

南京大学 电子科学与工程学院 全日制统招本科生

《数字信号处理》期末考试试卷 闭卷

任课教师姓名: 李晨 沈庆宏

考试日期: 2020.8.18 考试时长: 2 小时 分钟

考生年级 考生专业 考生学号 考生姓名

题号	一	二	三	四	五	六	总分
得分							

一. (共 30=1x20+2x5 分) 填空:

本题得分

1. 序列 $x(n) = 2\cos(\frac{3\pi}{4}n - \frac{\pi}{4}) + 3\sin(\frac{1}{3}n - \frac{\pi}{3})$ 的周期是 不存在2. 有离散系统函数 $H(z) = \frac{2z-1}{(z+0.5)(z-0.25)}$, 对应的差分方程是

$$y(n+2) + \frac{1}{4}y(n+1) - \frac{1}{3}y(n) = 2x(n+1) - x(n)$$

3. 化简: $W_4^{-6} = W_2^{-1} = 1$, $W_8^{14} = W_4^3 = j$. $e^{-j\frac{\pi}{2}} = e^{-j\frac{3\pi}{2}} = \cos\frac{3\pi}{2} - j\sin\frac{3\pi}{2}$ 4. 将连续时间 AF 模拟滤波器转换为离散时间 IIR DF 滤波器可用的两种基本方法是:冲激响应不变 法和 双线性变换 法。5. 用窗函数法设计线性相位 FIR 滤波器, 通常根据 阻带最小衰减要求 来选择窗 $w(n)$ 的形状, 根据 过渡带宽 来选择窗的长度 N 。

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \text{ 因果 } (\checkmark)$$

6. 判断离散时间系统 $y(n] = \sum_{m=-\infty}^{n+1} x(m)$ 的性质: 线性(\checkmark), 移不变(\checkmark), 因果(\checkmark), 稳定(\times)。该系统的单位抽样响应: $h(n) = u(n+1)$ 7. 有限长序列 $x(n] = \{3, 1, 4, -1, -5, 9, 2, 6; n=0, 1, \dots, 7\}$, 且 $X(k) = \text{DFT}[x(n)]$ 。计算: $X(0) = 1P$, $X(4) = 711$

$$X(4) = \sum_{n=0}^7 x(n) W_8^{4n} = -11, \sum_{k=0}^7 X(k) = 24 = 8X(0) = 8 \times 3$$

$$\begin{cases} X(1) + X(7) \\ X(2) + X(6) \\ X(3) + X(5) \end{cases}$$

8. 时域和频域的变换中, 频域序列是离散且周期, 则时域是 周期且连续。9. 模拟信号最高频率 $\leq 10\text{KHz}$, 用 20KHz 采样得到序列 $x(n]$, 现计算 2000 点 DFT,

$$N = \frac{T_s}{T} = \frac{f_s}{F} = \frac{20000}{10000} = 2$$

$$\sum_{n=0}^{2000} x(n) W_{2000}^{nk} e^{j\frac{2\pi}{2000}nk} = \frac{1}{T} = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{2}{\pi}$$

$$f_s = \frac{k f_s}{N}$$

$$N = \frac{f_s}{f_0}$$

A 卷

2019—2020 学年第二 学期

$X(k) = \text{DFT}[x(n)]$, 则 $k=800$ 对应的模拟信号频率是 8kHz $f = \frac{W_s}{N}$

10. 两个序列为 $x(n) = \{1, 3, 2, 1; n=0, 1, 2, 3\}$, $h(n) = \{1, 2, 1, 2; n=0, 1, 2, 3\}$, 计算:

线性卷积 $x(n) * h(n) = \{ \quad 4 \quad 5 \quad 7 \quad 10 \quad 10 \quad 5 \quad 2 \quad \}$

5点圆周卷积 $x(n) \textcircled{5} h(n) = \{ \quad 5 \quad 7 \quad 7 \quad 10 \quad 10 \quad \}$

8点的圆周卷积 $x(n) \textcircled{8} h(n) = \{ \quad 1 \quad 5 \quad 7 \quad 10 \quad 10 \quad 5 \quad 2 \quad 0 \quad \}$

11. 一个 8 点序列 $x(n]$ 的 DFT 为 $X(k) = 1 - 2\cos(\frac{2\pi k}{8}) + \sin(\frac{4\pi k}{8})$, $X(k) = \sum x(n) W_N^{nk} = \sum x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk}$

则 $x(n) = \{ \quad 1 \quad -1 \quad \frac{1}{2}j \quad 0 \quad 0 \quad 0 \quad -\frac{1}{2}j \quad -1 \quad \}$

已知 $X(z) = \frac{z^{-2}}{8-z^{-3}}$, 反变换因果序列 $x(n) = \frac{1}{8} \frac{(z^{-1})^2}{1 - (z^{-1})^3} = \frac{1}{8} \sum_{k=0}^{\infty} (z^{-1})^{3k+2}$

已知 $x(n]$ 的傅里叶变换是 $X(e^{j\omega})$, 则 $e^{j\omega/6} x(n-6)$ 的傅里叶变换是 $e^{-6j\omega} X(e^{j(\omega-\frac{\pi}{3})})$

数字理想带通滤波器的频率响应是 $H(e^{j\omega}) = e^{-j3\omega} \quad 0.3\pi \leq |\omega| \leq 0.6\pi$, 其单位冲激响

应 $h(n) = \frac{1}{\pi(n-3)} [\sin 0.6\pi(n-3) - \sin 0.3\pi(n-3)]$

设序列 $x(n]$ 的傅里叶变换为 $X(e^{j\omega})$, 新序列 $y(n) = \begin{cases} x(n), & n \text{ 为奇数} \\ 0, & n \text{ 为偶数} \end{cases}$, 则序列 $y(n]$

的傅里叶变换 $Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{2} [X(e^{j\omega}) - X(-e^{j\omega})]$

二 (10 分) 已知 $x(n]$ 和 $y(n]$ 均为 N 点序列, 且

本题得分

$X(k) = \text{DFT}[x(n)]$, $Y(k) = \text{DFT}[y(n)]$ 。证明:

$$\sum_{n=0}^{N-1} x(n) y^*(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) Y^*(k)$$

$$y(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y(k) W_N^{-nk}$$

$$y^*(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y^*(k) W_N^{nk}$$

$$\sum_{n=0}^{N-1} x(n) y^*(n) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \sum_{k=0}^{N-1} Y^*(k) W_N^{nk}$$

$$= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y^*(k) \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk}$$

$$= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) Y^*(k)$$

交换次序

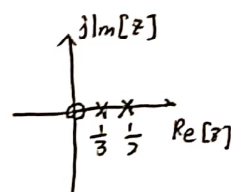
三. (15 分) 已知因果的 LTI 系统差分方程为

$$y(n] - \frac{5}{6} y[n-1] + \frac{1}{6} y[n-2] = \frac{1}{2} x[n-1]$$

本题得分

2 ① 求系统函数 $H(z)$ 和收敛区, 画出 $H(z)$ 的极零图, 求单位脉冲响应 $h(n)$ 。

2. 若输入 $x(n] = u[n-1]$, 初始条件为零, 求系统的输出 $y(n)$ 。



$$1. \quad Y(z) - \frac{5}{6} z^{-1} Y(z) + \frac{1}{6} z^{-2} Y(z) = \frac{1}{2} z^{-1} X(z) \quad H(z) = \frac{3z}{(3z-1)(2z-1)}$$

$$h(n) = \frac{3}{2} \left(\frac{1}{2}\right)^n u(n) - \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n) = \frac{3}{2} \frac{z}{z-\frac{1}{2}} - \frac{z}{z-\frac{1}{3}}$$

$$\cancel{h(n) = 3 \left(\frac{1}{2} - \frac{1}{3} \right) \left(\frac{1}{2}\right)^n u(n)}$$

$$y(n) = x(n) * h(n)$$

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

$$y(n) = \left[\frac{3}{2} - \left(\frac{1}{2}\right)^n + \left(\frac{1}{3}\right)^n \right] u(n)$$

-6 + 1/5

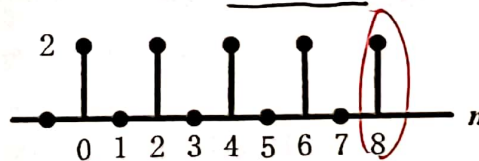
四. (15 分) 已知序列 $x_1(n]$ 如下图所示 ($0 \leq n \leq 8$)。

本题得分

1. 求 $X_1(e^{j\omega}) = DTFT[x_1(n)]$, 并在 $[0 \sim 2\pi)$ 上大致画出幅度频谱 $|X_1(e^{j\omega})|$ 。

2. 计算 10 点的 $X_1(k) = DFT[x_1(n)]$ 。

3. 若对 $X_1(e^{j\omega})$ 在 $[0 \sim 2\pi)$ 均匀采样 8 个点得到



$X_2(k)$, 计算 $x_2(n) = IDFT[X_2(k)]$ 。

$$1. \quad X(z) = 2(1 + z^{-2} + z^{-4} + z^{-6} + z^{-8}) = 2 \frac{1-z^{-10}}{1-z^{-2}}$$

$$X(e^{j\omega}) = 2 \frac{1-e^{-j10\omega}}{1-e^{-j2\omega}} = 2 \frac{e^{-j5\omega} \sin 5\omega}{e^{-j\omega} \sin \omega} = 2 e^{-j4\omega} \frac{\sin 5\omega}{\sin \omega}$$

$$|X(e^{j\omega})| = \left| 2 \frac{\sin 5\omega}{\sin \omega} \right|$$

$$k=0 \text{ 时 } (=10)$$

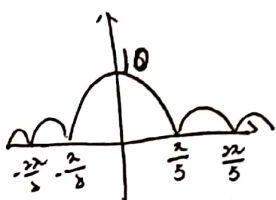
$$2. \quad X(k) = X(e^{j\omega})|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = 2 e^{-j4\frac{2\pi}{N}k} \frac{\sin \frac{10\pi}{N}k}{\sin \frac{2\pi}{N}k} = 2 e^{-j\frac{8\pi}{5}k} \frac{\sin 2\pi k}{\sin \frac{2\pi}{5}k}$$

$$3. \quad x_2(n) = \{2, 0, 2, 0, 2, 0, 2, 0, 2\} \sum_{k=0}^7 \delta(n-8k)$$

$$X_2(k) = X(e^{j\omega})|_{\omega=\frac{2\pi}{N}k} = \sum_{n=0}^7 x_1(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

$$k=0, 1, 2, \dots$$

$$4 \ 0 \ 2 \ 0 \ 2 \ 0 \ 2 \ 0$$



DIT 乱正小大 左下

DIF 正乱大小 右下

$$\begin{cases} W_4^0 = 1 \\ W_4^1 = -j \\ W_4^2 = -1 \\ W_4^3 = j \end{cases}$$

五. (15 分) 画出按频率抽取 (DIF) 的 4 点基 2 FFT 的信号流图。

本题得分

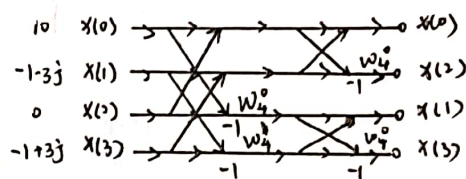
1. 若已知 $X(k)$, 请写出调用 FFT 来计算 $x(n) = \text{IFFT}[X(k)]$ 的步骤。2. 若已知 $X(k) = \{10, -1+3j, 0, -1-3j\}$, 直接利用所画流图帮助计算, 求序列 $x(n)$

$$x(n) = \frac{1}{N} \{ \text{DFT}[X^*(k)] \}^*$$

1. ① 将 $X(k)$ 取共轭, 得 $X^*(k)$

② 利用 FFT

③ 将结果取共轭

④ 再乘 $\frac{1}{N}$ 得 $x(n)$ 2. $X^*(k) = \{10, -1-3j, 0, -1+3j\}$

$$\text{DFT}[X^*(k)] = \{8, 12, 4, 16\}$$

$$x(n) = \{2, 3, 1, 4\}$$

六. (15 分) 线性相位 FIR 数字滤波器, 其频响

本题得分

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

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

 $H(e^{j\omega}) = H(\omega)e^{j\varphi(\omega)}$, 其中 $H(\omega)$ 为幅度函数 (实函数), $\varphi(\omega)$ 为相位函数, 若 $\varphi(\omega) = \frac{\pi}{2} - 3\omega$, 且其 $h(n)$ 前几个数值分别是: 1, 2, -2. 求:

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

$$N=7 \quad h(n) = -h(N-1-n)$$

1. 完整的 $h(n)$, 幅度函数 $H(\omega)$.

$$= -h(6-n)$$

2. 该 FIR 系统不适合做何种类型的线性相位数字滤波器? 说明判断依据。

3. 画出该 FIR 系统的线性相位型结构流图。

$$H(\omega)e^{j\theta(\omega)} = H(z) \Big|_{z=e^{j\omega}}$$

$$1. \quad h(n) = \{1, 2, -2, 0, 2, -2, -1\}$$

$$H(\omega) = \sum_{n=0}^3 C_n \sin(n\omega) = -4 \sin \omega + 4 \sin 2\omega + 2 \sin 3\omega$$

$$C_n = 2h(3-n) = \{0, -4, 4, 2\}$$

2. 不适合做低通、高通、带阻滤波器。因为 $z=1$ 零点 $H(\omega)$ 在 $0, \pi, 2\pi$ 上均为 0。