

2008 年硕士入学试题参考答案

科目：信号与系统

试题一、(共 18 分)

解：

1. 根据采样定理有： $f_{s\min} = 2B = 2f_h = 2 \times 4000 = 8000\text{Hz} = 8\text{kHz}$

2. 设输入信号为 $A \cos \omega t$ ，由最大信号不溢出条件有 $A_{\max} = V$ 。

最小信号应满足系统指标。于是

$$\frac{A_{\max}^2/2}{A_{\min}^2/2} = 10 \Rightarrow (x_{rms})_{\min} = \sqrt{A_{\min}^2/2} = \sqrt{A_{\max}^2/20} = V/\sqrt{20}$$

$$SNR = 6.02n + 4.77 + 20 \log \left(\frac{(x_{rms})_{\min}}{V} \right) = 6.02n + 4.77 + 20 \log \left(\frac{1}{\sqrt{20}} \right)$$

$$n = \frac{SNR - 4.77 - 20 \log \left(\frac{1}{\sqrt{20}} \right)}{6.02} = \frac{35 - 4.77 + 13.01}{6.02} \approx 7.18$$

进位取整得 $n=8$ 。一个 PCM 码字中所含 n 比特数据。

3.

$$R = n f_s = 8 \times 8000 = 64000 \text{ bps}$$

$$(B_{PCM})_{\min} = R/2 = 32000\text{Hz} = 32\text{kHz}$$

试题二、(共 17 分)

解：

1. 由卡森公式有 $B_{FM} = 2(1 + \beta)B = 2 \times (1 + 1) \times 4000 = 16000\text{Hz} = 16\text{kHz}$

2. 由 45MHz 载波的上边带调制后，载波频率为

$$f_c + f_0 = 5\text{MHz} + 45\text{MHz} = 50\text{MHz}, \text{ 带宽不变, 因此}$$

BPF 的中心频率为 50MHz, 带宽 16kHz。

3. 设带通滤波器输出的 FM 信号为

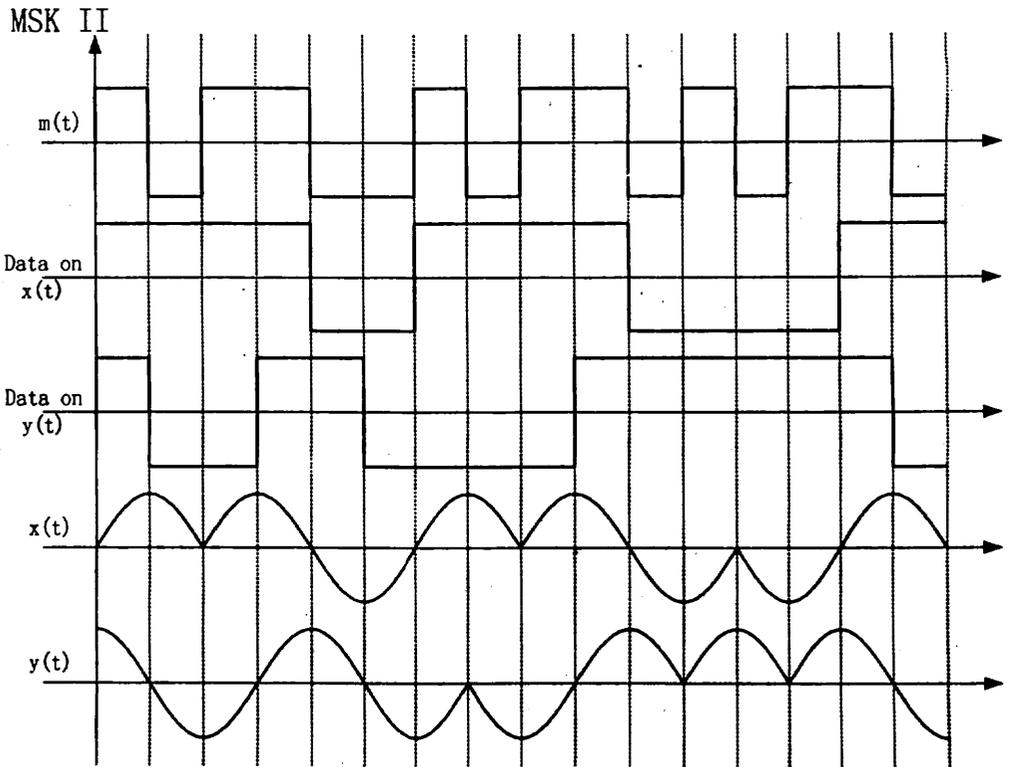
$$\cos[2\pi f_1 t + D_f \int_{-\infty}^t m(\lambda) d\lambda] \quad \text{其中: } f_1 = 50\text{MHz}$$

$$\text{则 } 10 \text{ 倍频后的信号为 } \cos[10 \times 2\pi f_1 t + 10 \times D_f \int_{-\infty}^t m(\lambda) d\lambda]$$

因此，输出信号的中心频率为 $10 \times f_1 = 500\text{MHz}$ ，

带宽为 $10 \times B_{BPF} = 160 \text{kHz}$

试题三、(共 10 分) 解:



试题四、(10 分) 解:

$$(1) \quad y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau$$

$$S_y = \int_{-\infty}^{\infty} \left\{ \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau \right\} dt$$

$$S_y = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \left\{ \int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau)dt \right\} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \{S_h\} d\tau$$

交换积分顺序, 得:

$$= S_h \times \left\{ \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)d\tau \right\} = S_h \times S_x$$

(5分)

(2) 设 $x(t) = \pi \frac{\sin(\pi t)}{\pi t} \xleftrightarrow{FT} X(j\omega)$ 如图所示,

$$S_x = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) dt = X(j0) = \pi,$$

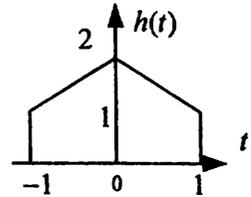
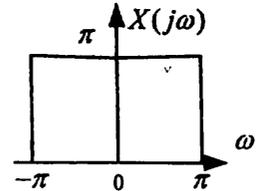
$h(t) = (2 - |t|)[u(t+1) - u(t-1)]$, 如图所示,

$$S_h = \int_{-\infty}^{\infty} h(t) dt = 3$$

计算 S_y 的值: $S_y = S_x \times S_h = 3\pi$.

(5分)

注意: 用其它方法证明、计算正确者, 不扣分。



试题五、(共 15 分) 解:

(1) 用 Parseval 关系式计算 $f(t)$ 的能量。

$$\begin{aligned} E &= \int_{-\infty}^{\infty} f^2(t) dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F^2(\omega) d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2|\omega|} d\omega \\ &= \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} e^{-2\omega} d\omega = \frac{1}{2\pi} \end{aligned}$$

(4分)

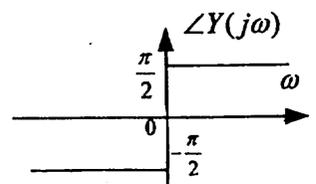
(2) 从 $e^{-|t|} \xleftrightarrow{FT} \frac{2}{1+\omega^2}$, 利用傅立叶变换对偶性得:

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \frac{2}{1+t^2} \xleftrightarrow{FT} F(\omega) = e^{-|\omega|}. \quad (3分)$$

$y(t)$ 的表达式 $y(t) = \frac{d}{dt} f(t)$, 其傅立叶变换 $Y(j\omega) = j\omega F(\omega) = j\omega e^{-|\omega|}$.

$$Y(j\omega) \text{ 的相位频谱 } \angle Y(j\omega) = \begin{cases} \frac{\pi}{2}, & \omega > 0 \\ -\frac{\pi}{2}, & \omega < 0 \end{cases}, \text{ 画出其图形。}$$

(3分)



(3) 令 $g(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(t-nT)$, 则

$$g(t) = f(t) * \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t-nT) \xrightarrow{FT} G(j\omega) = F(\omega) \frac{2\pi}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k \frac{2\pi}{T})$$

$$\therefore G(j\omega) = e^{+j\omega} \frac{2\pi}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k \frac{2\pi}{T}) = \frac{2\pi}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{-jk \frac{2\pi}{T}} \delta(\omega - k \frac{2\pi}{T})$$

令 $T = 2\pi$, $\therefore G(j\omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{-jk} \delta(\omega - k)$ (A) (2分)

由傅立叶逆变换定义式 $g(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$ 计算 $g(0)$ 数值为

$$g(0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(j\omega) d\omega, \text{ 代入 (A) 式, 得:}$$

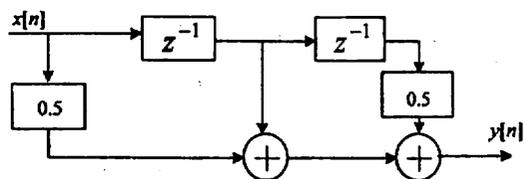
$$g(0) = \frac{1}{2\pi} \left[\sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{-jk} \right] = \frac{1}{2\pi} \left[1 + 2 \sum_{n=1}^{\infty} e^{-n} \right] = \frac{1}{2\pi} \left[1 + 2 \times \frac{e^{-1}}{1-e^{-1}} \right] = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{1+e^{-1}}{1-e^{-1}} \right]. \text{ (3分)}$$

注意：用其它方法计算正确者，不扣分。

试题六、(共 15 分) 解

(1) 令 $x[n] = \delta[n]$, 单位冲激响应 $h[n] = \frac{1}{2} \delta[n] + \delta[n-1] + \frac{1}{2} \delta[n-2]$, (2分) 则系统

函数为 $H(z) = \frac{1}{2} + z^{-1} + \frac{1}{2} z^{-2}$ 。画出系统实现的方框图如图所示。



(3分)

(2) 系统频率响应为

$$H(e^{j\omega}) = H(z)|_{z=e^{j\omega}} = \frac{1}{2} + e^{-j\omega} + \frac{1}{2}e^{-j\omega^2} = \frac{1}{2}[1 + 2e^{-j\omega} + e^{-j\omega^2}]$$

$$= \frac{1}{2}[1 + e^{-j\omega}]^2 = \frac{1}{2}[e^{j\omega/2} + e^{-j\omega/2}]^2 e^{-j\omega} = 2\cos^2\left(\frac{\omega}{2}\right)e^{-j\omega}$$

对比 $H(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})|e^{j\theta(\omega)}$, 求出 $|H(e^{j\omega})| = 2\cos^2\left(\frac{\omega}{2}\right)$ 。(3分)

$$\theta(\omega) = -\omega \text{ . (3分)}$$

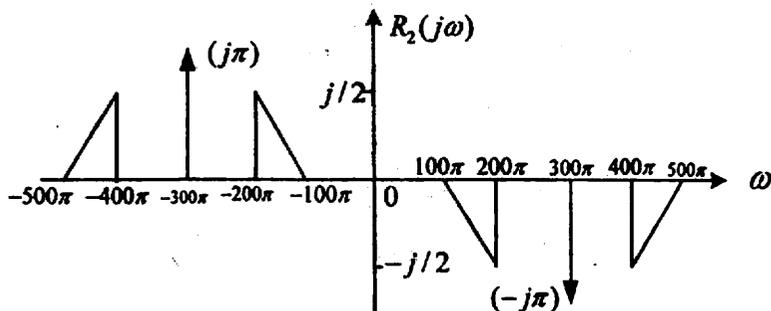
(3) 当 $x[n] = \cos(\pi n)$, $-\infty < n < \infty$ 时, $x[n] = (-1)^n$, $-\infty < n < \infty$, 系统的响应

$$y[n] = H(-1)(-1)^n = 0 \text{ . 因为系统函数为 } H(z) = \frac{1}{2} + z^{-1} + \frac{1}{2}z^{-2}, H(-1) = 0 \text{ . (4分)}$$

注意: 思路正确, 但计算错误酌情扣分。

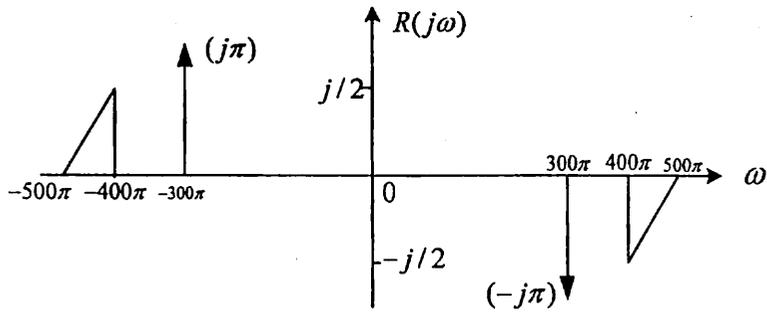
试题七、(共 20 分) 解 (1)

$$r_2(t) = [x(t) + 1]\sin(300\pi t) \xrightarrow{FT} R_2(j\omega) = \frac{1}{2}jX(j(\omega + 300\pi)) - \frac{1}{2}jX(j(\omega - 300\pi)) + \pi j\delta(\omega + 300\pi) - \pi j\delta(\omega - 300\pi)$$



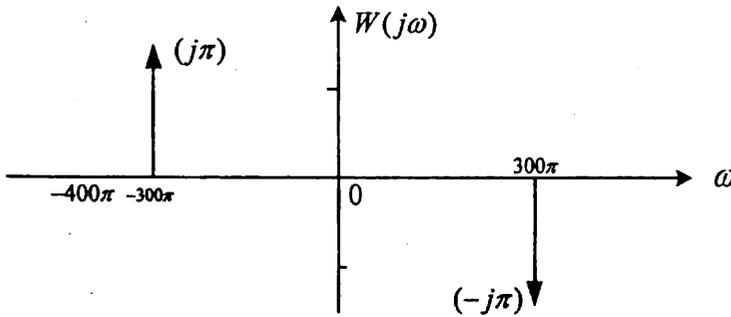
(3分)

$$\text{则 } r(t) \xrightarrow{FT} R(j\omega) = R_2(j\omega)H(j\omega)$$



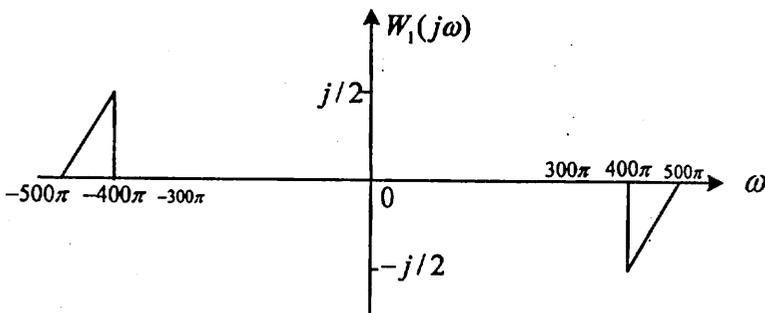
(3分)

$$w(t) \xleftrightarrow{FT} W(\omega) = R(j\omega)H_2(j\omega) = \pi j\delta(\omega + 300\pi) - \pi j\delta(\omega - 300\pi)$$



$$w(t) = \sin(300\pi t). \quad (2分)$$

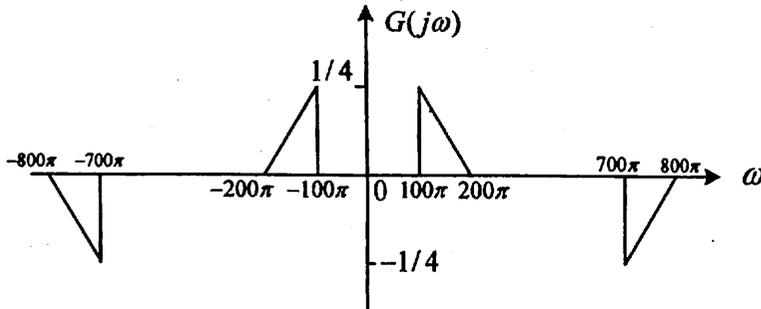
$$(2) w_1(t) \xleftrightarrow{FT} W_1(\omega) = R(j\omega)H_1(j\omega)$$



(4分)

$$g(t) = w_1(t)w(t), \text{ 又 } w(t) = \sin(300\pi t), \text{ 所以}$$

$$g(t) = w_1(t) \sin(300\pi t) \xrightarrow{FT} G(j\omega) = \frac{1}{2} jW_1(j(\omega + 300\pi)) - \frac{1}{2} jW_1(j(\omega - 300\pi))$$

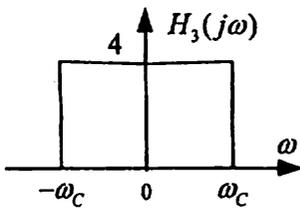


(4分)

(3) 设计理想低通滤波器 $H_3(j\omega)$, 使 $y(t) = x(t)$ 。则

$$y(t) \xrightarrow{FT} Y(j\omega) = G(j\omega)H_3(j\omega) = X(j\omega)$$

给出 $H_3(j\omega)$ 的图形和截止频率的可选范围。



$$200\pi < \omega_c < 700\pi.$$

(4分)

注意：思路正确，但计算错误的酌情扣分。

试题八、(15分). 解 (1) 由零、极点图可得系统函数

$$X(s) = \frac{K(s+4)}{(s+2)(s-1)}, \text{Re}[s]: (\alpha, \beta) \quad (2分)$$

$$\text{由 } X(0)=1 \text{ 得: } X(0) = \frac{K(0+4)}{(0+2)(0-1)} = 1, K = -2 \quad (2分)$$

$$X(s) = \frac{-2(s+4)}{(s+2)(s-1)}, \text{Re}[s]: (-2, 1)$$

$$= \frac{4/3}{s+2} + \frac{-10/3}{s-1} \quad (2 \text{分})$$

反LT得 $x(t) = \frac{4}{3}e^{-2t}u(t) + \frac{10}{3}e^t u(-t)$

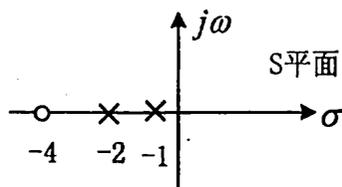
(2分)

(2) 引入全通函数 $A(s) = \frac{(s-1)}{(s+1)}$, $\text{Re}[s]: (-1, \infty)$, 则 $|A(j\omega)| = 1$.

$$G(s) = X(s)A(s) = \frac{-2(s+4)}{(s+2)(s+1)}, \text{Re}[s]: (-1, \infty)$$

$$= \frac{4}{s+2} + \frac{-6}{s+1}$$

(3分)



(2分)

$$g(t) = 4e^{-2t}u(t) - 6e^{-t}u(t)$$

显然, 因果信号 $g(t)$ 与 $x(t)$ 有相同的幅度频谱, 即 $|G(j\omega)| = |X(j\omega)|$.

显然, $-g(t)$ 也是另一个正确答案。(2分)

注意: 思路正确, 但计算错误的酌情给分。仅答 $g(t)$ 或 $-g(t)$ 不扣分。

试题九、(共15分)解

(1) 单位冲激响应

$$h(t) = \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} [\delta(\tau) - \delta(\tau - T)] d\tau = \frac{1}{T} [u(t) - u(t - T)], \text{其波形如图9所示。}$$

单位阶跃响应: $s(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau = \frac{1}{T} [tu(t) - (t - T)u(t - T)]$

画出其波形如图9-1所示。(5分)

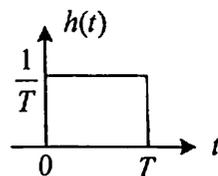


图9

(2) $x(t) = u(t) - u(t - 2T)$, 响应

$y(t) = x(t) * h(t)$, 画出其波形如图 9-2 所示。(5 分)

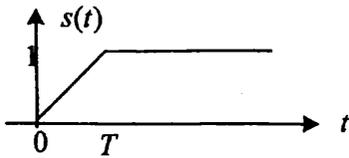


图9-1

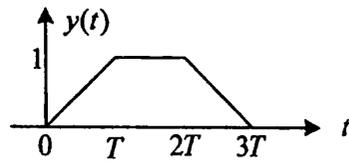


图9-2

(3) 若系统响应 $y(t) = u(t) - 2 \sum_{n=1}^{\infty} (-1)^n u(t-nT)$ 输入 $x(t) = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \delta(t-nT)$, 响应

的拉普拉斯变换表达式为

$$Y(s) = X(s)H(s)$$

$$H(s) = \frac{1}{Ts}(1 - e^{-sT}), \text{Re}[s]: (-\infty, \infty), F(s) = \frac{1}{1 + e^{-sT}}, \text{Re}[s] > 0$$

$$Y(s) = X(s)H(s) = \frac{1}{Ts}(1 - e^{-sT}) \times \frac{1}{1 + e^{-sT}}, \text{Re}[s] > 0$$

(5 分)

注意: 思路正确, 但计算错误的酌情给分。

试题十、(共 15 分) 解

(1) 因为:

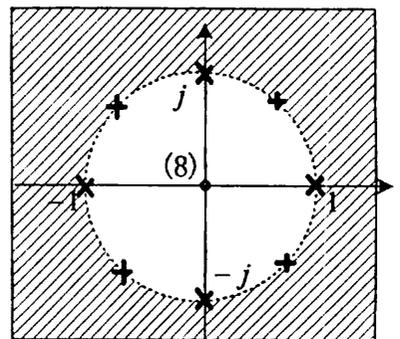
$$\frac{1}{8} \sum_{\ell=0}^7 e^{j\frac{2\pi}{8}\ell n} = \frac{1}{8} \times \frac{1 - e^{j\frac{2\pi}{8}n \cdot 8}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{8}n}} = \begin{cases} 1, & n = 8r \\ 0 & n \neq 8r \end{cases} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - 8r], r \text{ 为整数。} (2 \text{ 分})$$

所以 $x[n] = \left[\sum_{\ell=0}^7 e^{j\frac{2\pi}{8}\ell n} \right] u[n] = \sum_{r=0}^{\infty} \delta[n - 8r]$ 。z 变换表达式为

$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-8}}, |z| > 1, (3 \text{ 分})$$

零点: $z=0$ (8 阶), 极点 $z_k = e^{j\frac{2\pi}{8}k}, k=0,1,2,\dots,7$ 。

画出其收敛区、和分布图。(4 分)



Z-Plane

(2) 将 $x[n]$ 输入一差分方程如下的因果系统,

$$y[n] + 0.5y[n-1] = x[n]$$

求出系统的单位冲激响应 $h[n] = (-0.5)^n u[n]$, (3分)

计算该系统零状态响应在 $n = 10$ 处的数值。

$$\begin{aligned} y[10] &= \sum_{m=0}^{10} x[m]h[10-m] = x[0]h[10] + x[8]h[2] = (-0.5)^{10} + (-0.5)^2 \\ &= \frac{1}{2^{10}} + \frac{1}{2^2} = \frac{1+2^8}{2^{10}} = \frac{257}{1024} \end{aligned}$$

(3分)

注意：思路正确，但计算错误的酌情给分。