

精仪学院 数字信号处理(研) 2013 年试题

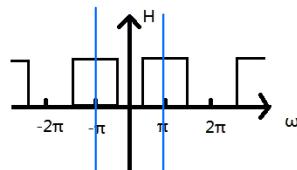
出题人: 常烨

一、判断(10x1 分=10 分)

1. 某一个系统是因果系统, 则其为稳定系统。无关(X)
2. FIR 滤波器总是稳定的。极点全在 0(V)
3. 脉冲响应不变法可以设计高通滤波器。只取低/带通(X)
4. 线性相位系统对各个频率分量延迟相同的角度。 $W(w) = \sum_{n=1}^{N-1} w^n \alpha_n$ (X)
5. 对一个奇对称实数序列 $X(n)$ 求 DFT, 则 $X(k)$ 为实数奇对称。虚部奇对称(X)
6. $Y(n) = X(n) + 2$ 是非线性。常数(V)
7. 不考虑运算误差, FFT 的结果与直接 DFT 结果相同。下只如虚(V)
8. $X(2n)$ 是将 $X(n)$ 每隔一个采样点取一个得到。(V)
9. 相同 Z 变换表达式一定对应相同的时间序列。收敛域可导致不同(X)
10. 切比雪夫 I 型滤波器通带内有波纹。(V)

二、单选(10x2 分=20 分)

1. 某信号包括 0~10KHZ, 欲滤掉 4KHZ, 选用(D)
A. 4.5KHZ 低通滤波器 B. 3.5KHZ 高通滤波器
C. 3.5~4.5KHZ 带通滤波器 D. 3.5~4.5KHZ 带阻滤波器
2. 连续信号采样序列在(A)上的 Z 变换等于其理想采样信号的傅里叶变换。
A. 单位圆 B. 实轴 C. 正虚轴 D. 负虚轴
3. $X(n) = \cos\left(\frac{3\pi}{8}n - \frac{\pi}{4}\right)$ 的周期为(B) $2\pi \times \frac{8}{3\pi} = \frac{16}{3}$
A. $\frac{16}{3}$ B. 16 C. 8 D. 非周期
4. 256 点按时间抽取基二法 FFT, 每级(C)个蝶形。
A. 256 B. 1024 C. 128 D. 64
5. $X_1(n) = \{1, 1, 1, 1\}$, $X_2(n) = \{1, 2, 3, 4, 5\}$, 其线性卷积为 $Y(n) = \{1, 3, 6, 10, 14, 12, 9, 5\}$, 其 7 点循环卷积是(D)
A. {1, 3, 6, 10, 14, 12, 9} B. {3, 6, 10, 14, 12, 9, 5} C. {1, 3, 6, 10, 14, 12, 14} D. {6, 3, 6, 10, 14, 12, 9}
6. 已知 $X(n) = \delta(n)$, 10 点 DFT[X(n)] = X(k) ($0 \leq k \leq 9$), 则 $X(5) = (B)$
A. 0 B. 1 C. 10 D. -10 $X(k) = \sum_{n=0}^9 \delta(n) W_{10}^{nk} = \delta(10) = 1$
7. 以下选项正确的是(C)
A. 连续非周期信号频谱为周期连续函数
B. 时域连续周期函数的频谱是周期连续函数
C. 时域离散非周期函数的频谱是周期连续函数
D. 时域离散周期函数的频谱是周期连续函数



8. 是 (C)
 A. 低通滤波器 B. 带通滤波器 C. 高通滤波器 D. 带阻滤波器

9. 巴特沃斯滤波器，它的幅度平方函数是 $|H_a(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + (\frac{j\Omega}{j\Omega_c})^{2N}}$ ，现在有一个巴特沃斯
 $\Delta p = 200 \pi \text{ rad/s}$
 $f_p = 100 \text{ Hz}$ $\Delta p = 10 \text{ dB}$
 $20 \lg(1 - \delta_1) = 10 \Rightarrow \delta_1 = 0.683$

低通滤波器，其通带边界频率为 100Hz，通带的衰减为 10dB，则其 Ω_c 取值为 (C)

- A. 大于 $200 \pi \text{ rad/s}$ B. 等于 $200 \pi \text{ rad/s}$ C. 小于 $200 \pi \text{ rad/s}$ D. 以上均可以

10. 线性相位的 FIR，零点 Z_i 位于单位圆内，则单位圆内零点还有 (D)

- A. 0 B. $\frac{1}{Z_i^*}$ C. $\frac{1}{Z_i}$ D. Z_i^*

三、填空(20x1 分=20 分)

1. 为减少混叠，必须合理选取采样频率或者首先让连续信号通过 抗混叠滤波器，滤波频率超过 折叠频率的信号；截短会带来 阻带滚降，需通过 增加窗长 减小它；信号后加零可改善 防栏效应

2. 直接算 N 点 DFT 需复乘的运算量是 N^2 ，基二法复乘的运算量是 $\frac{N}{2} \log_2 N$ ，特点是 可以实现 原位计算，从而节省大量存储单元，其输入数据按 例位序 排列，输出是 自然顺序。

3. 已知 $h(n)$ ， $Y(n) = T[X(n)]$ ，这是 稳定 系统的条件是 $\sum |h(n)| < \infty$ ，因果系统的条件是 $h(n) = 0, n < 0$ ，线性系统的条件是 唯一性，不变系统的条件是 系统参数特性不随时间变化 \rightarrow 无 n 的显式函数，无

4. 已知 $h(n)$ ，非零长度为 N，当一非零长度为 M 的 $x(n)$ 输入，系统输出为 $X(n) * h(n)$ ，输出 时间的压缩运算 非零长度为 $M+N-1$ ，若 $M \gg N$ ，用循环卷积来计算时，有 重叠相加法 和 重叠保留法 两种 分段卷积法。

5. 设计线性相位低通滤波器(用频率采样法)，通带边界频率 $\omega_c = \frac{\pi}{2} \text{ rad}$ ， $N=33$ 时，第 K 个 $\frac{2\pi}{33} \cdot K$

频率采样值为 $H(k) = H_k \cdot e^{j\theta_k}$ ，则第 0 个为 1，第 13 个为 0，第 29 个为 $e^{-j\frac{12\pi}{33}}$ 。若设一点过渡采样点 $|H(k)|=0.5$ ，则其阻带衰减将 增大。

四、(10 分) 假设以 $f_s = 500 \text{ Hz}$ 对 $X(t) = \cos(240\pi t) + \cos(420\pi t) + \cos(720\pi t)$ ，进行 64 点采样，计算 64 点的 DFT，得到下图所示的幅度图，参照原信号，解释 $X(15)$, $X(16)$, $X(18)$, $X(27)$, $X(46)$ 产生的原因。

$$f_1 = 120 \text{ Hz}, f_2 = 210 \text{ Hz}, f_3 = 360 \text{ Hz} \quad f_{\max} = 250 \text{ Hz}$$

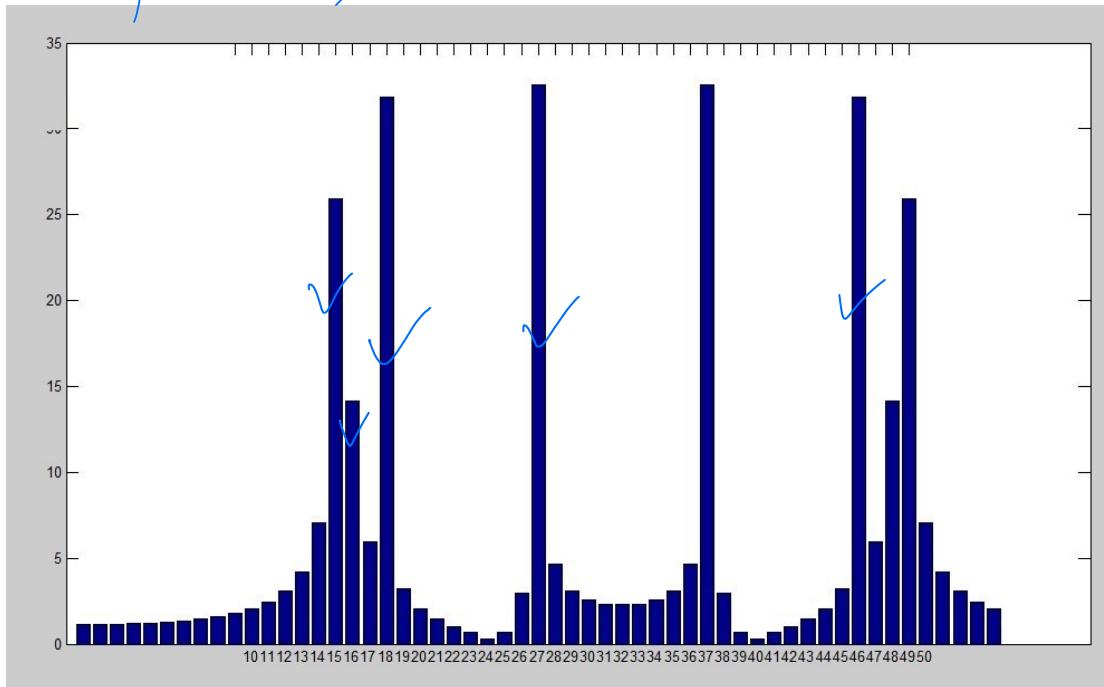
f_3 产生镜频：140 Hz (115, 36) (26, 88)

由 $f = \frac{f_s}{N} k = \frac{125}{16} k$ 可知： f_1 位于 $k=15, 16$ 之间； f_2 位于 $k=26, 27$ 之间

f_3 的镜频位于 17, 18 之间 (117.92)

$\because X_{115}, X_{116}, X_{118}, X_{127}$ 会产生极值, 整体又关于 $n=32$ 对称

\therefore 由 X_{118} 又产生了 X_{146})



五、(15 分) 分别用脉冲响应不变法和双线性变换法设计一巴特沃斯低通滤波器,

$$f_s = 100\text{Hz}, \text{滤波器 } 3\text{dB} \text{ 截止频率为 } 200\text{rad/s}, H_a(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{\Omega_c}}. \text{(式中 } 3\text{dB 截止频率为 } \Omega_c \text{。)}$$

六、(10 分) 设对一个系统的方程描述为: $y(n) - \frac{5}{6}y(n-1) + \frac{1}{6}y(n-2) = x(n) - \frac{1}{4}x(n-1)$ 。

(1) 求系统函数; (2) 画出系统直接型和一阶节级联型结构。

七、(15 分) 若某 FIR 滤波器的单位脉冲响应 $h(n)$ 是实数因果序列, 其长度 N 为奇数, 且有

$$h(n) = -h(N-1-n)$$

(1) 求其频率响应 $H(e^{j\omega})$ 并说明其相频特性。

(2) 根据频率响应的幅度函数说明能用来设计何种类型的滤波器。

五. $\Omega_c = 200 \quad \Omega_s = 200\pi$

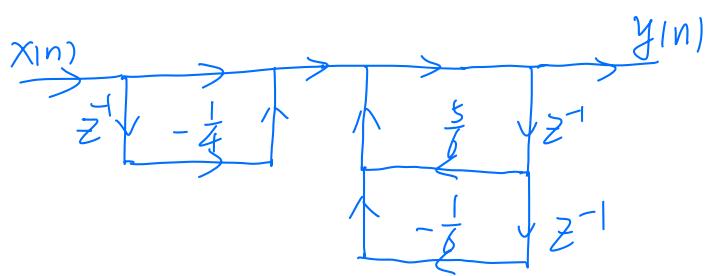
脉冲: $H_a(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{200}} = \frac{200}{s + 200}$ $\text{极点: } -200 \rightarrow e^{-200T}$

$$H_a(z) = \frac{200}{1 - e^{-200T} z^{-1}}$$

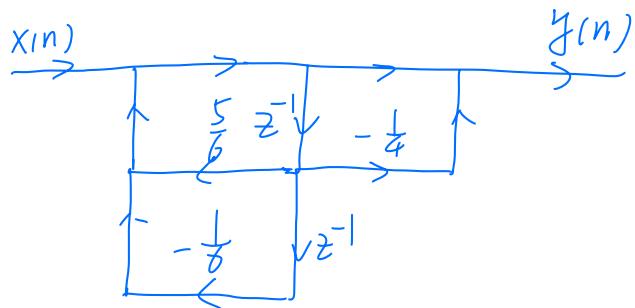
双1 $s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \quad H_a(z) = \frac{200}{\frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} + 200} = \frac{200T(1 + z^{-1})}{2(1 - z^{-1}) + 200T(1 + z^{-1})}$

六. (1) $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}}$

12) 直接 I 型

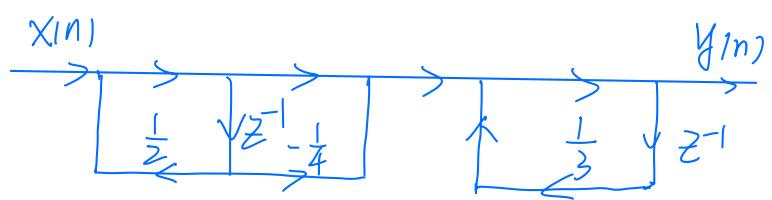


直接 I 型



一阶节级联型

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



七 (1) 为第三类

$$\theta(w) = -\frac{N-1}{2}w + \frac{\pi}{2}$$

$$H(w) = \sum_{n=0}^{\frac{N-1}{2}} c(n) \sin(nw), \quad c(n) = 2h\left(\frac{N-1}{2} - n\right)$$

$$H(e^{jw}) = e^{-jw \cdot \frac{N-1}{2}} \sum_{n=0}^{\frac{N-1}{2}} \frac{e^{-jw(\frac{N-1}{2} - n)} - e^{jw(\frac{N-1}{2} - n)}}{2}$$

(2) 关于 $0, \pi, 2\pi$ 是奇对称

∴ 只能设计带通滤波器