

西南交通大学 2016—2017 学年第(1)学期考试试卷

课程代码 3231600, 3045931 课程名称 数字信号处理 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: (共 20 分, 每空 2 分)

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

1. 对一个矩形序列 $R_{32}(n)$ 的频谱在一个周期内进行 40 点等间隔采样, 用这些采样点再进行 40 点逆 DFT, 则结果为 (B)。

A. $R_{16}(n)$ B. $R_{32}(n)$ C. $R_{64}(n)$ D. 以上都不正确

2. 序列 $x(n) = (\frac{1}{3})^n u(n) - (\frac{1}{2})^n u(-n-1)$, 则 $X(z)$ 的收敛域为 (D)。

A. $|z| < 1/2$ B. $|z| > 1/3$ C. $|z| > 1/2$ D. $1/3 < |z| < 1/2$

3. 若 $X(e^{j\omega}) = FT[x(n)]$, 则 $FT[x(n)e^{j\omega_0 n}]$ 的结果为 (A)。

A. $X(e^{j(\omega-\omega_0)})$ B. $X(e^{j(\omega+\omega_0)})$ C. $X(e^{j\omega_0\omega})$ D. $X(e^{j\omega_0})$

4. 若 $1+j$ 是具有线性相位 FIR 滤波器的一个零点, 则下列选项中 (D) 不为其零点。

A. $1-j$ B. $\frac{1}{2}(1-j)$ C. $\frac{1}{2}(1+j)$ D. $1-\frac{1}{2}j$

5. 如何将无限长序列和有限长序列进行线性卷积 (D)。

A. 直接使用线性卷积计算 B. 使用 FFT 计算
C. 使用循环卷积直接计算 D. 采用分段卷积, 可采用重叠相加法

6. 已知一滤波器的系统函数 $H(z) = \frac{z+0.9}{1-0.9z^{-1}}$, 则该滤波器为 (A) 滤波器。

A. 低通 B. 高通 C. 带通 D. 带阻

7. 序列 $x(n) = \cos\left(\frac{3\pi}{8}n + \frac{\pi}{2}\right)$ 的周期为 (C)。

A. 3 B. 8 C. 16 D. 无限长

8. 若一线性时不变系统当输入为 $x(n) = \delta(n)$ 时, 输出为 $y(n) = R_4(n)$, 则当输入为 $u(n) - u(n-2)$ 时, 输出为 (C)。

A. $R_4(n)$ B. $R_2(n)$ C. $R_4(n) + R_4(n-1)$ D. $R_4(n) + R_4(n-1)$

9. 在基 2 DIT-FFT 运算时, 需要对输入序列进行倒序, 若进行计算的序列点数 $N=32$, 倒序前信号点序号为 9, 则倒序后该信号点的序号为 (C)。

- A. 5 B. 9 C. 18 D. 26

10. 线性相位 FIR 滤波器主要有以下四类

(I) $h(n)$ 偶对称, 长度 N 为奇数 (II) $h(n)$ 偶对称, 长度 N 为偶数

(III) $h(n)$ 奇对称, 长度 N 为奇数 (IV) $h(n)$ 奇对称, 长度 N 为偶数

则其中可以用于设计带通滤波器的是 (D)。

- A. I、II B. II、III C. II、III、IV D. I、II、III、IV

二、(10 分) 判断题

(对以下各题的说法, 认为对的在括号内填“√”, 认为错的在括号内填“×”; 每小题 2 分, 共 10 分)

1. (×) 按时间抽取的 FFT 算法的运算量小于按频率抽取的 FFT 算法的运算量。
2. (×) 序列的 z 变换存在则其傅里叶变换也存在。
3. (√) 一个线性时不变的因果离散系统, 它是稳定系统的充分必要条件是: 系统函数 $H(Z)$ 的所有极点在单位圆内。
4. (×) 用矩形窗设计 FIR 滤波器, 增加长度 N 可改善通带波动和阻带衰减。
5. (√) 利用 DFT 计算频谱时可以通过补零来减少栅栏效应。

三、(10 分) 有一个线性移不变的系统, 其系统函数为:

$$H(z) = \frac{-\frac{3}{2}z^{-1}}{(1-\frac{1}{2}z^{-1})(1-2z^{-1})} \quad \frac{1}{2} < |z| < 2$$

- (1) 用直接型结构实现该系统;
- (2) 讨论系统稳定性, 并求出相应的单位脉冲响应 $h(n)$ 。

$$\text{解 1) } H(z) = \frac{-\frac{3}{2}z^{-1}}{(1-\frac{1}{2}z^{-1})(1-2z^{-1})} = \frac{-\frac{3}{2}z^{-1}}{1-\frac{5}{2}z^{-1}+z^{-2}}$$

图略

(2) 当 $2 > |z| > \frac{1}{2}$ 时:

收敛域包括单位圆, 系统稳定系统。

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

$$h(n) = \left(\frac{1}{2}\right)^n u(n) + 2^n u(-n-1)$$

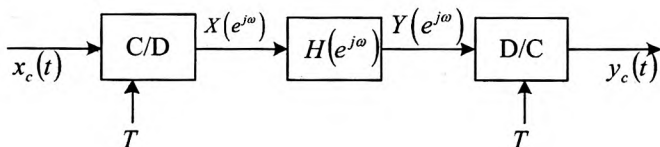
四、(10 分) 在下图所示系统中, 输入连续信号 $x_c(t)$ 的频谱 $X_c(j\Omega)$ 是带限的, 即 $|\Omega| \geq \Omega_N$ 时,

$$X_c(j\Omega)=0。离散时间系统 $H(e^{j\omega})=\begin{cases} 1 & |\omega| \leq \omega_c \\ 0 & \text{其它} \end{cases}。$$$

(1) 为了使 $y_c(t)=x_c(t)$, 采样周期 T 最大可以取多少?

(2) 如果要使整个系统等效为低通滤波器, 即过滤掉 $x_c(t)$ 的高频部分, 无混叠, 或者有混叠, 混叠部分大于 ω_c , 试确定 T 的取值范围?

(3) 若给定采样频率 $1/T=20\text{KHz}$, 整个系统等效为截止频率为 $f_c=3\text{kHz}$ 的理想低通滤波器, 确定 ω_c 及 Ω_N 的取值范围。



解: (a) 等效模拟低通滤波器, 现要求全通, 则数字频率的最高频率限制在 ω_c 之内, 即 $\omega_N = \Omega_N T \leq \omega_c$, 所以

$$T \leq \frac{\omega_c}{\Omega_N}。$$

(b) 等效模拟低通滤波器, 则数字频率的最高频率大于 ω_c 无混叠, 或者有混叠, 混叠大于 ω_c , 即 $\omega_N = \Omega_N T \geq \omega_c$,

$$\text{且 } 2\pi - \Omega_N T \geq \omega_c, \text{ 化简得 } \frac{\omega_c}{\Omega_N} \leq T \leq \frac{2\pi - \omega_c}{\Omega_N}。$$

$$(c) \omega_c = \Omega_c T = 2\pi \cdot 3000 \cdot \frac{1}{20 \cdot 10^3} = 0.3\pi, \Omega_N \text{ 的取值使采样后不混叠, 且高于 } 0.3\pi, \text{ 或混叠部分在 } 0.3\pi \text{ 以上。}$$

$$\text{所以 } \omega_N = \Omega_N T \geq \omega_c, (\frac{2\pi}{T} - \Omega_N) \cdot T \geq 0.3\pi, 0.3\pi < \Omega_N T < 2\pi - 0.3\pi, \text{ 即 } 6000\pi < \Omega_N < 34000\pi。$$

五、(10 分) 已知二阶巴特沃斯模拟低通原型滤波器的传递函数为

$$H_a(p) = \frac{1}{p^2 + 1.414p + 1}$$

试用双线性变换法设计一个数字低通滤波器, 其 3dB 截止频率为 $\omega_c = 0.5\pi \text{ rad}$, 写出数字滤波器的系统函数, 并画出其直接型结构图。(要预畸, 设 $T=1$)

解: (1) 预畸

$$\Omega_c = \frac{2}{T} \arctan(\frac{\omega_c}{2}) = \frac{2}{T} \arctan(\frac{0.5\pi}{2}) = 2$$

(2) 反归一化

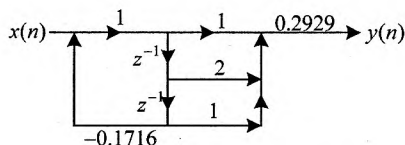
$$H(s) = H_a(p) \Big|_{p=\frac{s}{\Omega_c}} = \frac{1}{\left(\frac{s}{2}\right)^2 + 1.414\left(\frac{s}{2}\right) + 1} = \frac{4}{s^2 + 2.828s + 4}$$

(3) 双线性变换得数字滤波器

$$H(z) = H(s) \Big|_{s=\frac{2(1-z^{-1})}{1+z^{-1}}} = \frac{4}{s^2 + 2.828s + 4} \Big|_{s=\frac{2(1-z^{-1})}{1+z^{-1}}} = \frac{4}{\left(2\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right)^2 + 2.828 \cdot 2\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 4}$$

$$= \frac{4(1+2z^{-1}+z^{-2})}{13.656 + 2.344z^{-2}} = \frac{0.2929(1+2z^{-1}+z^{-2})}{1+0.1716z^{-2}}$$

(4)



六、(15分)试用矩形窗口法设计一个 $h(n)$ 的长度为 5 的线性相位 FIR 带通数字滤波器, 其 $\omega \in [-\pi, \pi]$

内的幅度特性为 $|H_d(e^{j\omega})| = \begin{cases} 1, & \frac{\pi}{3} \leq |\omega| \leq \frac{2\pi}{3} \\ 0, & \text{其它} \end{cases}$

(1) 试求 $h(n)$ 的表达式及其 $h(n)$ 的具体值;

(2) 试求 $H(z)$, 并画出其线性相位结构图。

解:

(1) 用理想带通滤波器作为逼近滤波器, 假设理想带通滤波器的频率特性为

$$H_d(e^{j\omega}) = |H_d(e^{j\omega})| e^{-j\omega\alpha}$$

$$\text{其中, } |H_d(e^{j\omega})| = \begin{cases} 1, & \frac{\pi}{3} \leq |\omega| \leq \frac{2\pi}{3} \\ 0, & \text{其它} \end{cases}$$

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |H_d(e^{j\omega})| e^{-j\omega\alpha} e^{j\omega n} d\omega = \frac{1}{2\pi} \left[\int_{-\frac{\pi}{3}}^{-\frac{2\pi}{3}} e^{j\omega(n-\alpha)} d\omega + \int_{\frac{\pi}{3}}^{\frac{2\pi}{3}} e^{j\omega(n-\alpha)} d\omega \right]$$

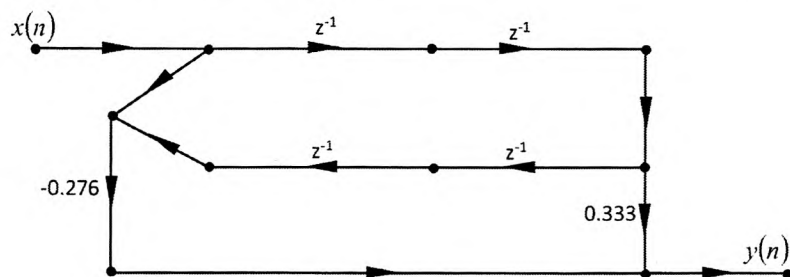
$$= \frac{1}{(n-\alpha)\pi} \left[\sin\left(\frac{2}{3}\pi(n-\alpha)\right) - \sin\left(\frac{1}{3}\pi(n-\alpha)\right) \right]$$

$$\text{按照题目 } N=5, \alpha = \frac{N-1}{2} = 2,$$

$$h_d(n) = \{-0.276, 0, 0.333, 0, -0.276; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4\}$$

其线性相位结构如图所示：

$$H(z) = -0.276 + 0.333z^{-2} - 0.276z^{-4}$$



七、(10 分) 考虑两个实值有限长序列 $h(n)$ 和 $x(n)$, $0 \leq n \leq 23$, 若线性卷积为 $y(n) = x(n) * h(n)$,

该线性卷积可用 DFT 进行计算, 即分别计算出 $H(k)$ 、 $X(k)$, 然后通过 IDFT 计算出

$$y(n) = \text{IDFT}\{X(k)H(k)\}。试问：$$

(1) 计算 $H(k)$ 、 $X(k)$ 的最小点数是多少？

(2) 若有复数基 2-FFT 程序可供使用, 如何构造一序列 $z(n)$, 通过一次调用该程序, 并经简单计算得到 $H(k)$ 和 $X(k)$, 写出实现步骤。

解：(a) 两个序列线性卷积的长度为 $N_1 + N_2 - 1 = 47$, 则长度为 47 的圆周卷积可以计算线性卷积, 所以计算 DFT 的最小点数是 47。

(b) 步骤 1:

序列 $x(n)$, $h(n)$ 均补零至长度 $N = 64 = 2^6$, 满足 $N \geq N_1 + N_2 - 1 = 47$, 即

$$x(n) = \begin{cases} x(n) & n = 0, 1, \dots, 23 \\ 0 & n = 24, 25, \dots, 63 \end{cases}, \quad h(n) = \begin{cases} h(n) & n = 0, 1, \dots, 23 \\ 0 & n = 24, 25, \dots, 63 \end{cases}$$

步骤 2: 由于 $x(n)$, $h(n)$ 的 $N = 64 = 2^6$ 点 DFT 分别为 $X(k)$, $H(k)$, 所以构造序列 $z(n) = x(n) + jh(n)$ 。

计算其 $N = 64 = 2^6$ 点 DFT $Z(k)$, 得 $Z(k) = X(k) + jH(k)$ 。

步骤 3: $X(k) = Z_{op}(k) = (Z(k) + Z^*(N-k))/2$

$$H(k) = Z_{op}(k) = (Z(k) - Z^*(N-k))/2 \quad \text{设 } x(n) = \begin{cases} n+1, & 0 \leq n \leq 4 \\ 0, & \text{其他 } n \end{cases}, \quad h(n) = R_4(n-2)$$

八、(15 分) 已知序列 $x[n] = 4\delta[n] + 3\delta[n-1] + 2\delta[n-2] + \delta[n-3]$, 其 6 点离散傅立叶变换 (DFT) 用 $X[k]$ 表示, 试解答下列问题:

(1) 若序列 $y[n]$ 的长度为 6, 其 6 点离散傅立叶变换为 $Y[k] = W_6^{4k} X[k]$, 求 $y[n]$;

(2) 求 $x[n] * x[n]$;

(3) 求 $x[n] \textcircled{4} x[n]$ 。

解: (a) 依据 $Y[k] = W_6^{4k} X[k]$, $y[n]$ 是 $x[n]$ 循环右移 4 位的结果, 即

$$y[n] = x((n-4))_6 = 4\delta[n-4] + 3\delta[n-5] + 2\delta[n] + \delta[n-1]$$

(b) $x(n) * x(n) = 16\delta(n) + 24\delta(n-1) + 25\delta(n-2) + 20\delta(n-3) + 10\delta(n-4) + 4\delta(n-5) + \delta(n-6)$

(c) $x[n] \textcircled{4} x[n] = 26\delta(n) + 28\delta(n-1) + 26\delta(n-2) + 20\delta(n-3)$