

浙 江 大 学

2013 年攻读硕士学位研究生入学考试试题

考试科目 信号系统与数字电路

编号 842

注意: 答案必须写在答题纸上, 写在试卷或草稿纸上均无效。

一、(10 分) 有一个系统输入为 $x[n]$, 输出为 $y[n]$, 且满足下列差分方程:

$$y[n] = ny[n-1] + x[n]$$

该系统是因果的且满足初始松弛条件, 即若 $n < n_0$, $x[n] = 0$, 则有 $y[n] = 0$, $n < n_0$ 。

(a) 系统是线性的吗? 试证明之;

(b) 系统是时不变的吗? 试证明之。

二、(10 分) 有一序列, 其离散时间傅里叶变换为

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1-a^2}{(1-ae^{-j\omega})(1-ae^{j\omega})}, \quad |a| < 1$$

(a) 求序列 $x[n]$;(b) 计算 $\int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) \cos(\omega) d\omega / (2\pi)$ 的值。

三、(10 分) 考虑一连续时间 LTI 系统 S, 其单位冲激响应为

$$h(t) = \frac{\sin(6(t-1))}{\pi(t-1)}$$

求系统 S 对下面每个输入信号的输出。

(a) $x_1(t) = \delta(t-10) + \sum_{k=1}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \sin(4kt)$;(b) $x_2(t) = \frac{\sin 2t}{\pi t} \cos(5t)$ 。

四、(15 分) 已知一因果 LTI 系统 S 的微分方程为

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 3 \frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = \frac{d^2 x(t)}{dt^2} + \frac{dx(t)}{dt} + x(t)$$

试求:

(a) S 的系统函数, 并画出零极点图、标出收敛域;

(b) $y(0^-) = 1$, $\frac{dy(0^-)}{dt} = 0$, $x(t) = e^{-3t}u(t)$ 时, S 输出的零输入响应与零状态响应;

(c) S 对应的可逆系统的单位冲激响应。

五、(15 分) 图 1a 是一因果 LTI 系统 S 的方框图实现，

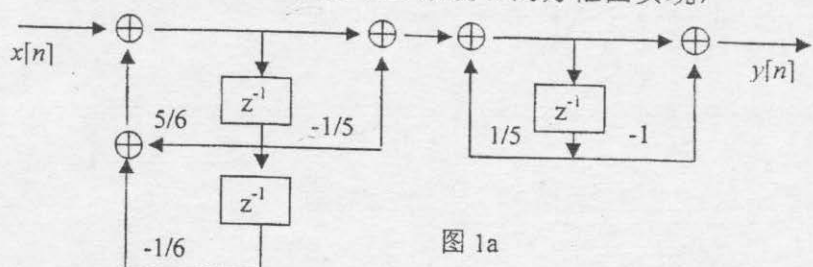


图 1a

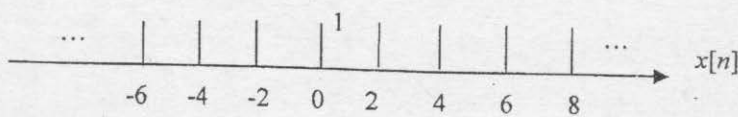


图 1b

试求：

- (a) 描述系统 S 输入与输出关系的差分方程；
- (b) 系统 S 的单位阶跃响应；
- (c) 输入信号 $x[n]$ 如图 1b 所示，求系统 S 的输出。

六、(15 分) 图 2a 出示一种多径通信信道的简单模型。假设 $s_c(t)$ 是带限的， $|S_c(j\Omega)| = 0, |\Omega| \geq \pi/T$ ，对 $x_c(t)$ 用采样周期 T 采样得到序列 $x[n] = x_c(nT)$ 。

- (a) 求 $x[n]$ 的傅里叶变换 (用 $S_c(j\Omega)$ 表示)；
- (b) 现在要用一个离散时间系统来仿真该多径系统，选择该离散时间系统的 $H(e^{j\omega})$ ，使得当输入为 $s[n] = s_c(nT)$ 时，输出为 $r[n] = x_c(nT)$ ，如图 2b 所示。求利用 T 和 τ_d 表示的 $H(e^{j\omega})$ ；
- (c) 当 $\tau_d = T/2$ 时，求图 2b 的单位脉冲响应。

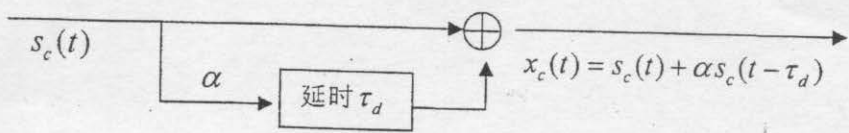


图 2a

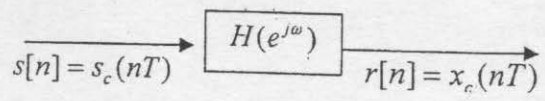


图 2b

2013年试题答案

一、①是线性的。

假设 $x[n]$ 由 n_0 开始有值, 则 $y[n]$ 也从 n_0 开始有值。

假设两个输入 $x_1[n]$, $x_2[n]$ 对应输出分别为 $y_1[n]$, $y_2[n]$, 即

$$\begin{cases} y_1[n] = n y_1[n-1] + x_1[n] \\ y_2[n] = n y_2[n-1] + x_2[n] \end{cases}$$

假设 $x_1[n]$ 与 $x_2[n]$ 都从 n_0 开始不为 0

则有: $y_1[n_0] = x_1[n_0]$

$$y_2[n_0] = x_2[n_0]$$

若输入为 $x[n] = a x_1[n] + b x_2[n]$, 则我们要证明:

$$\begin{aligned} y[n] &= n y[n-1] + x[n] \\ &= a y_1[n] + b y_2[n] \end{aligned}$$

用数学归纳法。

① 当 $n = n_0$ 时, $x[n_0] = a x_1[n_0] + b x_2[n_0]$

$$y[n_0] = x[n_0] = a y_1[n_0] + b y_2[n_0]$$

成立。

~~② 假设对任意 $n < N$ 时, $y[n] = a y_1[n] + b y_2[n]$ 成立~~

③ 假设对任意 $n < N$ 时,

$$y[n] = a y_1[n] + b y_2[n], \text{ 要证:}$$

$$y[N] = a y_1[N] + b y_2[N]$$

证明:

$$y[n] = N y[n-1] + x[n]$$

将 $y[n-1] = a y_1[n-1] + b y_2[n-1]$

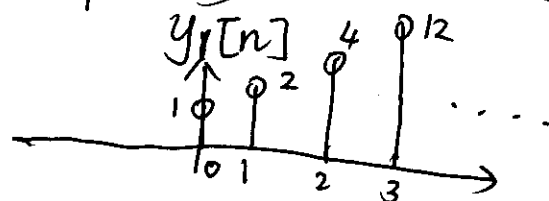
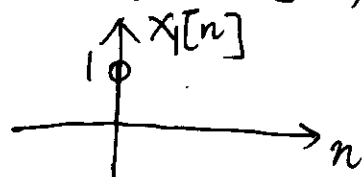
$x[n] = a x_1[n] + b x_2[n]$ 代入, 有:

$$\begin{aligned} y[n] &= N[a y_1[n-1] + b y_2[n-1]] + a x_1[n] + b x_2[n] \\ &= a[N y_1[n-1] + x_1[n]] + b[N y_2[n-1] + x_2[n]] \\ &= a y_1[n] + b y_2[n] \quad \text{得证} \end{aligned}$$

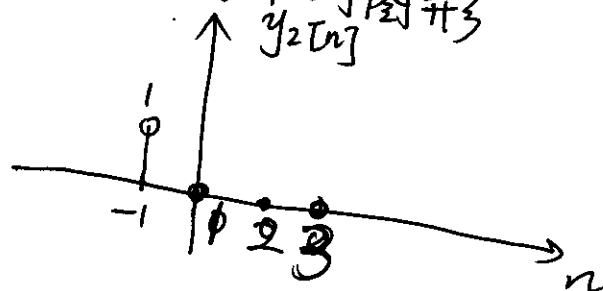
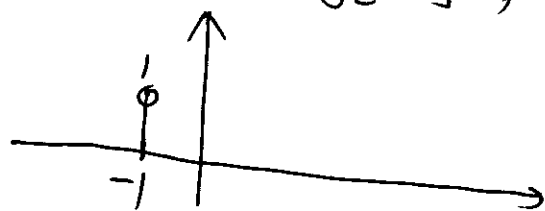
⑥ 非时不变。

证明(反例)

$x_1[n] = \delta[n]$, 则 $y_1[n] = \delta[n]$



$x_2[n] = \delta[n+1]$, 则 $y_2[n]$ 为下列图所示



显然 $y_2[n] \neq y_1[n+1]$, 因此非时不变。

$$=, \quad \cancel{X(e^{j\omega})} = a^{|n|}$$

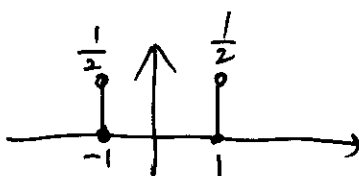
(P146)

(a) $X[n] = a^{|n|}$

(b) $\frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) \cos(\omega) d\omega$

此值为:


$X[n]$ 在 0 处的值



$$= \frac{1}{2} X[-1] + \frac{1}{2} X[1] = \frac{1}{2} a + \frac{1}{2} a = a$$

三. (a) $X_1(j\omega) = e^{-j\omega/0} + \sum_{k=1}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \cdot \frac{\pi}{j} [\delta(\omega - 4k) - \delta(\omega + 4k)]$

$H(j\omega) =$

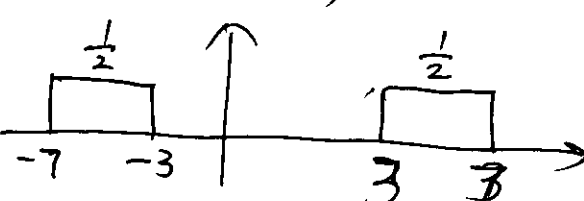

 $\cdot e^{-j\omega}$

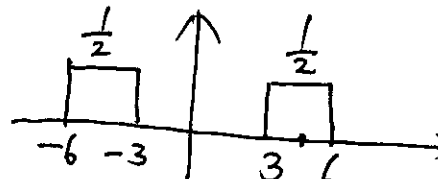
因此输出

$$y_1(t) = F^{-1}[X_1(j\omega)H(j\omega)]$$

$$= \cancel{\frac{\sin(6(t-1))}{\pi(t-1)}} + \frac{1}{2} \sin(4(t-1))$$

(b) $X_2(j\omega) =$

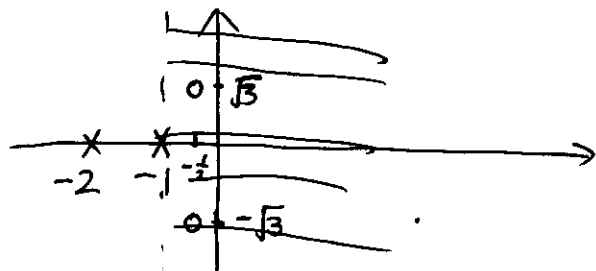


$$Y_2(j\omega) = X_2(j\omega)H(j\omega) =$$


$$y_2(t) = \frac{\sin(\frac{3}{2}t)}{\pi t} \cos(\frac{9}{2}t)$$

114,

四. (a) $H(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^2 + 3s + 2} = \frac{(s - \frac{-1 + j\sqrt{3}}{2})(s - \frac{-1 - j\sqrt{3}}{2})}{(s+1)(s+2)}$



(b) $s^2 \widetilde{Y}(s) - sy(0) - y'(0) + 3[s\widetilde{Y}(s) - y(0)] + 2\widetilde{Y}(s) = (s^2 + s + 1)X(s)$

将 $y(0^-) = 1$ $y'(0^-) = 0$

$X(s) = \frac{1}{s+3}$ 代入

$(s^2 + 3s + 2)\widetilde{Y}(s) - s - 3 = \frac{(s^2 + s + 1)}{s+3}$

$\widetilde{Y}(s) = \underbrace{\frac{s+3}{s^2+3s+2}}_{\text{零输入}} + \underbrace{\frac{s^2+s+1}{(s+3)(s^2+3s+2)}}_{\text{零状态}}$

$= \left(\frac{2}{s+1} - \frac{1}{s+2} \right) + \left(\frac{\frac{1}{2}}{s+1} - \frac{3}{s+2} + \frac{7}{s+3} \right)$

$y(t) = \underbrace{\left[2e^{-t}u(t) - e^{-2t}u(t) \right]}_{\text{零输入响应}} + \underbrace{\left[\frac{1}{2}e^{-t}u(t) - 3e^{-2t}u(t) + \frac{7}{2}e^{-3t}u(t) \right]}_{\text{零状态响应}}$

C. 可逆系统 $H^*(s) = \frac{s^2 + 3s + 2}{s^2 + s + 1}$

$= 1 + \frac{2s+1}{s^2+s+1}$

因此

$h^*(t) = \delta(t) + e^{-\frac{1}{2}t} \cos\left(\frac{\sqrt{3}}{2}t\right) u(t)$

(公式 $e^{-at} \cos(\omega_0 t) u(t) \xrightarrow{L} \frac{s+a}{(s+a)^2 + \omega_0^2}$)

$$\text{五、① } H_1(z) = \frac{1 - \frac{1}{5}z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}}$$

$$H_2(z) = \frac{1 - z^{-1}}{1 - \frac{1}{5}z^{-1}}$$

$$\begin{aligned} H(z) &= H_1(z) \bullet H_2(z) \\ &= \frac{1 - z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}} \end{aligned}$$

$$y[n] - \frac{5}{6}y[n-1] + \frac{1}{6}y[n-2] = x[n] - x[n-1]$$

$$\text{② } u[n] \xrightarrow{z} \frac{1}{1 - z^{-1}}$$

$$\begin{aligned} Y(z) &= \frac{H(z)}{1 - z^{-1}} = \frac{1}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}} \\ &= \frac{1}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})(1 - \frac{1}{3}z^{-1})} \\ &= \frac{3}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} - \frac{2}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} \end{aligned}$$

$$y[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

$$\text{③ } x[n] = \frac{1}{2} [1^n + (-1)^n]$$

~~定理~~

$$1^n \xrightarrow{\text{系统}} H(1) 1^n = 0$$

$$(-1)^n \xrightarrow{\text{系统}} H(-1)(-1)^n = (-1)^n$$

$$\text{因此输出 } y[n] = \frac{1}{2}(-1)^n$$

$$\begin{aligned} \text{六 (a)} \quad X_c(j\omega) &= S_c(j\omega) + a S_c(j\omega) e^{-j\omega T_d} \\ &= (1 + a e^{-j\omega T_d}) S_c(j\omega) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} X(e^{j\omega}) &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_c(j \frac{\omega - 2k\pi}{T}) \\ &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} [1 + a e^{-jT_d(\frac{\omega - 2k\pi}{T})}] S_c(j \frac{\omega - 2k\pi}{T}) \end{aligned}$$

由于 $S_c(j\omega)$ 在 $|\omega| > \frac{\pi}{T}$ 时为 0, 因此

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} (1 + a e^{-j\omega T_d}) S_c(j \frac{\omega}{T}) \quad (|\omega| < \pi)$$

~~(b) $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} (1 +$~~

(b) $H(e^{j\omega}) = 1 + a e^{-j\omega \frac{T_d}{T}} \quad (|\omega| < \pi)$

(c) $T_d = \frac{T}{2}$ 时

$$H(e^{j\omega}) = 1 + a e^{-j\omega \frac{T}{2}}, \quad (|\omega| < \pi)$$

$$\begin{aligned} h[n] &= \delta[n] + \frac{a}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} e^{-j\frac{\omega}{2}n} d\omega \\ &= \delta[n] + \frac{2a}{\pi n} \sin\left(\frac{\pi}{2}n\right) \end{aligned}$$