



创造大学生的未来

# 中国科学技术大学

## 843 信号与系统

(真题精讲课程内部讲义)

海文考研专业课教研中心  
<http://a.wanxue.cn>

## 2012 年真题（回忆版）

1、已知输入信号  $x(t) = \sin \pi t [u(t) - u(t-1)]$ , 系统的单位冲激响应  $h(t) = u(t) - u(t-1)$ , 求系统的输出  $y(t)$ 。

2、由差分方程  $y[n] - 0.5y[n-1] = \sum_{k=0}^4 (x[n-k] - 2x[n-k-1])$  和非零起始条件  $y[-1] = 1$  表示的离散时间因

果系统, 当系统输入  $x[n] = \delta[n]$  时, 试用递推算法求:

1) 该系统的零状态响应  $y_{zs}[n]$ (至少计算出前 6 个序列值);

2) 该系统的零状态响应  $y_{zi}[n]$ (至少计算出前 4 个序列值)。

3、求升余弦函数  $f(t) = \frac{1}{2} \left[ 1 + \cos\left(\frac{\pi t}{\tau}\right) \right]$  ( $0 \leq |t| \leq \tau$ ) 的傅里叶变换  $F(\omega)$ 。

4、已知离散时间 LTI 系统的单位冲激响应  $h[n] = \frac{\sin(\pi n/4) \sin(\pi n/8)}{\pi n^2}$ , 求当系统输入为如下的  $x[n]$  时,

系统的输出信号  $y[n]$ ,  $x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n-2k] e^{jk\pi} + \sum_{k=0}^2 2^{-k} \cos(2\pi kn/5) + \frac{1}{2} \sin\left(\frac{17\pi n}{8} - \frac{\pi}{3}\right)$ 。

## 2011 年真题

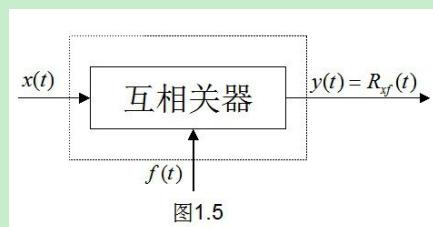
一、计算题 (1~4 题每题 5 分, 5~9 题每题 8 分, 共 60 分)

1、连续时间信号  $x(t) = u(t) - u(t-3)$ , 试画出  $\int_{-\infty}^{t/2} x(\tau) d\tau$  的波形。

2、已知某因果连续时间信号  $x(t)$ , 它的拉普拉斯变换的像函数为  $X(s) = (2s+3)/(s^2 + 5s + 6)$ , 试求信号  $x(t)$  的初值  $\lim_{t \rightarrow 0^+} x(t)$  和终值  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t)$ 。

3、简要回答信源编码和信道编码的作用, 及其与有效性和可靠性的关系。

4、当单符号离散信源发出消息的概率分布趋向集中时, 试说明信息熵和信源发出消息的不确定性的变化。



5、对于图 1.5 中虚线框内的系统, 判断系统的有记忆性, 线性, 时不变性, 因果性和稳定性, 如果它是 LTI 系统, 试写出它的单位冲激响应  $h(t)$ 。

6、对于序列  $x[n] = (\frac{1}{2})^n u[n]$ , 计算  $y_1[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$  和  $y_2[n] = \Delta x[n]$ , 然后分别画出  $y_1[n]$  和  $y_2[n]$  的波形。

7、试求  $X(s) = \frac{se^{-2s-2}}{(s+1)(s^2 + 2s + 5)}$ ,  $\operatorname{Re}\{s\} > -1$  的拉普拉斯反变换。

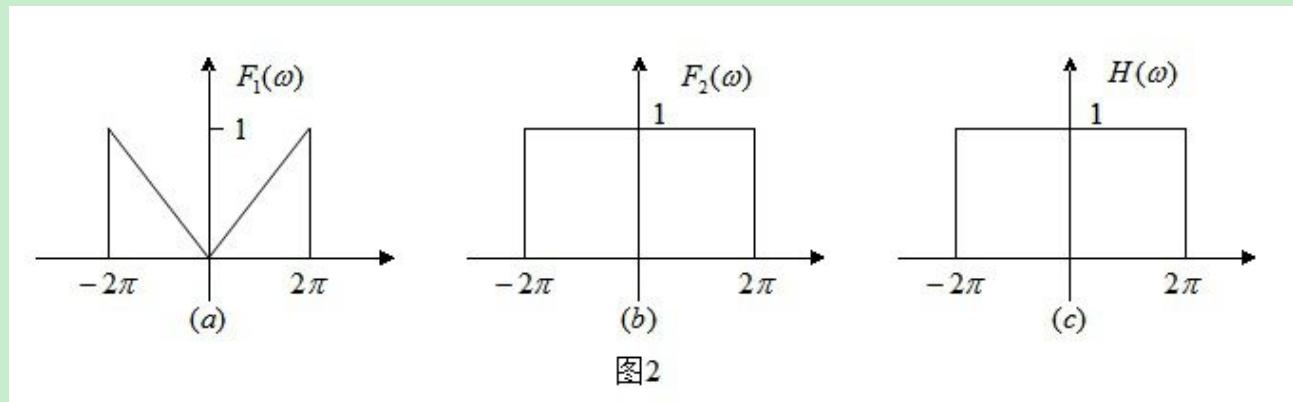
8、试求  $X(z) = (2z^2 + 1)/(z^2 + z + 1)$ ,  $|z| > 1$  的逆 Z 变换。

9、计算信号  $x(t) = \sin(t)[u(t) - u(t - \pi)]$  与  $y(t) = u(t) - u(t - \pi)$  的卷积  $z(t)$ 。

二、已知  $f_1(t) \xrightarrow{\text{CFT}} F_1(\omega)$ ,  $f_2(t) \xrightarrow{\text{CFT}} F_2(\omega)$ ,  $F_1(\omega)$  和  $F_2(\omega)$  的波形如图 2(a)、图 2(b) 所示, 现对信号  $f(t) = f_1(t) + f_2^2(t)$  进行采样, 采样间隔为  $T_s$ , 得到采样后的信号  $f_s(t)$ , 试求: (15 分)

1)为了保证能够从  $f_s(t)$  恢复  $f(t)$ , 最大的采样间隔  $T_s$  为多少? 在此采样间隔下, 请画出采样后信号  $f_s(t)$  的频谱  $F_s(\omega)$ ; (9 分)

2)若将采样后信号  $f_s(t)$  通过一个频率响应  $H(\omega)$  如图 2(c)a 所示的理想低通滤波器, 试求滤波后的输出信号  $y(t)$ 。(6 分)



三、由差分方程  $y[n] + 0.75y[n-1] + 0.125y[n-2] = x[n] + 3x[n-1]$  表示的因果系统, 已知其附加条件为  $y[0] = 1$ ,  $y[-1] = -6$ 。(20 分)

1)求系统函数  $H(z)$ , 画出  $H(z)$  在 z 平面上零极点分布和收敛域; (7 分)

2)试画出用最小数目的三种离散时间基本单元 (离散时间数乘器、相加器和单位延时器) 实现该系统的规范型实现结构; (5 分)

3)当输入  $x[n] = (0.5)^n u[n]$  时, 求该系统的零状态响应  $y_{zs}[n]$  以及零输入响应  $y_{zi}[n]$ 。(8 分)

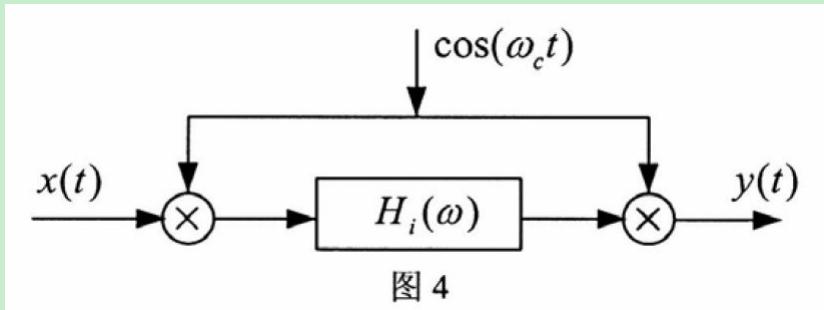
四、某 LTI 系统的系统结构如图 4 所示, 其中  $H_i(\omega)$  的频率响应特性为

$H_i(\omega) = [u(\omega + \omega_0) - u(\omega - \omega_0)] \cdot e^{-j\omega t_0}$ 。(20 分)

1)求系统的单位冲激响应  $h(t)$ ;(6 分)

2)求系统的频率响应  $H(\omega)$ , 画出幅频响应和相频响应特性曲线; (8 分)

3)求输入信号  $x(t) = 1 + [1 + \cos(\omega_0 t / 2)] \cos(\omega_c t)$  时的系统输出  $y(t)$ 。(6 分)



五、已知  $X(k) = DFT\{x(n)\}$ ,  $0 \leq k \leq 2N-1$ ,  $x(n)$  为实序列。现要求通过  $X(k)$  求取  $x(n)$ , 即对  $X(k)$  进行 IDFT。请根据  $x(n)$  序列的特点, 设计一种节省计算量的计算方法, 仅用一次 N 点的 IDFT 完成反变换。给出求取  $x(n)$  的计算公式和步骤。(12 分)

六、试用冲激响应不变原则设计一个数字滤波器。已知其参考模拟滤波器的冲激响应为  $h_a(t) = e^{-0.9t}u(t)$ , 数字系统的采样周期为 T。问题如下 (13 分)

1)导出数字滤波器系统函数  $H(z)$ ; (8 分)

2)试论证采样周期 T 的取值对数字滤波器稳定性的影响。(5 分)

七、当信源  $X: [X.P]$ :  

$$\begin{cases} x: & a_1 & a_2 & a_3 \\ p(x): & 1/3 & 1/3 & 1/3 \end{cases}$$
, 首先通过如下信道:  $P = a_2 \begin{bmatrix} b_1 & b_2 & b_3 \\ 2/3 & 1/6 & 1/6 \\ 1/6 & 2/3 & 1/6 \\ 1/6 & 1/6 & 2/3 \end{bmatrix}$  传输。

若此信道输出的信息还需要另一个信道传输, 那么后一个信道的信道容量至少需要多少? (10 分)

## 2010 年真题

### 一、计算题 (1~4 小题每题 5 分, 5~8 小题每题 7 分, 共 48 分)

1.对于以输入输出关系  $y(t) = x(t) \cos[\omega_0(t-2) + \varphi_0]$ ,  $\omega_0 \neq 0$  描述的系统, 简要判断系统的有记忆性, 线性, 时不变性, 因果性和稳定性。

2.对于以输入输出关系  $y[n] = \sum_{k=-\infty}^{n+2} (1/2)^{n-k} x[k]$  描述的系统, 简要判断系统的有记忆性, 线性, 时不变性, 因果性和稳定性。

3.计算  $\sin(\pi n/2)/(\pi n) * \sin(\pi n/3)/(\pi n)$ , 其中符号\*为卷积运算符号。

4. 计算对连续时间信号  $Sa^2(\omega_0 t)$  进行采样的奈奎斯特间隔  $T_s$ 。

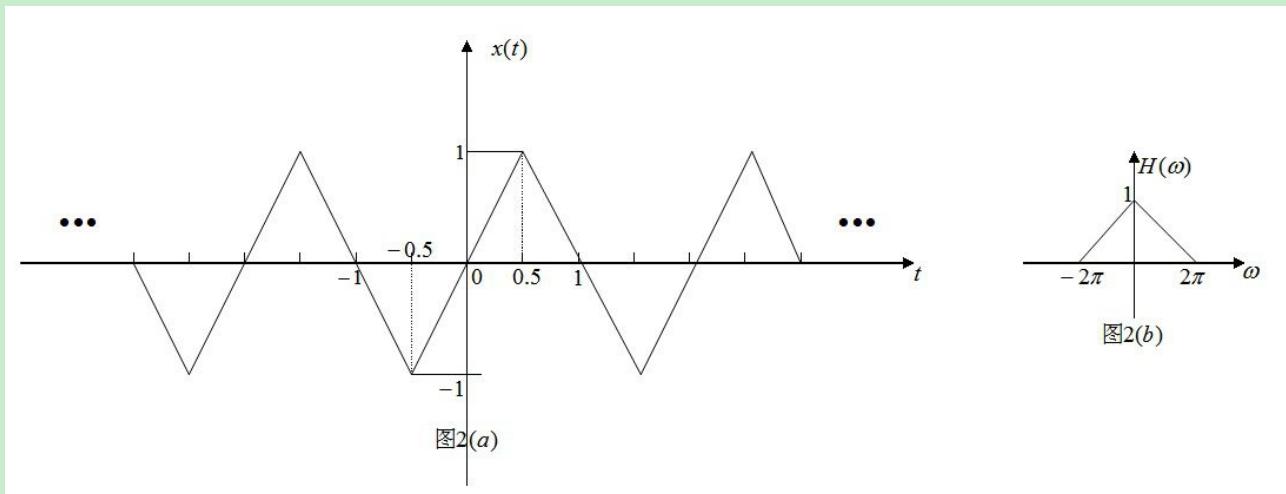
5. 已知因果序列  $x[n]$  的 Z 变换像函数  $X(z) = \frac{z^{-3}}{1 - 1.5z^{-1} + 0.5z^{-2}}$ , 试求序列  $x[n]$  的初值  $x[0]$  和终值  $\lim_{n \rightarrow \infty} x[n]$ 。

6. 已知系统的频率响应为  $H(j\omega) = \frac{\omega e^{-j(\omega - 3\pi/2)}}{10 - \omega^2 + 6j\omega}$ , 求它的单位冲激响应  $h(t)$ 。

7. 计算信号  $x(t) = u(t) - u(t - \pi)$  与信号  $y(t) = \cos(t)[u(t) - u(t - \pi)]$  的互相关函数  $R_{xy}(t)$ 。

8. 已知  $X(s) = \frac{1}{(s^2 + \pi^2)(1 + e^{-2s})}$ ,  $\operatorname{Re}\{s\} > 0$ , 试求  $x(t)$ 。

二、已知如图 2(a) 所示周期三角波信号  $x(t)$ , 通过一个频率响应特性  $H(\omega)$  如图 2(b) 所示的 LTI 系统。(14 分)



1) 试求输出信号  $y(t)$ ; (10 分)

2) 试求该输出信号  $y(t)$  的功率与输入信号  $x(t)$  的功率之比值。(4 分)

三、对于如下微分方程描述的连续时间因果系统

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} + 4\frac{dy(t)}{dt} + 3y(t) = 2[x(t) + e^{-2t} \int_0^t e^{2\tau} x(\tau) d\tau]$$

已知  $x(t) = u(t)$ , 起始条件为  $y(0_-) = -5$ , 试求: (16 分)

系统的全响应  $y(t), t \geq 0$ , 写出系统的零输入响应  $y_{zi}(t)$  和零状态响应  $y_{zs}(t)$ , 自由响应  $y_{fr}(t)$  和强迫响应

$y_{fo}(t)$ , 暂态响应  $y_{tr}(t)$  和稳态响应  $y_{st}(t)$ 。

#### 四、某带通系统的频率响应为

$$H(j\omega) = \frac{1}{1+j(\omega-1000)} + \frac{1}{1+j(\omega+1000)}。试求：(17分)$$

1)该系统的单位冲激响应  $h(t)$ ；(6分)

2)概画  $H(j\omega)$  的幅频响应特性曲线和相频响应特性曲线；(6分)

3)系统的输入为  $x(t) = (1 + \cos t) \cos(1000t)$ ，求输出  $y(t)$ 。(5分)

#### 五、现欲对一个已知的 N 点序列 $x[n], 0 \leq n < N$ 进行滤波处理，所用滤波器是系统函数为

$$H(z) = \frac{2z + 4.5 + z^{-1}}{z + 4.5 + 2z^{-1}} \text{ 的稳定系统。}(25分)$$

1)确定该滤波器所对应的差分方程，给出它的规范型实现方框图；(6分)

2)画出  $H(z)$  在  $z$  平面零极点分布和收敛域；(5分)

3)概画该滤波器的幅频响应特性曲线；(5分)

4)假设 MATLAB 中存在一个函数  $y = myfilter(b, a, X)$ ，它能够实现对一维序列  $X$  按照向量

$b = [b(1) \ b(2) \ \dots \ b(nb)]$  和向量  $a = [a(1) \ a(2) \ \dots \ a(na)]$  所确定的因果稳定的滤波器

$$H_0(z) = \frac{b(1) + b(2)z^{-1} + \dots + b(nb)z^{-(nb-1)}}{a(1) + a(2)z^{-1} + \dots + a(na)z^{-(na-1)}} \text{ 进行因果滤波。请问能否利用这个函数实现本题的滤波处理？}$$

如果能，请分析实现方法，并给出相应的处理过程。(8分)

#### 六、现有一长度为 N 的序列 $\{x[n], n = 0, 1, \dots, N-1\}$ 。设 N 可以表达为两个正整数的乘积，即 $N = ML$ ，

这里 M 和 L 分别为两个正整数。现欲求序列  $x[n]$  的 DFT。为减少乘法运算量，要求将该 N 点 DFT 分解

为若干 M 点 DFT 和若干 L 点 DFT 进行运算。试求：(15分)

1)推导出分解运算表达式；(10分)

2)给出分解运算后的复数乘法运算量，并与直接计算 N 点 DFT 所需的复数乘法运算量作比较，给出你的结论。(5分)

#### 七、用窗函数法设计具有线性相位特性的 FIR 低通滤波器，系统采样频率为 40kHz。滤波器的幅度特性要求为：通带截止频率 10kHz，过渡带宽为 2kHz，带外最小衰减不低于 50dB。试求：(15分)

1)根据设计指标要求在下表中选择最佳的窗函数，导出滤波器阶数 N；(7分)

2)若采用窗函数  $w[n]$ ，且已经确定滤波器阶数为 N，试导出该滤波器的单位冲激（或单位取样）响应  $h[n]$

的表达式。(8分)

参考窗函数表				
窗函数	主瓣宽度	旁瓣电平	最小阻带衰减	
矩形窗: $w[n] = 1, n = 0, \dots, N-1$	$4\pi/N$	-13dB	21dB	
三角形窗: $w[n] = \begin{cases} \frac{n}{N/2}, & n = 0, \dots, \frac{N}{2} \\ \frac{N-n-1}{N/2}, & \frac{N}{2}+1, \dots, N-1 \end{cases}$	$8\pi/N$	-25dB	25dB	
Hanning 窗: $w[n] = \sin^2(\frac{\pi}{N}n), n = 0, \dots, N-1$	$8\pi/N$	-32dB	44dB	
Hamming 窗: $w[n] = 0.54 - 0.46 \cos \frac{2\pi}{N}n, n = 0, \dots, N-1$	$8\pi/N$	-42dB	53dB	
Blackman 窗: $w[n] = 0.42 - 0.5 \cos \frac{2\pi}{N}n + 0.08 \cos \frac{4\pi}{N}n, n = 0, \dots, N-1$	$12\pi/N$	-57dB	74dB	

## 2009 年真题

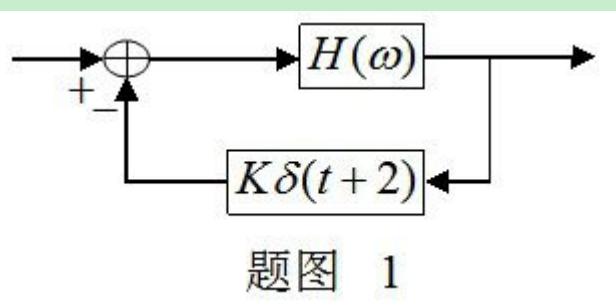
一、某个连续时间因果 LTI 系统的频率响应为  $H(\omega) = \frac{(j\omega - 2)e^{-j2\omega}}{6 - \omega^2 + j5\omega}$ , 试求: (共 40 分)

1. 请给出该系统的系统函数, 画出它的零极点图和收敛域。(5 分)
2. 给出该系统的微分方程描述, 并概画出系统的幅频响应  $|H(\omega)|$ 。(6 分)
3. 系统单位阶跃响应  $s(t)$ , 并概画出其波形。(10 分)
4. 当该系统的输入信号为  $x(t) = u(t) - u(t-2)$  时, 必须用时域方法求系统的输出信号  $y(t)$ , 若用变换域方法本小题讲不给分。(8 分)

5. 写出该系统的一个延时的因果逆系统的系统函数

$H_{Inv}(s)$  (即要求  $h(t) * h_{Inv}(t) = \delta(t - t_0)$ , 其中  $t_0$  为正实数), 确定其收敛域, 判断是否稳定。(6 分)

6. 该系统与单位冲激响应为  $K\delta(t+2)$  的 LTI 系统构成如图 1 所示的反馈系统, 请给出该反馈系统的系统函数。(5 分)



题图 1

二、求解下列两个小题：（共 20 分）

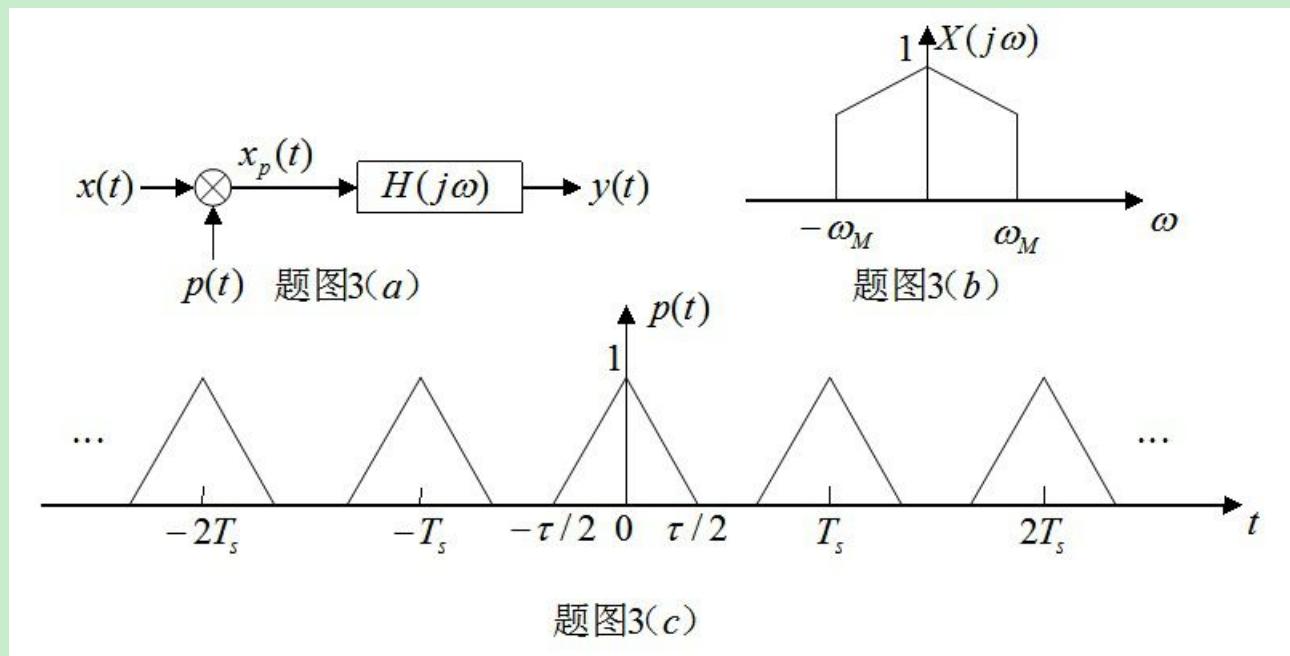
1. 已知  $f[n] = x[n] \cos(\pi n / 4)$ , 其离散时间傅里叶变换为  $F(e^{j\Omega}) = \begin{cases} 1, & |\Omega| < \pi/2 \\ 0, & \pi/2 < |\Omega| \leq \pi \end{cases}$ , 在  $\Omega$  的主值区间

$(-\pi, \pi)$  内。是确定序列  $x[n]$ , 并画出其序列图形。(10 分)

2. 试求由差分方程  $y[n] - (3/2)y[n-1] + (1/2)y[n-2] = x[n] + \sum_{k=-\infty}^n x[k]$  和起始条件  $y[-1] = 1, y[-2] = 2$

表征的离散时间因果系统,  $x[n] = (1/2)^n u[n]$  时, 系统的输出  $y[n], n \geq 0$ 。并写出其中的零输入响应  $y_{zi}[n]$  和零状态响应  $y_{zs}[n]$ 。(10 分)

三、考虑如题图 3(a) 所示的连续时间系统。 $x(t)$  为带限信号, 其频谱如题图 3(b) 所示。 $p(t)$  为周期三角脉冲信号, 其周期为  $T_s$ , 脉宽为  $\tau$ , 如题图 3(c) 所示。(共 20 分)

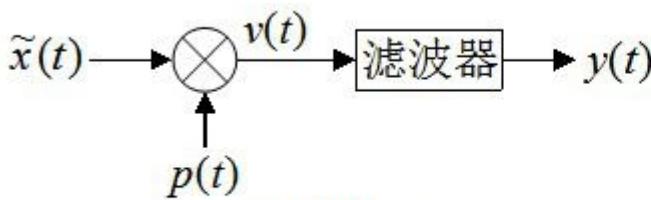


1. 试求相乘器输出的信号  $x_{p(t)}$  的频谱  $X_p(j\omega)$ , 并画出该频谱图形。(14 分)

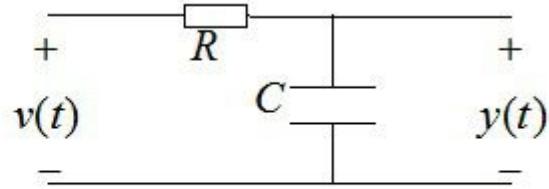
2. 如果使用低通滤波器  $H(j\omega)$ , 从信号  $x_{p(t)}$  中无失真地恢复原输入信号  $x(t)$ , 那么周期脉冲信号  $p(t)$  应该满足什么条件? 并确定  $H(j\omega)$  的特性。(6 分)

四、周期为  $T$  的实周期信号  $\tilde{x}(t)$  的指数形式的傅里叶级数和三角傅里叶级数分别表示为

$$\tilde{x}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} F_k e^{jk(2\pi/T)t} \text{ 和 } \tilde{x}(t) = c_0 + \sum_{k=1}^{\infty} c_k \cos\left(k \frac{2\pi}{T} t + \theta_k\right)$$



题图4(a)



题图4(b)

采用题图 4(a) 的系统来获得已知实周期信号  $\tilde{x}(t)$  的各次谐波的幅度  $c_k$  和初相位  $\theta_k, k = 1, 2, \dots$ 。图中，滤波器的单位冲激响应  $h(t) = \frac{\sin(\pi t/T)}{\pi t}$ 。试求：(共 25 分)

1. 当  $p(t) = \cos[k(2\pi/T)t]$  和  $p(t) = \sin[k(2\pi/T)t]$  时，分别画出  $\tilde{x}(t)$  和  $v(t)$  的频谱，并分别求出这两种情况下图 4(a) 所示系统的输出  $y(t)$ 。(10 分)

2. 根据 1. 小题的结果，设计能分别获得实周期信号  $\tilde{x}(t)$  的  $k$  次谐波的幅度  $c_k$  和初相位  $\theta_k, k = 1, 2, \dots$  的系统，并画出系统框图。(8 分)

3. 如果题图 4(a) 中的滤波器换成题图 4(b) 所示的一阶 RC 低通滤波器，将对 2. 小题设计结果产生什么影响；若要使设计的系统仍希望获得较精准的  $c_k$  和  $\theta_k$  的值，RC 低通滤波器的时间常数  $\tau = RC$  的选择应有什么考虑。(7 分)

**五、数字滤波器是最常用的数字信号处理方法，对于 IIR 和 FIR 这两种数字滤波器，有效地实现无限长数字信号  $x[n], n = 0, 1, \dots$ ，的滤波方法是不相同的。(共 25 分)**

1. 对于 IIR 滤波器，若已知滤波器的系统函数  $H_d(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}}{a_0 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + a_3 z^{-3}}$ ，试写出计算无限长数字

信号  $x[n]$  通过该 IIR 滤波器的输出信号  $y[n], n = 0, 1, \dots$  的计算公式，以及用三种计算单元（数字相加器、数乘器和单位延时器）的实现框图。(10 分)

2. 对于 FIR 滤波器，通常采用 FFT 程序的快速卷积（或称为频域滤波）方法来实现  $x[n]$  的数字滤波。若

已知 FIR 滤波器的单位冲激响应  $h_d[n] = \sum_{k=0}^{15} h_k \delta[n-k]$ ，试画出采用 128 点 FFT 程序，分段计算无限长

数字信号  $x[n]$  通过该 FIR 滤波器的输出信号  $y[n], n = 0, 1, \dots$  的实现框图；并分别说明采用重叠相加法和重叠保留法的快速卷积方法来计算输出信号  $y[n]$ ，对  $x[n]$  是如何分段的，又如何从每个分段滤波结果连接成无限长的  $y[n]$ 。(15 分)

六、加窗是数字信号处理中常见的操作。汉宁窗是一种常见窗序列，其偶对称表示式为：

$$w[n] = \begin{cases} \cos^2\left(\frac{n}{N}\pi\right), & n = -\frac{N}{2}, \dots, -1, 0, 1, \dots, \frac{N}{2}, \text{ 其中 } N \text{ 为偶的正整数。} \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

1. 试确定该汉宁窗的频谱函数  $W(e^{j\Omega})$ 。(10 分)

2. 如果把该汉宁窗的频谱函数表达为  $W(e^{j\Omega}) = W(\Omega)e^{-j\Omega\alpha}$ ，其中  $W(\Omega)$  为实函数。试概画出  $W(\Omega)$  的图形。(5 分)

3. 在实际的数字信号处理中，通常使用的是单边的汉宁窗，其表示式是

$w[n] = \sin^2(n\pi/N)$ ,  $n = 0, 1, \dots, N-1$ , 其中  $N$  为偶的正整数。对序列  $x[n]$  进行汉宁窗  $w[n]$  加权后的离

散傅里叶变换为  $X_W[k] = \sum_{n=0}^{N-1} w[n]x[n]e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$ 。试证明，计算  $X_W[k]$ ，完全可以省略掉  $x[n]$  与  $w[n]$  的相

乘运算，而直接计算  $x[n]$  的 DFT 变换  $X[k]$ ，然后通过对  $X[k]$  序列进行线性组合来得到  $X_W[k]$ 。(5 分)