东 南 大 学 考 试 卷答案(A 卷)

课程名称 信号与线性系统 考试学期 09-10-3 适 用 专 业 信息学院、吴健雄学院 考 试 形 式 考试时间长度 120 分钟

- 一、选择题(每题只有一个正确答案,共10小题,每小题2分)
- 1、已知某系统的状态方程为 $\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3 & 4 \\ 6 & 5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} e(t)$,则下列选项中不可能是该

系统的零输入响应的是(C)

- **A** $e^{-t}\varepsilon(t)$; **B** 0; **C** $e^{9t}\varepsilon(t)$; **D** $e^{-9t}\varepsilon(t)$
- 2、 连续时间信号 f(t) 的最高频率分量为 100 Hz, 现对信号 4 f(5t-10) 进行理想抽样, 则奈奎斯特抽样频率为(D)
 - A 100 Hz
- B 200 Hz
- C 500 Hz D 1000 Hz
- 3、LTI 因果离散系统 $y(k+2) + \frac{5}{2}y(k+1) + y(k) = 2e(k+1) + 4e(k)$,系统稳定性描述 正确的是(A)
- A 不稳定 B 稳定 C 临界稳定 D 不确定
- 4 、LTI 离散系统的差分方程为 y(k+2) y(k) = e(k+1) + e(k),则该系统的状态变量 的个数是(B)

- B 二个 C 三个 D 无法确定
- 5、某函数的双边拉氏变换为 $F(s) = \frac{s}{(s-3)(s-1)}$,则其收敛区为(**D**)

- Re[s]<1 B Re[s]>3 C 1<Re[s]<3 D 无法确定
- 6、已知左边序列的 z 变换 $F(z) = \frac{z^2 + z}{z^3 2z + 1}$,则 f(-1) = ?(A)

共8页第1页

7、若已知 $F[f(t)] = F(j\omega)$,则 f(4-2t)的傅里叶变换为(D)。

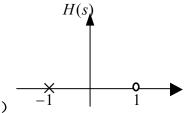
$$\mathbf{A} \qquad -\frac{1}{2}e^{2j\omega}F(j\frac{\omega}{2})$$

$$\mathbf{A} \qquad -\frac{1}{2}e^{2j\omega}F(j\frac{\omega}{2}) \qquad \qquad \mathbf{B} \qquad \frac{1}{2}e^{-j\frac{\omega}{2}}F(-j\frac{\omega}{2})$$

C
$$\frac{1}{2}e^{2j\omega}F(-j\frac{\omega}{2})$$

C
$$\frac{1}{2}e^{2j\omega}F(-j\frac{\omega}{2})$$
 D $-\frac{1}{2}e^{-2j\omega}F(-j2\omega)$

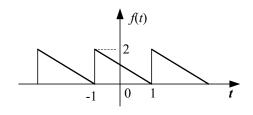
8、信号 $e(t) = 5\cos(200t) + 7\cos(800t)$ 通过一具有如下零极图的系统,则下述结论中正



确的是(D)

- A 幅度失真、相位不失真
- B 幅度不失真、相位不失真
- C 幅度失真、相位失真 D 幅度不失真、相位失真

9、周期信号(T=2)如下图所示,下列对其含有的谐波分量的描述中最准确的是(A)



- A 只有直流、正弦项
- B 只有直流、余弦项
- C 只有奇次余弦项
- D 只有偶次正弦项
- 10、下列叙述中错误的是: (C)
- A. 若f(k)是一个实数序列,则 $F(e^{i\omega}) = F^*(e^{-i\omega})$;
- B. 若f(k)是一个实数序列,则 $\left|F(e^{i\omega})\right| = \left|F^*(e^{-i\omega})\right|$;
- C. 若 f(k) 是一个实奇序列,则 $F(e^{i\omega}) = F(e^{-i\omega})$;
- D. 若 f(k) 是一个实偶序列,则 $F(e^{i\omega}) = F(e^{-i\omega})$;

共8 页 第 2 页

二、简答题(共8题,共50分)

1、(7 分) 已知 $f_1(k) = (2)^{k+1} \varepsilon(k+1)$, $f_2(k) = \delta(2-k) + \varepsilon(k+1)$ 。 求两序列的卷积 $y(k) = f_1(k) * f_2(k)$ 。

解:

时域:
$$f_1(k) * \delta(2-k) = 2^{k-1} \varepsilon(k-1)$$
, $f_1(k) * \varepsilon(k+1) = (2^{k+3}-1)\varepsilon(k+2)$

Z 变换:
$$f_1(k) * \delta(2-k) = 2^{k-1} \varepsilon(k-1)$$
, $F_1(z)E(z) = \frac{z}{z-2} z \frac{z}{z-1} z$

$$f_1(k) * \varepsilon(k+1) = (2^{k+3}-1)\varepsilon(k+2)$$

2、(6分) 已知 LTI 因果离散系统 y(k) - y(k-1) - 2y(k-2) = e(k-1) + e(k-2),已知

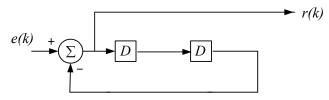
$$y_{zi}(-1) = 1$$
, $y_{zi}(-2) = 2$, 若 $e(k) = \varepsilon(k)$,

求系统的零输入响应、零状态响应和全响应;

解:

$$y_{zi} = (-1)^k \varepsilon(k) + 4z^k \varepsilon(k), y_{zs} = (2^k - 1)\varepsilon(k), \quad y = y_{zi} + y_{zs}$$

3、(6 分) 已知某 LTI 因果离散系统的输入为 e(k) ,输出为 r(k) ,其框图如图所示。



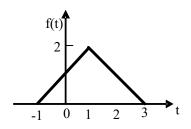
列写该系统的状态方程和输出方程;

解:

$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_2(k) \\ x_2(k+1) = -x_1(k) + e(k) \end{cases}, \quad r(k) = -x_1(k) + e(k)$$

4、(6 分)已知信号 f(t) 波形如下,试求其傅里叶变换 $F(j\omega)=\left|F(j\omega)\right|e^{j\varphi(\omega)}$ 的 $\varphi(\omega)$ 及 F(0) 。

共8页第3页



解:

$$f(t) = \delta(t-1), F(jw) = G(jw)e^{-jw}, \varphi(w) = -w, F(0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)dt = 4$$

5、(6 分)求 z 变换 $F(z) = \frac{z+1}{(z-1)(z-2)}$,在不同收敛域情况下对应的序列

解:

$$F(z) = \frac{3}{z - 2} - \frac{2}{z - 1}$$

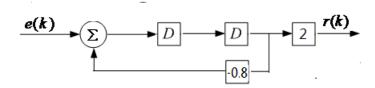
ROC
$$|z| > 2右边$$
, $f(k) = 3*2^{k-1}\varepsilon(k-1) - 2\varepsilon(k-1)$

ROC
$$|z| < 1$$
左边, $f(k) = -3*2^{k-1}\varepsilon(-k) + 2\varepsilon(-k)$

ROC
$$1 < |z| < 2 \%$$
 $\exists z \in \mathbb{Z}$ $\exists z \in \mathbb{Z}$ $\exists z \in \mathbb{Z}$ $\exists z \in \mathbb{Z}$

6、(7 分)某二阶系统的差分方程为: $H(z)=\frac{2}{z^2+0.8}$,试画出系统的框图,并求系统 对信号 $e(k)=1+\cos(\frac{\pi}{2}k)+2\sin(\pi k)$ 的响应。

解:



$$e(k) = 1 + \cos(\frac{\pi}{2}k) = 1 + \frac{1}{2}e^{j\frac{\pi}{2}k} + e^{-j\frac{\pi}{2}k},$$

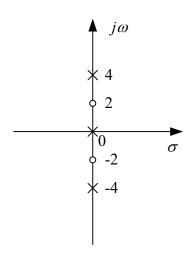
$$H(1) = \frac{10}{9}$$

$$H(e^{j\frac{\pi}{2}}) = H(e^{-j\frac{\pi}{2}}) = -10$$

$$\Rightarrow r(k) = \frac{10}{9} + 10\cos(\frac{\pi}{2}k + \pi) = \frac{10}{9} - 10\cos(\frac{\pi}{2}k)$$

共8 页 第 4 页

7、(6 分)一系统函数 H(s) 的零极图如下图所示,且 $h(0^+)=1$ 。如果输入 $e(t)=\sin(\omega t)\varepsilon(t)$,请求出在 $\omega=1$ 时系统的响应,并指出自由响应分量,受迫响应



分量,瞬态响应分量和稳态响应分量。

#:
$$H(s) = \frac{1}{s} * \frac{(s+j2)(s-j2)}{(s+j4)(s-j4)} A_0$$
, $\lim_{s \to \infty} sH(s) = A_0 = h(0^+)^2 \Rightarrow H(s) = \frac{s^2+4}{s(s^2+16)}$

$$R(s) = \frac{w}{w^2 + s^2} = \frac{1}{s^2 + 1} \Rightarrow R(s) = \frac{1}{s^2 + 1} * \frac{s^2 + 4}{s(s^2 + 16)} \Rightarrow r(t) = L^{-1}\{R(s)\} = \dots$$

8、(6 分)一因果系统函数
$$H(s) = \frac{1}{s^5 + 2s^4 + 2s^3 + 4s^2 + 11s + 10}$$
,试判断该系统是否稳定,并确定具有正实部的特征根和负实部特征根的个数。

解:

$$S^5$$
 1 2 11 $\varepsilon \to 0, 4 - \frac{12}{\varepsilon} < 0, 6 - \frac{5\varepsilon^2}{2\varepsilon - 6} > 0$,变号 2 次,系统不稳定

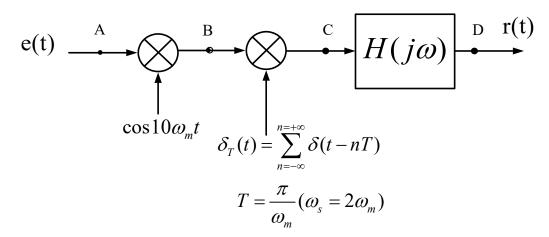
$$S^3 \quad 0(\varepsilon) \quad 6$$

$$S^2 = 4 - \frac{12}{\varepsilon}$$
 10

$$S^1 6 - \frac{5\varepsilon^2}{2\varepsilon - 6}$$
 0

$$S^0$$
 10

三、(15 分)已知一系统的框图如图所示,其中输入 $e(t)=\frac{\omega_m}{2\pi}Sa(\frac{\omega_m t}{2})$,滤波子系统的 频响为 $H(j\omega)=\mathbb{I}[\varepsilon(\omega+\omega_m)-\varepsilon(\omega-\omega_m)]$ 。试:

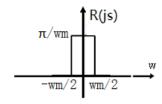


- 1、分别画出图中A、B、C、D 各点的频谱图;
- 2、输出r(t)与输入e(t)相比较是否有失真?请给出理由。

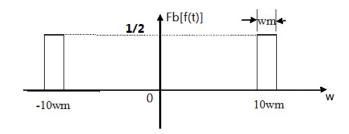
解:

1.由互易定理知:

A 点:



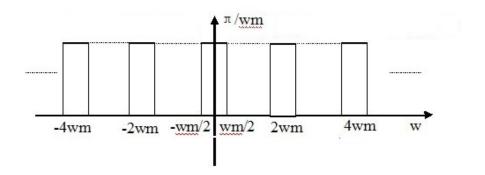
Β点:



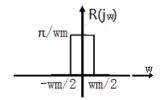
共8 页

第 6 页

由理想抽样定理知 C 点:



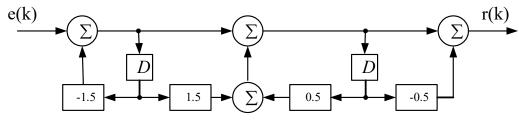
由滤波得 D 点:



2.无失真,信号频带内各分量衰减相同,无相位偏移

四、(15 分)已知某离散时间系统的框图如下, $r_{zi}(0)=r_{zi}(1)=2$, $e(k)=\varepsilon(k)$ 。

- 1、 试求该系统的传输函数;
- 2、确定系统的阶数,并说明理由;
- 3、该系统是否是一个稳定系统?说明理由;
- 4、求全响应。



解:

共8 页 第 7 页

$$\begin{cases} e(k) - x_1(k-1) - 1.5 = x_1(k) \\ \frac{x_1(k) + 1.5x_1(k-1)}{e(k)} + \frac{1}{2}x_2(k-1) = x_2(k \in N) \end{cases}, \\ r(k) = x_2(k) - \frac{1}{2}x_2(k-1) \end{cases}$$

$$r(k) = e(k), E(z) = x_1(z) + \frac{3}{2}Z^{-1}x_1(z), \quad x_1(z)(1 + \frac{3}{2}z^{-1}) = x_1(z)(1 - \frac{1}{2}z^{-1}) \end{cases},$$

$$R(z) = (1 - \frac{1}{2}z^{-1})x_2(z), \quad R(z) = (1 - \frac{1}{2}t^{-1})^* \frac{1 + \frac{3}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} * \frac{1}{1 + \frac{3}{2}z^{-1}} * \frac{1}{1 + \frac{3}{2}z^{-1}} E(z)$$

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

$$H(z) \ge 1, D(z) = (2\delta - 1)(2\delta + 3) = 0, \delta_1 = \frac{1}{2}, \delta_2 = -\frac{3}{2},$$

$$r_{zi}(k) = C_1(\frac{1}{2})^k \varepsilon(k) + C_2(1 - \frac{3}{2})^k \varepsilon(k), \quad \begin{cases} C_1 + C_2 = 2 \\ C_1 - 3C_2 = 4 \end{cases}, \quad \overrightarrow{\square} \rightleftharpoons : \quad C_1 = -\frac{1}{2}, C_2 = \frac{5}{2} \end{cases}$$

$$r_{zi}(k) = \frac{5}{2} * (\frac{1}{2})^k \varepsilon(k) - \frac{1}{2}(-\frac{3}{2})^k \varepsilon(k), \quad D(z) = (2\delta - 1)(2\delta + 3), \quad \cancel{\$} \stackrel{\text{$\%}}{\cancel{\%}} \cancel{\%} \cancel{\%} \cancel{\%}$$

$$|\delta_{1,2}| > 1, \quad \cancel{\$} \stackrel{\text{$\%}}{\cancel{\%}} \stackrel{\text{$\%}}{\cancel{\%}} \cancel{\%} ; \quad \sigma(k) = \varepsilon(k)(1 + \frac{5}{2}(\frac{1}{2})^k - \frac{1}{2}(\frac{3}{2})^k)$$