

精仪学院 数字信号处理(研)2013 年试题

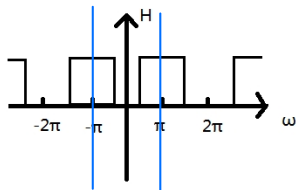
出题人: 常烨

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* (✓)
3. 脉冲响应不变法可以设计高通滤波器。 *只能低/带通* (X)
4. 线性相位系统对各个频率分量延迟相同的角度。 *$\varphi(\omega) = \frac{N-1}{2}\omega$ 或 ω* (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* (✓)
7. 不考虑运算误差, FFT 的结果与直接 DFT 结果相同。 *下只加速* (✓)
8. $X(2n)$ 是将 $X(n)$ 每隔一个采样点取一个得到。 (✓)
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。 (✓)

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. $X(n) = \cos(\frac{3\pi}{8}n - \frac{\pi}{4})$ 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) *$4+5-1=8$*
 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连续非周期连续函数~~
~~B. 时域连续周期函数的频谱是连续非周期连续函数~~
~~C. 时域离散非周期函数的频谱是连续非周期连续函数~~
~~D. 时域离散周期函数的频谱是连续非周期连续函数~~



8. 是 ()
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

$$\Omega_p = 200 \pi \text{ rad/s}$$

$$f_p = 100 \text{ Hz} \quad \alpha_p = 10 \text{ dB}$$

$$1 - \delta_1 = 0.3163 < \frac{\sqrt{2}}{2} = 0.707$$

$$-20 \lg(1 - \delta_1) = 10 \Rightarrow \delta_1 = 0.6837$$

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 ()

- 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 ()

- 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 抗混叠低通滤波器，滤波频率超过折叠频率的信号；截短会带来 泄漏，需通过 增加窗长 减小它；信号后加零可改善 栅栏效应。

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 倒位序 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 $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h(n)| < \infty$ ，因果系统的条件是 有限的 $x(n)$ 产生有限的 $y(n)$ ，线性系统的条件是 唯一性变换，不变系统的条件是 系统参数不随时间变化，无 n 的显式函数，无 时间的展缩运算。

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 第一类 低通滤波器(用频率采样法)，通带边界频率 $\omega = \frac{\pi}{2} \text{ rad}$ ， $N=33$ 时，第 K 个 $\frac{2\pi}{33} \cdot k$

频率采样值为 $H(k) = H_k \cdot e^{i\alpha k}$ ，则第 0 个为 1，第 13 个为 0，第 29 个为 $e^{-j\frac{128}{33}\pi}$ 。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。

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

$$f_3 \text{ 产生镜像频: } 140 \text{ Hz}$$

$$(115.36)$$

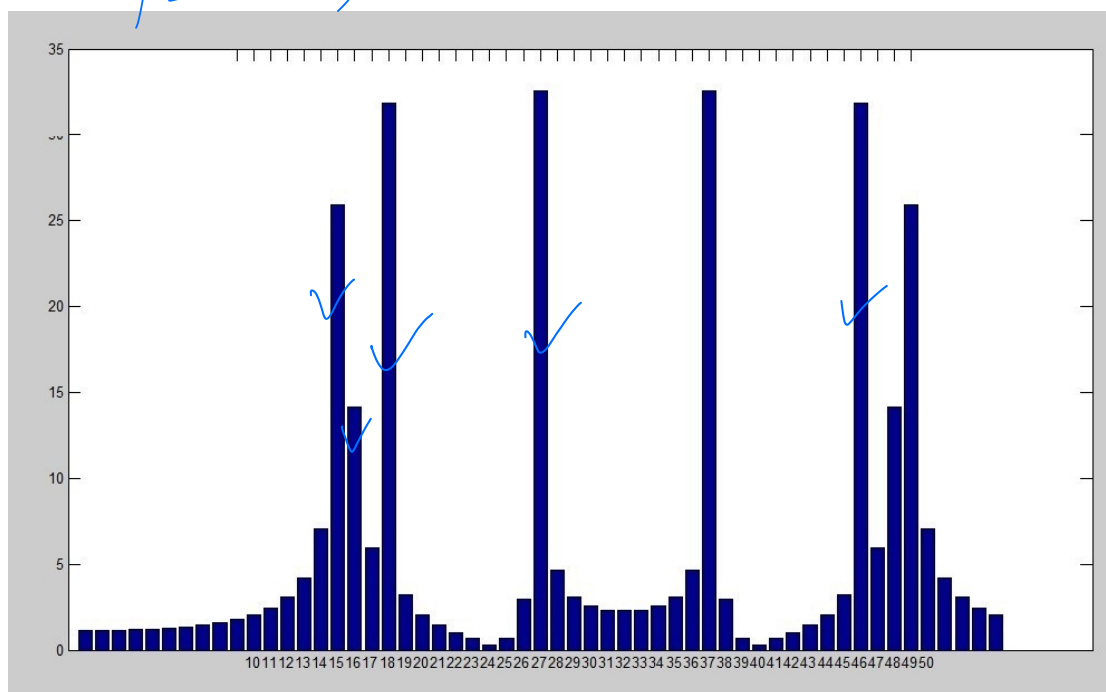
$$(26.88)$$

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

f_3 的镜像位于 17, 18 之间 (17.92)

$\therefore X(115), X(116), X(118), X(127)$ 会产生干扰, 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, $f_s = 100\text{Hz}$, 滤波器 3dB 截止频率为 200rad/s , $H_a(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{\Omega_c}}$ 。(式中 3dB 截止频率为 Ω_c 。)

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、 $\Omega_c = 200$ $\Omega_s = 200\pi$

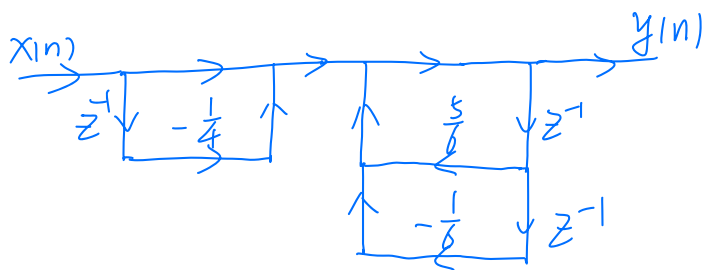
脉冲: $H_a(s) = \frac{1}{1 + \frac{s}{200}} = \frac{200}{s + 200}$ 极点: $-200 \rightarrow e^{-200T}$

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

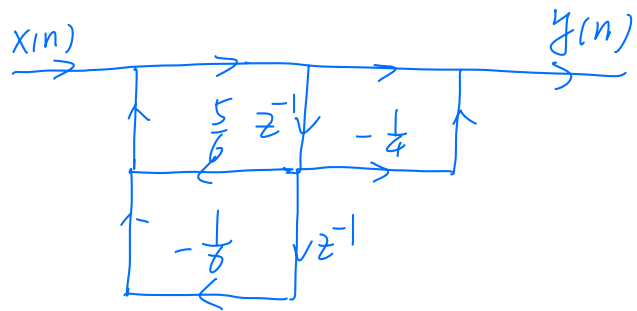
又 $s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}$ $H_a(z) = \frac{200}{\frac{2}{T} \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 200} = \frac{200T(1+z^{-1})}{2(1-z^{-1}) + 200T(1+z^{-1})}$

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

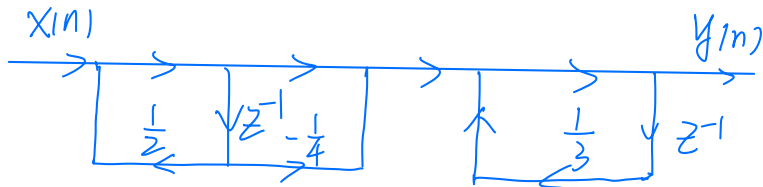


直接II型



一阶节级联型

$$H(z) = \frac{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})(1 - \frac{1}{3}z^{-1})}$$



长 11) 为第三类

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

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

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

12) 关于 $0, \pi, 2\pi$ 呈奇对称

\therefore 只能设计带通滤波器