

2021 《数字信号处理》期中试卷

班级 李晨班 学号

姓名

题号	一	二	三	四	五	总分
得分	20	20	20	19	20	99

一. (共 20=1x4+2x8 分) 填空:

1. 判断离散时间系统 $y(n) = \sum_{m=-\infty}^{n+1} x(m)$ 的性质: 线性(☒), 移不变(☒), 因果

(☒), 稳定(☒). 该系统的单位抽样响应: $h(n) = \underline{\delta(n+1)}$

2. 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 ∞

3. 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

$$y(n) + 0.25y(n-1) - 0.125y(n-2) = 2x(n-1) - x(n-2)$$

4. 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:

$$X(4) = \underline{-11}, \sum_{k=0}^7 X(k) = \underline{24}$$

5. 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, $X(k) = \text{DFT}[x(n)]$, 则 $k=800$ 对应的模拟信号频率是 $\underline{8\text{KHz}}$

6. 一个 8 点序列 $x(n]$ 的 DFT 为 $X(k) = 1 - 2 \cos(\frac{\pi k}{4}) + \sin(\frac{\pi k}{2})$,

$$\text{则 } x(n) = \{ \underline{0, 1, -1, -\frac{1}{2}, 0, 0, 0, \frac{1}{2}} \}$$

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

二. (20 分) 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 $x(n) * h(n)$, 5 点圆周卷积 $x(n) \textcircled{5} h(n)$, 8 点圆周卷积 $x(n) \textcircled{8} h(n)$.

解: 对位相乘

$$\begin{array}{r} 1 \ 3 \ 2 \ 1 \\ 10 \ 2 \ 12 \\ \hline 2 \ 6 \ 42 \\ 13 \ 2 \ 1 \\ 26 \ 4 \ 2 \\ 13 \ 2 \ 1 \\ \hline 159101052 \end{array}$$

$\because x(n), h(n)$ 非零范围

求为 $n=0,1,2,3$

$\therefore x(n) * h(n) =$

$$\{1, 5, 9, 10, 10, 5, 2\}; n=0,1,\dots,7$$

$x(n) \otimes h(n)$ 可由 $x(n) * h(n)$

卷积运算, $5 < 4+4-1=7$

故 $x(n) \otimes h(n) =$

$$\{6, 7, 9, 10, 10; n=0,1,2,3,4\}$$

$\because 8 > 7, \therefore x(n) \otimes h(n)$ 中

$x(n) * h(n)$ 部分未混叠

可得 $x(n) \otimes h(n) =$

$$\{1, 5, 9, 10, 10, 5, 2, 0\}; n=0,1,\dots,7$$

三. (20 分) 已知 $x(n)$ 和 $y(n)$ 均为 N 点序列, 且 $X(k) = DFT[x(n)]$, $Y(k) = DFT[y(n)]$.

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

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

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

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

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

(交换求和顺序)

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

四. (20分) 已知因果的 LTI 系统差分方程为 $y(n] - \frac{5}{6}y(n-1) + \frac{1}{6}y(n-2) = \frac{1}{2}x(n-1)$

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 $y(n)$.

解: 1. 等式两边 Z 变换

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

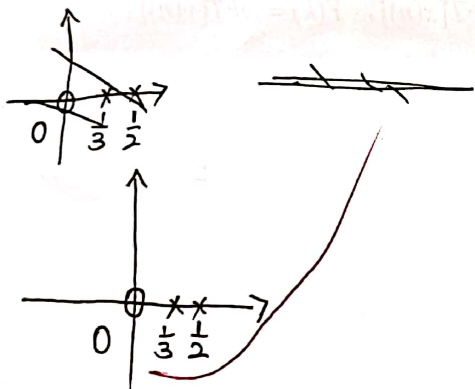
$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}}$$

$$= \frac{3z}{6z^2 - 5z + 1} = \frac{3}{2z-1} - \frac{3}{3z-1}$$

极点: $z = \frac{1}{2}, z = \frac{1}{3}$

ROC: $|z| > \frac{1}{2}$

零点: $z = 0, z = \infty$



$x(n] = h(n)$ 时 $X(z) = 1$

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

\therefore 因果 LTI 系统, ROC: $|z| > \frac{1}{2}$

则由逆变换及时移定理知

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

$$2. x(n] = u(n-1) \quad X(z) = \frac{1}{z-1}$$

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

极点: $\frac{1}{2}, \frac{1}{2}, 1$ 零点: $0, \infty$

$$y(n] = \frac{1}{2\pi j} \oint \frac{3z^n}{(2z-1)(z-1)(z-1)} dz$$

由留数定理: 取 $z > 1$ 的圆周围道

此时圆道外无极点

$$\text{Res}[Y(z)z^{n-1}]|_{z=\frac{1}{3}} = \frac{1}{6} \left(\frac{1}{3} \right)^{n-3}$$

$$\text{Res}[Y(z)z^{n-1}]|_{z=\frac{1}{2}} = -\frac{3}{4} \left(\frac{1}{2} \right)^{n-3}$$

$$\text{Res}[Y(z)z^{n-1}]|_{z=1} = \frac{3}{2}$$

$$y(n] = u(n-2) \left[\frac{1}{6} \left(\frac{1}{3} \right)^{n-3} + \frac{3}{2} - \frac{3}{4} \left(\frac{1}{2} \right)^{n-3} \right]$$

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

五. (20分) 已知序列 $x_1(n)$ 如下图所示 ($0 \leq n \leq 8$).

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 $|X_1(e^{j\omega})|$.

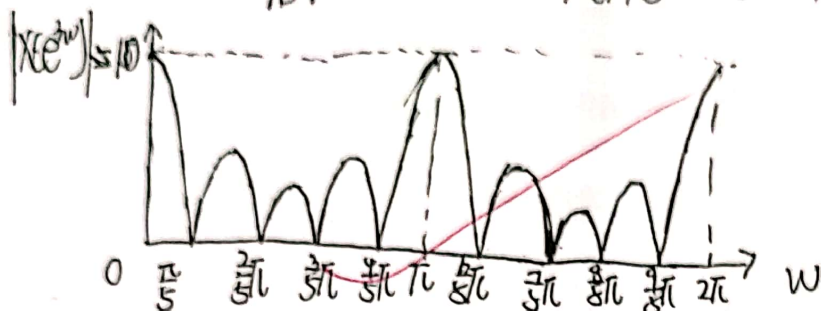
2. 计算 10 点的 $X_1(k) = DFT[x_1(n)]$.

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 $x_2(n) = IDFT[X_2(k)]$.

$$\text{解: } 1. X_1(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_1(n) e^{-j\omega n} = 2(1 + e^{-j2\omega} + e^{-j6\omega}) = 2e^{-j4\omega} \frac{\sin 5\omega}{\sin \omega}$$



$$2. N=10 \quad X_1(k) = X_1(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{10}k} = 2 \left[1 + e^{-j\frac{2\pi}{5}k} + e^{-j\frac{12\pi}{5}k} + e^{-j\frac{18\pi}{5}k} + e^{-j\frac{24\pi}{5}k} \right] = 2e^{-j\frac{4\pi}{5}k} \frac{\sin \pi k}{\sin \frac{\pi}{5}k}$$

$$X_1(k) = \begin{cases} 10 & k=0, 5 \\ 0 & \text{其他} \end{cases}$$

$$3. N=8 \quad X_2(k) = X_1(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\frac{2\pi}{8}k} = 2 \left[1 + e^{-j\frac{2\pi}{4}k} + e^{-j\frac{12\pi}{4}k} + e^{-j\frac{18\pi}{4}k} + e^{-j\frac{24\pi}{4}k} \right] \\ = 4 + 2e^{-j2\frac{\pi}{4}k} + 2e^{-j4\frac{\pi}{4}k} + 2e^{-j6\frac{\pi}{4}k}$$

$$x_2(n) = IDFT[X_2(k)] = 4\delta(n) + 2\delta(n-2) + 2\delta(n-4) + 2\delta(n-6) \quad \text{产生混叠}$$