

西南交通大学 2011—2012 学年第(2)学期考试试卷

课程代码 3122400 课程名称 信号与系统 A 考试时间 120 分钟

题号	一	二	三	四	五	六	七	八	九	十	总成绩
得分											

阅卷教师签字：_____

一、选择题：(20 分)

本题共 10 个小题，每题回答正确得 2 分，否则得零分。每小题所给答案中只有一个是正确的。

- 连续信号 $f(t)$ 与 $\delta(t-t_0)$ 的卷积，即 $f(t)*\delta(t-t_0) = (\quad B \quad)$
(A) $f(t)$ (B) $f(t-t_0)$ (C) $\delta(t)$ (D) $\delta(t-t_0)$
- 连续信号 $f(t)$ 与 $\delta(t-t_0)$ 的乘积，即 $f(t)\delta(t-t_0) = (\quad D \quad)$
(A) $f(t_0)\delta(t)$ (B) $f(t-t_0)$ (C) $\delta(t)$ (D) $f(t_0)\delta(t-t_0)$
- 线性时不变系统的数学模型是 (C)
(A) 线性微分方程 (B) 微分方程
(C) 线性常系数微分方程 (D) 常系数微分方程
- 以下说法错误的是 (D)
(A) 右边信号的收敛域位于 S 平面内一条平行于 $j\omega$ 轴的直线的右边。
(B) 右边序列的收敛域是某个圆的外部，但可能不包括 $|z|=\infty$ 。
(C) 时限信号的收敛域是整个 S 平面。
(D) 有限长序列的收敛域是整个 Z 平面。
- 若对连续时间信号进行频域分析，则需对该信号进行 (B)
(A) 拉普拉斯变换 (B) 傅里叶变换 (C) Z 变换 (D) 希尔伯特变换
- 连续周期信号 $f(t)$ 的频谱 $F(j\omega)$ 的特点是 (D)
(A) 周期、连续频谱； (B) 周期、离散频谱；
(C) 连续、非周期频谱； (D) 离散、非周期频谱。
- 欲使信号通过线性系统不产生失真，则该系统应具有 (C)
(A) 幅频特性为线性，相频特性也为线性；

(B) 幅频特性为线性，相频特性为常数；

(C) 幅频特性为常数，相频特性为线性；

(D) 系统的冲激响应为 $h(t) = ku(t - t_0)$ 。

8. 周期矩形脉冲的谱线间隔与 (C)

(A) 脉冲幅度有关

(B) 脉冲宽度有关

(C) 脉冲周期有关

(D) 周期和脉冲宽度有关

9. 已知 Z 变换 $Z[x(n)] = \frac{1}{1-3z^{-1}}$ ，收敛域 $|z| < 3$ ，求逆变换得 $x(n)$ 为 (D)

(A) $3^n u(n)$

(B) $3^{-n} u(-n)$

(C) $-3^n u(-n)$

(D) $-3^n u(-n-1)$

10. 某系统的系统函数为 $H(s)$ ，若同时存在频响函数 $H(j\omega)$ ，则该系统必须满足条件 (C)

(A) 时不变系统

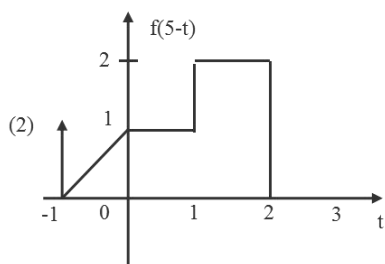
(B) 因果系统

(C) 稳定系统

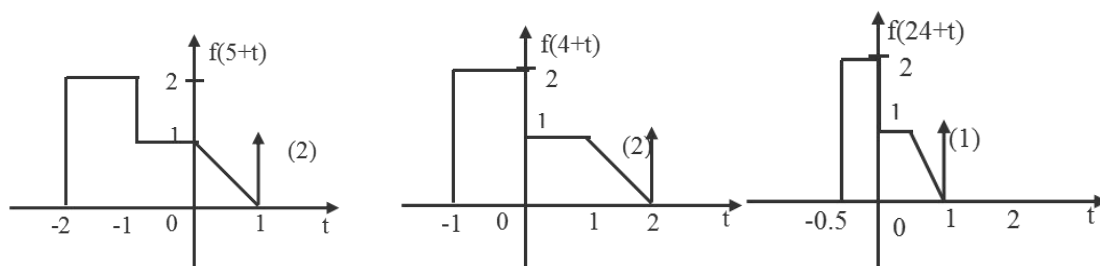
(D) 线性系统

二、画图题、(20 分)

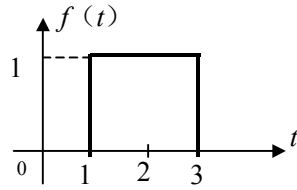
(1) (10 分) 已知 $f(5-t)$ 的波形如图所示，试画出 $f(2t+4)$ 的波形。



解：



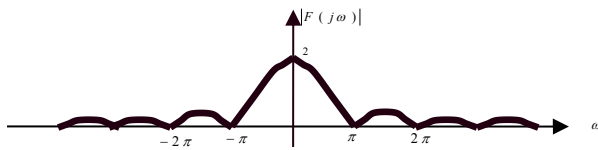
(2) (10 分) 信号 $f(t)$ 如图所示, 求其傅里叶变换 $F(j\omega)$, 并画出幅度谱 $|F(j\omega)|$ 。



解: 设 $g(t) = u(t+1) - u(t-1)$, 其傅里叶变换 $G(j\omega) = 2\text{Sa}(\omega)$

而 $f(t) = g(t-2)$, 根据时移性质, 则

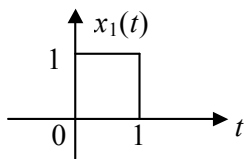
$$F(j\omega) = 2\text{Sa}(\omega)e^{-j2\omega}, \quad |F(j\omega)| = 2|\text{Sa}(\omega)|$$



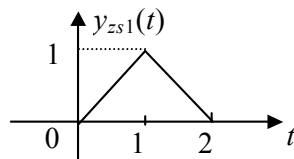
三、(10 分) 一线性时不变系统的输入 $x_1(t)$ 与零状态响应 $y_{zs1}(t)$ 分别如下图(a)与(b)所示:

(1) 求系统的冲激响应 $h(t)$, 并画出 $h(t)$ 的波形;

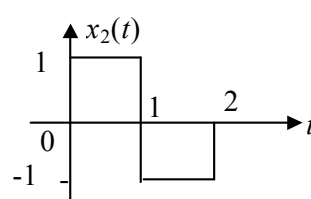
(2) 当输入为图(c)所示的信号 $x_2(t)$ 时, 画出系统的零状态响应 $y_{zs2}(t)$ 的波形。



(a)



(b)

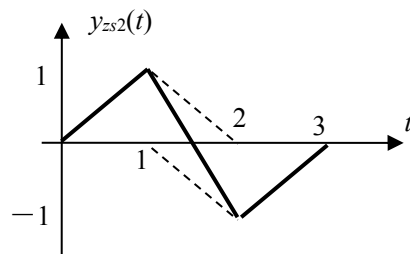
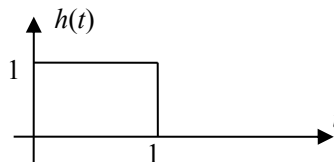


(c)

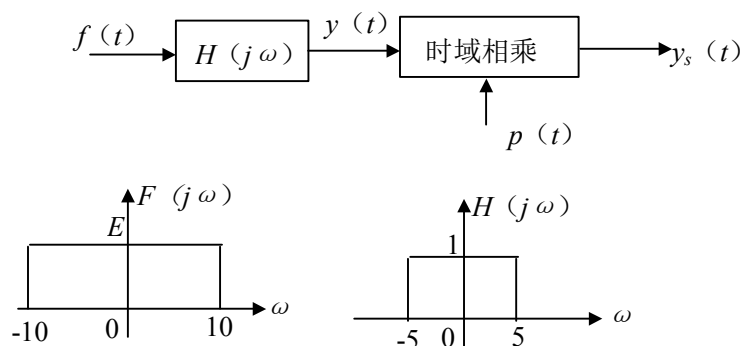
解: 1. $\because h(t) = x_1(t) = u(t) - u(t-1)$

2. $\because x_2(t) = x_1(t) - x_1(t-1)$

$\therefore y_{zs2}(t) = y_{zs1}(t) - y_{zs1}(t-1)$



四、(15 分) 已知某系统的频响特性 $H(j\omega)$ 及激励信号的频谱 $F(j\omega)$ 如题图所示,

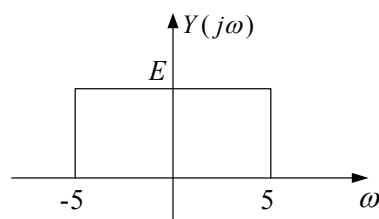


(1) 画出 $y(t)$ 的频谱 $Y(j\omega)$, 并写出 $Y(j\omega)$ 的表示式;

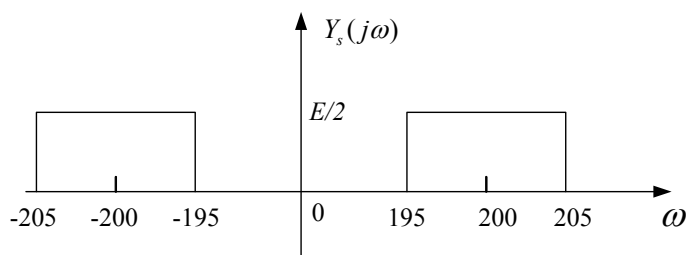
(2) 若 $p(t) = \cos 200t$, 画出 $y_s(t)$ 的频谱 $Y_s(j\omega)$;

(3) 若 $p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\frac{\pi}{20})$, 画出 $y_s(t)$ 的频谱 $Y_s(j\omega)$, 并写出 $Y_s(j\omega)$ 的表示式。

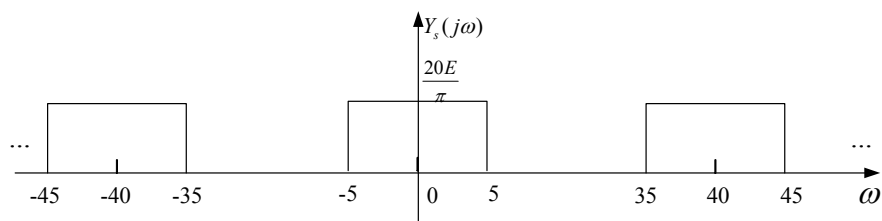
答案: 1) $Y(j\omega) = E[u(\omega+5) - u(\omega-5)]$



2) $Y_s(j\omega) = \frac{1}{2} \{Y[j(\omega+200)] + Y[j(\omega-200)]\}$



3) $Y_s(j\omega) = \frac{20E}{\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} [u(\omega+5-40n) - u(\omega-5-40n)]$



五、(10 分) 已知因果系统的微分方程为: $\frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = \frac{dx(t)}{dt} - 2x(t)$

1. 当激励 $x(t) = u(t)$ 时, 系统全响应 $y(t) = (5e^{-2t} - 1)u(t)$, 求该系统的起始状态 $y(0^-)$;
2. 求系统函数 $H(s)$, 并画出系统的模拟结构框图;

解: (1) 对微分方程两边进行单边拉氏变换: $sY(s) - y(0^-) + 2Y(s) = sX(s) - 2X(s)$

$$\text{则有: } Y(s) = \underbrace{\frac{s-2}{s+2} X(s)}_{\text{零状态响应}} + \underbrace{\frac{y(0^-)}{s+2}}_{\text{零输入响应}} = Y_{zs}(s) + Y_{zi}(s)$$

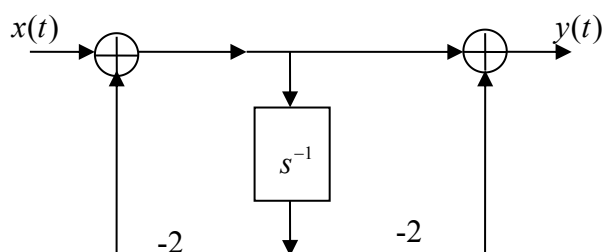
$$\text{其中 } Y_{zs}(s) = \frac{s-2}{s+2} X(s) = \frac{2}{s+2} - \frac{1}{s}, \text{ 所以 } y_{zs}(t) = (2e^{-2t} - 1)u(t)$$

$$Y_{zi}(s) = \frac{y(0^-)}{s+2}, \text{ 所以 } y_{zi}(t) = y(0^-)e^{-2t}u(t)$$

$$\text{由 } y(t) = y_{zs}(t) + y_{zi}(t), \text{ 得 } y(t) = (5e^{-2t} - 1)u(t) = (2e^{-2t} - 1)u(t) + y(0^-)e^{-2t}u(t)$$

$$\text{所以: } y(0^-) = 3$$

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

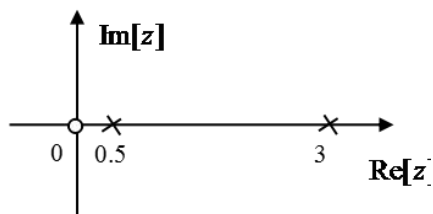


六、(25 分) 有一离散线性时不变系统, 差分方程为

$$y(n) - \frac{7}{2}y(n-1) + \frac{3}{2}y(n-2) = x(n-1)$$

- (1) 求该系统的系统函数 $H(z)$, 并画出零、极点图;
- (2) 限定系统是因果的, 写出 $H(z)$ 的收敛域, 并求单位函数响应 $h(n)$;
- (3) 限定系统是稳定的, 写出 $H(z)$ 的收敛域, 求单位函数响应 $h(n)$ 。
- (4) 分别画出系统的直接形式、并联形式的模拟框图 (10')。

$$\text{解: (1) } H(z) = \frac{z}{z^2 - \frac{7}{2}z + \frac{3}{2}} = \frac{z}{(z-3)(z-\frac{1}{2})}$$



(2) 限定系统因果，收敛域为 $|z| > 3$

$$\frac{H(z)}{z} = \frac{z}{z(z-3)(z-\frac{1}{2})} = \frac{k_1}{z-3} + \frac{k_2}{z-0.5}$$

$$k_1 = (z-3) \frac{H(z)}{z} \Big|_{z=3} = \frac{1}{z-0.5} \Big|_{z=3} = \frac{2}{5}, \quad k_2 = (z-0.5) \frac{H(z)}{z} \Big|_{z=0.5} = \frac{1}{z-3} \Big|_{z=0.5} = -\frac{2}{5}$$

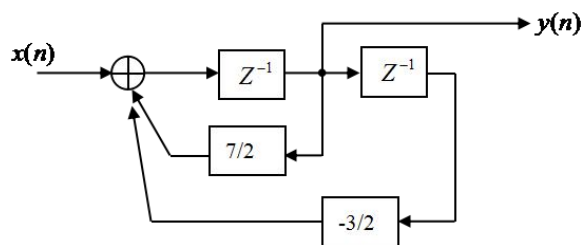
$$H(z) = \frac{2}{5} \frac{z}{z-3} - \frac{2}{5} \frac{z}{z-0.5}, \quad h(n) = \left[\frac{2}{5} (3)^n - \frac{2}{5} (0.5)^n \right] u(n)$$

(3) 限定系统稳定，则收敛域要包含单位圆，即 $0.5 < |z| < 3$

$$H(z) = \frac{2}{5} \frac{z}{z-3} - \frac{2}{5} \frac{z}{z-0.5}, \quad \frac{z}{z-3}, \quad |z| < 3 \rightarrow -3^n u(-n-1)$$

$$\frac{z}{z-0.5} \quad |z| > 0.5 \rightarrow 0.5^n u(n), \quad \therefore h(n) = -\frac{2}{5} \cdot (3)^n u(-n-1) - \frac{2}{5} \cdot (0.5)^n u(n)$$

(4) 因为 $H(z) = \frac{z^{-1}}{1 - \frac{7}{2}z^{-1} + \frac{3}{2}z^{-2}}$ ，故直接形式的框图为



因为 $H(z) = \frac{z^{-1}}{1 - \frac{7}{2}z^{-1} + \frac{3}{2}z^{-2}} = \frac{2}{5} \frac{1}{1-3z^{-1}} - \frac{2}{5} \frac{1}{1-0.5z^{-1}}$ ，故并联形式的方框图为

