统的状态方程为 $y[k] = Cq[k] + Dx[k]$, 则 D 矩阵应等于 ()



题 39 图

- A. $\begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & -5 \end{bmatrix}$ B. $\begin{bmatrix} 1 & 3 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ C. $\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ -2 & 0 \end{bmatrix}$ D. $\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$

39. 已知计算某二输入二输出连续 LTI 系统的系统函数矩阵 $H(s)$ 的 MATLAB 程序为

```
A=[2 3;0 -1];B=[0 1; 1 0];
C=[1 1; 0 -1];D=[1 0; 1 0];
[B1,A1]=ss2tf(A,B,C,D,1);
[B2,A2]=ss2tf(A,B,C,D,2);
运行程序所得结果如下:
```

$$\begin{aligned}
 \text{num1} &= \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 1 & -2 & 0 \end{bmatrix} \\
 \text{den1} &= \begin{bmatrix} 1 & -1 & -2 \end{bmatrix} \\
 \text{num2} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \\
 \text{den2} &= \begin{bmatrix} 1 & -1 & -2 \end{bmatrix}
 \end{aligned}$$

则该系统的系统函数矩阵 $H(s)$ 为 ()

A. $\begin{bmatrix} \frac{s}{s+1} & 0 \\ \frac{s+1}{s-1} & \frac{1}{s-2} \end{bmatrix}$

B. $\begin{bmatrix} \frac{s-2}{s+1} & s-2 \\ \frac{s+1}{s} & 0 \end{bmatrix}$

C. $\begin{bmatrix} \frac{1}{s-2} & \frac{s+1}{s-2} \\ 0 & \frac{s}{s+1} \end{bmatrix}$

D. $\begin{bmatrix} \frac{s+1}{s-2} & \frac{1}{s-2} \\ \frac{s}{s+1} & 0 \end{bmatrix}$