

# 中山大学考试卷（ A 卷）

## 课程：信号与系统 （闭卷）（2013/06）

专业 \_\_\_\_\_ 班级 \_\_\_\_\_ 姓名 \_\_\_\_\_ 学号 \_\_\_\_\_

题号	一（20分）	二（8分）	三（12分）	四（15分）	五（15分）	六（12分）	七（10分）	八（8分）	总分
得分									

### 一． 选择题（每小题 2 分，共 20 分）

得分	
----	--

1．连续信号  $f(t)$  与  $\delta(t - t_0)$  的乘积，即  $f(t)\delta(t - t_0) =$ \_\_\_\_\_。

- (a)  $f(t_0)\delta(t)$       (b)  $f(t - t_0)$       (c)  $\delta(t)$       (d)  $f(t_0)\delta(t - t_0)$

2．离散信号  $f(k)$  与  $\delta(k - k_0)$  的卷积，即  $f(k) * \delta(k - k_0) =$ \_\_\_\_\_。

- (a)  $f(k)$       (b)  $f(k - k_0)$       (c)  $\delta(k)$       (d)  $\delta(k - k_0)$

3．系统无失真传输的条件是 \_\_\_\_\_。

- (a) 幅频特性等于常数      (b) 相位特性是一通过原点的直线  
(c) 幅频特性等于常数，相位特性是一通过原点的直线  
(d) 幅频特性是一通过原点的直线，相位特性等于常数

4．已知  $f(t)$  的傅里叶变换  $F(j\omega)$ ，则信号  $f(2t - 5)$  的傅里叶变换是 \_\_\_\_\_。

- (a)  $\frac{1}{2}F(\frac{j\omega}{2})e^{-j5\omega}$       (b)  $F(\frac{j\omega}{2})e^{-j5\omega}$       (c)  $F(\frac{j\omega}{2})e^{-j\frac{5}{2}\omega}$       (d)  $\frac{1}{2}F(\frac{j\omega}{2})e^{-j\frac{5}{2}\omega}$

5．若 Z 变换的收敛域是  $|z| > R_{x1}$ ，则该序列是 \_\_\_\_\_。

- (a) 左边序列      (b) 右边序列      (c) 双边序列      (d) 有限长序列

6．已知某系统的系统函数  $H(s)$ ，唯一决定该系统单位冲激响应  $h(t)$  函数形式的是\_\_\_\_\_。

- (a)  $H(s)$  的极点      (b)  $H(s)$  的零点      (c) 系统的输入信号      (d) 系统的

输入信号与  $H(s)$  的极点

7. 已知某信号  $f(t)$  的傅里叶变换为  $F(j\omega) = \frac{2}{j\omega} + 2\pi\delta(\omega)$ , 则该信号的导数  $f'(t)$

的拉普拉斯变换及其收敛域为 \_\_\_\_\_。

- (a)  $2, -\infty < \sigma < \infty$       (b)  $\frac{2}{s} + 1, \sigma > 0$       (c)  $\frac{2}{s}, \sigma > 0$       (d)  $\frac{2}{s^2}, \sigma > 0$

8. 若离散时间系统是因果稳定的, 则它的系统函数的极点 \_\_\_\_\_。

- (a) 全部落于单位圆外      (b) 全部落于单位圆上  
(c) 全部落于单位圆内      (d) 上述三种情况都不对

9. 已知  $F(z) = \frac{z}{z-a}, |z| < a$ , 其对应的离散时间信号为 \_\_\_\_\_。

- (a)  $-a^k \varepsilon(-k)$       (b)  $-a^k \varepsilon(-k-1)$       (c)  $a^k \varepsilon(-k)$       (d)  $a^k \varepsilon(-k-1)$

10. 对信号  $f(t) = \frac{\sin(\pi t)}{\pi t}$  进行抽样, 则其奈奎斯特抽样间隔为 \_\_\_\_\_。

- (a) 1 毫秒      (b) 1 秒      (c) 0.5 秒      (d) 2 秒

二、(10 分) 已知信号  $f(-\frac{1}{2}t + 1)$  的波形如图 1 所示,

得分

画出信号  $f(t)$  的波形。

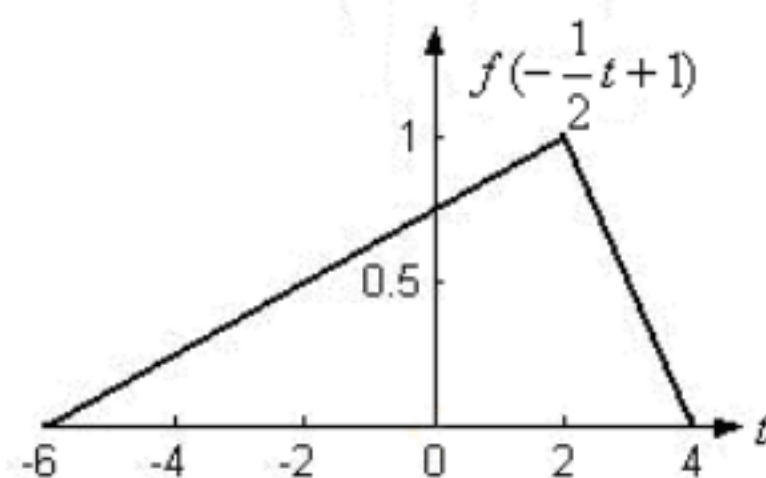
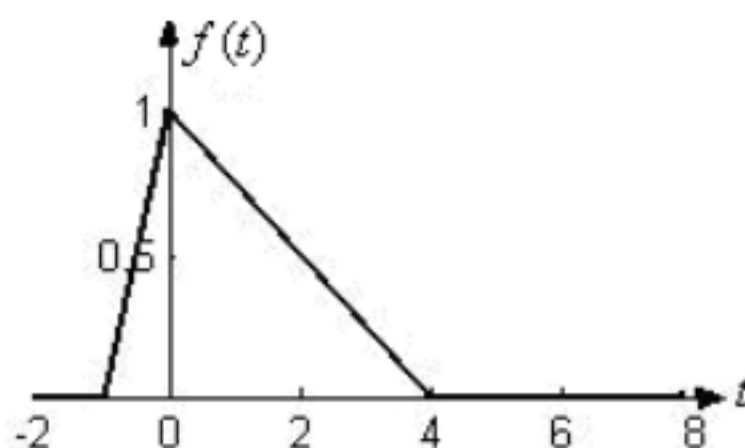


图 1

解:



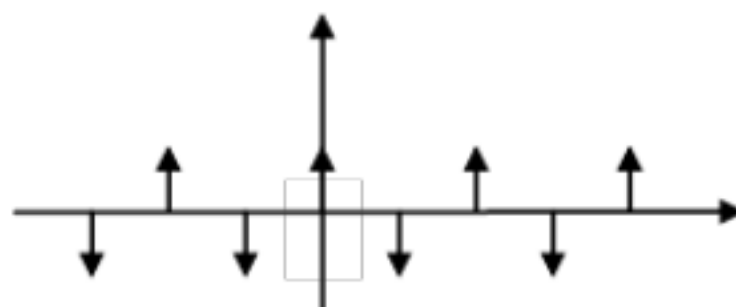
三、(12 分) 已知  $f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (-1)^k \delta(t-k)$

得分

(1) 画出  $f(t)$  的波形；

(2) 求  $f(t)$  的傅里叶变换  $F(j\omega)$  并画出其频谱波形。

解：(1)  $f(t)$  为周期信号，周期  $T = 2$

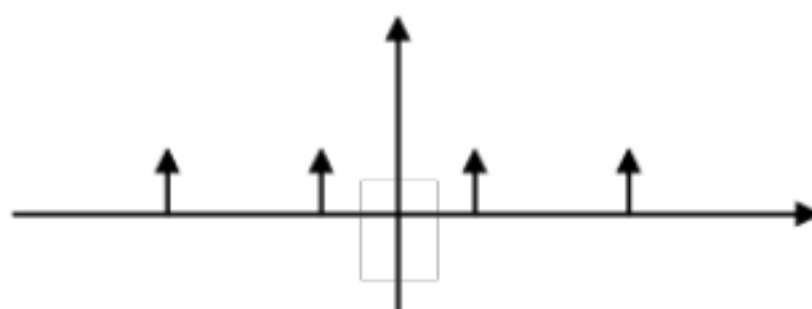


(2)  $f(t)$  的基波频率  $\Omega = \frac{2\pi}{T} = \pi$ ，其傅里叶级数系数

$$A_n = \frac{2}{T} \int_0^2 [\delta(t) - \delta(t-1)] e^{jn\pi t} dt = 1 - (-1)^n$$

则其傅里叶变换

$$F(j\omega) = \pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} A_n \delta(\omega - n\Omega) = \pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} [1 - (-1)^n] \delta(\omega - n\pi)$$



四、(15分) 如图 2 所示系统，已知  $f(t) = \frac{\sin 2t}{t}$ ， $s(t) = \cos 3t$ ，

$$H(j\omega) = \begin{cases} 1, & |\omega| < 3 \text{ rad/s} \\ 0, & |\omega| > 3 \text{ rad/s} \end{cases}$$

得分

画出  $f(t)$ ,  $s(t)$ ,  $x(t)$ ,  $y(t)$  的频谱图，并求系统的输出  $y(t)$ 。

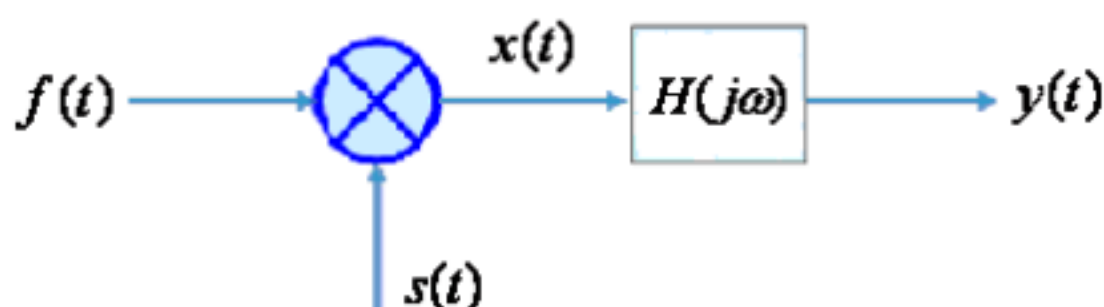
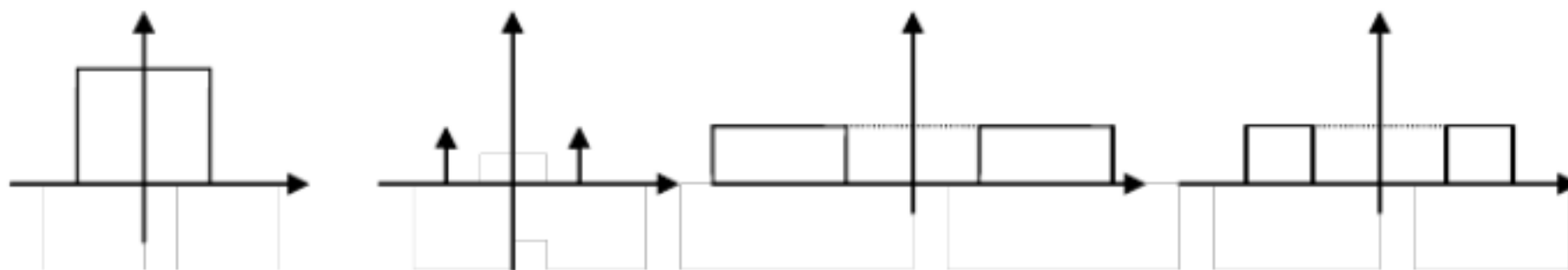


图 2

解：  $f(t) = \frac{\sin 2t}{t} = 2\text{sinc}(2t) \leftrightarrow F(j\omega) = \pi [\delta(\omega + 2) + \delta(\omega - 2)]$

$s(t) = \cos 3t \leftrightarrow S(j\omega) = \pi [\delta(\omega + 3) + \delta(\omega - 3)]$

$$Y(j\omega) = X(j\omega)H(j\omega) = \frac{\pi}{2}G_2(\omega + 2) + \frac{\pi}{2}G_2(\omega - 2)$$



$$\therefore y(t) = \frac{\sin t}{t} \cos 2t$$

得分	
----	--

知当  $e(t) = \varepsilon(t)$  时, 全响应

$$r(t) = \left( \frac{1}{4} - \frac{1}{2}e^{-2t} - \frac{5}{6}te^{-2t} \right) \mathcal{E}(t)$$

- (1) 求系统的输入输出方程；
- (2) 求单位冲激响应  $h(t)$ ；
- (3) 求零输入响应  $r_{zi}(t)$  和零状态响应  $r_{zs}(t)$ 。

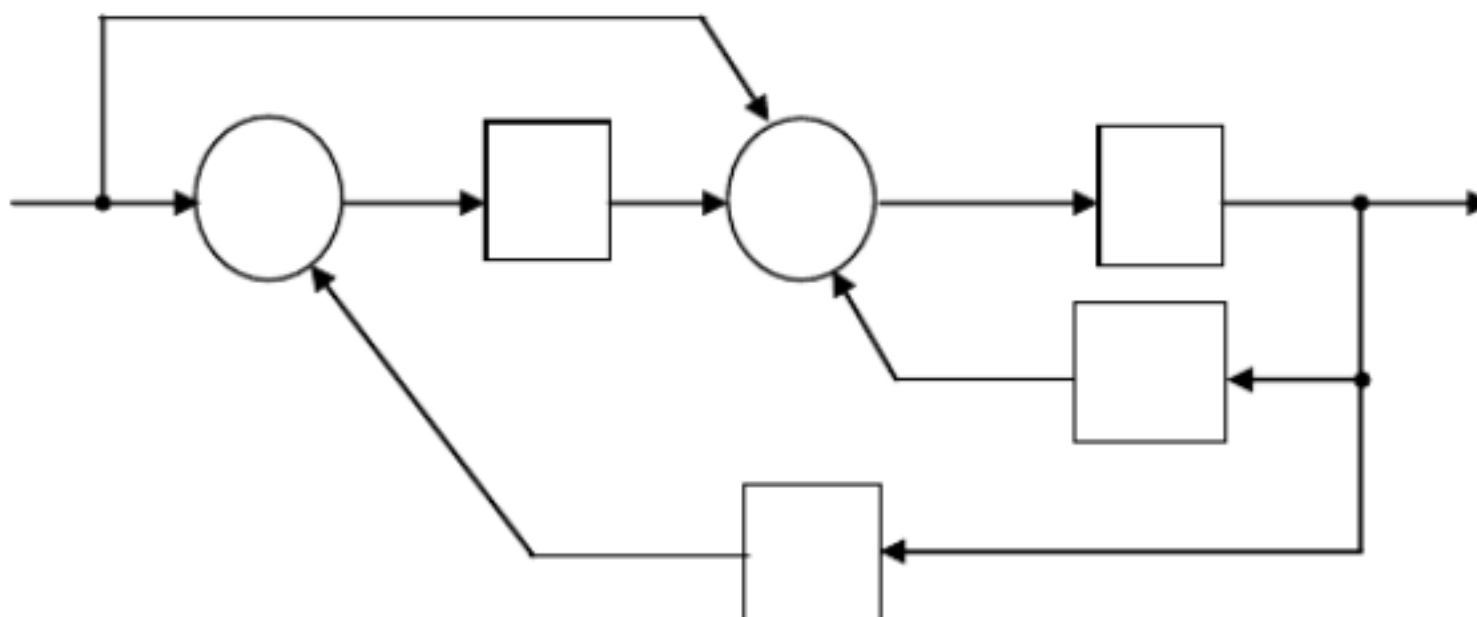


图 3

解：(1) 由框图可得： $H(s) = \frac{s+1}{s^2+4s+4}$

则系统的输入输出方程为： $r''(t) + 4r'(t) + 4r(t) = e'(t) + e(t)$

(2) 因为  $H(s) = \frac{s+1}{(s+2)^2} = \frac{1}{s+2} - \frac{1}{(s+2)^2}$

所以  $h(t) = (1-t)e^{-2t} \varepsilon(t)$

(3) 由于  $E(s) = \frac{1}{s}$

$$R_{zs}(s) = H(s)E(s) = \frac{s+1}{s(s+2)^2} = \frac{1}{4s} - \frac{1}{4(s+2)} + \frac{1}{2(s+2)^2}$$

故  $r_{zs}(t) = \frac{1}{4}(1 - e^{-2t} + 2te^{-2t}) \varepsilon(t)$

则  $r_{zi}(t) = r(t) - r_{zs}(t) = -(\frac{1}{4} + \frac{4}{3}t)e^{-2t} \varepsilon(t)$

六、(12分) 反馈系统如图 4 所示，

(1) 求系统函数  $H(s) = \frac{R(s)}{E(s)}$ ；

得分

(2) 求使系统稳定的 K 值范围；

(3) 求系统处于临界稳定时的阶跃响应  $r(t)$ ，并指出其中的强迫响应分量和自然响应分量。

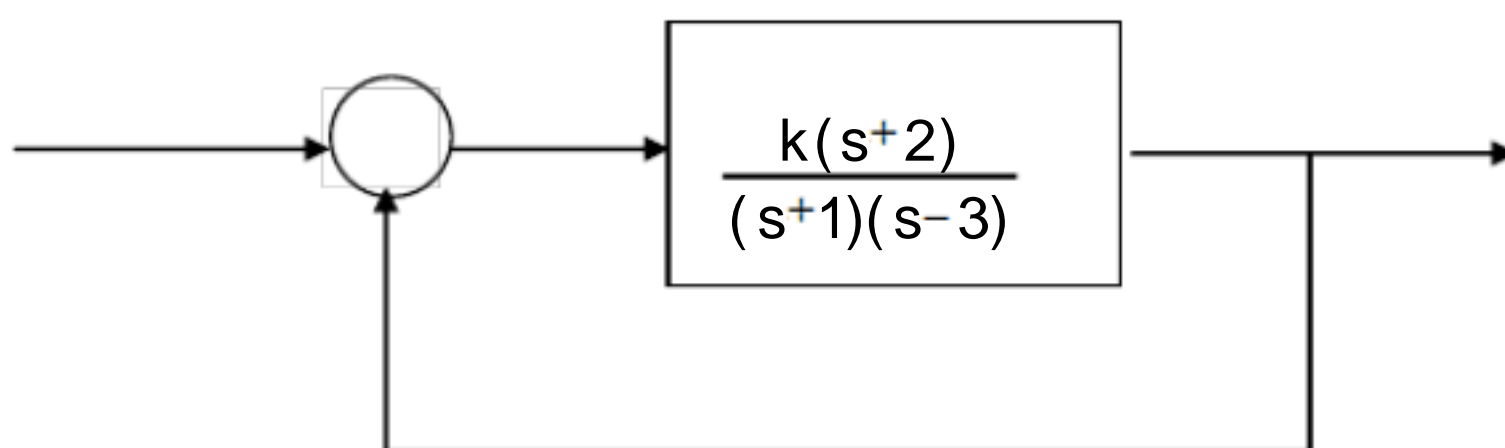


图 4

解：(1)  $H(s) = \frac{R(s)}{E(s)} = \frac{k(s+2)}{1 + \frac{k(s+2)}{(s+1)(s-3)}} = \frac{k(s+2)}{s^2 + (k-2)s + 2k-3}$

(2) 当  $\begin{cases} k-2 > 0 \\ 2k-3 > 0 \end{cases}$ ，即  $k > 2$  时系统稳定。

(3) 当  $k=2$  时, 系统处于临界稳定, 此时  $H(s) = \frac{2s+4}{s^2+1}$

$$R(s) = \frac{1}{s} H(s) = \frac{2s+4}{s(s^2+1)} = \frac{4}{s} - \frac{4s}{s^2+1} + \frac{2}{s^2+1}$$

$$r_s(t) = \underbrace{4(t)}_{\text{强迫响应分量}} - \underbrace{4 \cos t + 2t \sin t}_{\text{自由响应分量}} \quad ( )$$

七、(10 分) 已知某因果离散系统的系统函数  $H(z)$  的极零图如图 5 所示, 且系统单位函数响应  $h(k)$  的初值  $h(0) = 2$ 。

- (1) 确定该系统的系统函数  $H(z)$  及其收敛域;
- (2) 求单位函数响应  $h(k)$ , 并说明系统的稳定性。

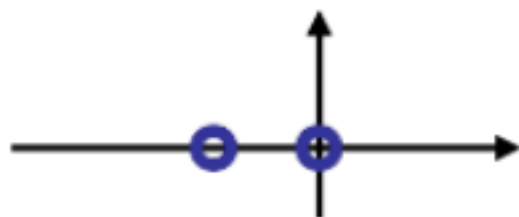


图 5

解: (1)  $H(z) = H_0 \frac{(z+1)z}{(z+3)(z-1)}$

$$h(0) = \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{(z+1)z}{(z+3)(z-1)} = H_0 \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{z+1}{z+3} = H_0 = 2$$

$$\therefore H(z) = \frac{2(z+1)z}{(z+3)(z-1)} = \frac{2}{z+3} + \frac{2}{z-1}, \text{ ROC: } |z| > 3$$

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

$$h(k) = [(-3)^k + 1] \delta(k)$$

该系统不稳定。

八、(8 分) 已知某稳定的离散系统的差分方程为

$$y(k-1) - \frac{10}{3}y(k) + y(k+1) = x(k),$$

- (1) 求系统的单位函数响应  $h(k)$ ;
- (2) 说明系统的因果性;
- (3) 给定初始条件  $y(0) = 1, y(1) = 2$ , 求零输入响应  $y_{zi}(k)$ .

解: (1)  $H(z) = \frac{z}{z^2 - \frac{10}{3}z + 1} = \frac{3}{8} \left[ \frac{z}{z-3} - \frac{z}{z-\frac{1}{3}} \right], \frac{1}{3} < |z| < 3$

故  $h(k) = -\frac{3}{8} [ (3)^k - (-\frac{1}{3})^k ] \varepsilon(k)$

(2) 系统是非因果的。

(3) 设  $y_{zi}(k) = c_1 3^k \varepsilon(k) + c_2 3^{-k} \varepsilon(k)$

则有 
$$\begin{cases} c_1 + c_2 = 1 \\ 3c_1 + \frac{1}{3}c_2 = 2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = \frac{5}{8} \\ c_2 = -\frac{3}{8} \end{cases}$$

于是  $y_{zi}(k) = \frac{5}{8} 3^k \varepsilon(k) - \frac{3}{8} 3^{-k} \varepsilon(k)$