# 数字信号处理例题讲解

#### Xiaohei

版本:1.2 更新:2021年1月5日

本文章为数字信号处理(电气)课程的部分例题讲解,由于部分答案为个人编撰,难免会出现错误,请保证使用GitHub仓库所发布的最新版本。如遇问题可在GitHub上发布 Issue 或直接联系我。

# 1 离散时间信号与系统

### **Exercise 1**

- 一模拟信号  $x_a(t) = \sin(240\pi t) + 5\sin(360\pi t)$ ,采用 300Hz 的抽样频率进行采样。
  - 1) 求信号的 Nyquist 抽样频率。
  - 2) 求信号的折叠频率。
  - 3) 求经过抽样后的序列 x(n)。
  - 4) 若序列 x(n) 通过理想 D/A 进行转换, 求转换后的信号  $y_a(t)$ 。

#### **Solution 1**

- 1) 360Hz。Nyquist 抽样频率为信号最高频率的 2 倍。
- 2) 150Hz。折叠频率为抽样频率的一半。
- 3) 采样后的序列 x(n) 为:

$$x(n) = x_a(nT_s) = x_a\left(\frac{n}{f_s}\right) = \sin\left(240\pi \cdot \frac{n}{300}\right) + 5\sin\left(360\pi \cdot \frac{n}{300}\right)$$

$$= \sin\left(0.8\pi n\right) + 5\sin\left(1.2\pi n\right)$$

$$= \sin\left(0.8\pi n\right) - 5\sin\left(2\pi n - 1.2\pi n\right)$$

$$= -4\sin\left(0.8\pi n\right)$$

4) 恢复后的信号  $y_a(t)$  为:

$$y_a(t) = x \left(\frac{t}{T_s}\right) = x(tf_s) = -4\sin\left(0.8\pi \cdot 300t\right)$$
$$= -4\sin\left(240\pi t\right)$$

# 2 z 变换与离散时间 Fourier 变换(DTFT)

### **Exercise 2**

已知离散 LSI 系统的差分方程

$$y(n) - \frac{3}{4}y(n-1) + \frac{1}{8}y(n-2) = x(n) + \frac{1}{3}x(n-1)$$

其中x(n)为输入,y(n)为输出。

- 1) 求系统函数,并指出零极点。
- 2) 若该系统因果稳定,指出系统收敛域。
- 3) 求该因果稳定系统的单位抽样响应。

### **Solution 2**

1) 对差分方程两边取 z 变换:

$$Y(z) - \frac{3}{4}z^{-1}Y(z) + \frac{1}{8}z^{-2}Y(z) = X(z) + \frac{1}{3}z^{-1}X(z)$$

则系统函数为:

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}{1 - \frac{3}{4}z^{-1} + \frac{1}{8}z^{-2}} = \frac{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)}$$

其零点为  $z = -\frac{1}{3}$ , 0, 极点为  $z = \frac{1}{2}$ ,  $\frac{1}{4}$ 。(不要遗漏 z = 0 的零点) 2) 由于系统为因果稳定系统, 故其收敛域:

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

3) 用部分分式法求 H(z) 的 z 变换:

$$H(z) = \frac{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)} = \frac{\frac{10}{3}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{-\frac{7}{3}}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}$$

根据  $|z| > \frac{1}{2}$ ,通过查表法得:

$$h(n) = \left[\frac{10}{3} \left(\frac{1}{2}\right)^n - \frac{7}{3} \left(\frac{1}{4}\right)^n\right] u(n)$$

## **Exercise 3**

设序列 x(n) 的傅氏变换为  $X(e^{j\omega})$ , 试求下列序列的 Fourier 变换。

- 1) x(2n)  $\circ$
- 2)  $x^*(n)$   $\circ$

## **Solution 3**

1)

$$DTFT[x(2n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(2n)e^{-j\omega n} = \sum_{\frac{k}{2} \in \mathbb{Z}} x(k)e^{-\frac{j\omega k}{2}}$$

$$= \frac{1}{2} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[ 1 + (-1)^k \right] x(k)e^{-j\omega \frac{k}{2}}$$

$$= \frac{1}{2} \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)e^{-j\frac{\omega}{2}k} + \frac{1}{2} \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) \left( -e^{-j\frac{\omega}{2}} \right)^k$$

$$= \frac{1}{2} X \left( e^{j\frac{\omega}{2}} \right) + \frac{1}{2} X \left( -e^{j\frac{\omega}{2}} \right)$$

2)

$$DTFT[x^*(n)] = \sum_{n = -\infty}^{\infty} x^*(n) e^{-j\omega n} = \left[ \sum_{n = -\infty}^{\infty} x(n) e^{j\omega n} \right]^* = X^* \left( -e^{j\omega} \right)$$

# 3 离散 Fourier 变换(DFT)

### **Exercise 4**

对实信号进行谱分析,要求谱分辨率  $F_0 \leq 10$ Hz,信号最高频率  $f_h = 2.5$ kHz,试确定以下参量:

- 1) 最小记录长度  $T_0$ 。
- 2) 抽样点间的最大时间间隔T。
- 3) 在一个记录中的最小抽样点数 N。

### **Solution 4**

1) 最小记录长度

$$T_0 \ge \frac{1}{F_0} = 0.1$$
s

2) 抽样点间的最大时间间隔

$$T = \frac{1}{f_s} \le \frac{1}{2f_h} = 0.2$$
ms

3) 在一个记录中的最小抽样点数

$$N \ge \frac{T_0}{T} = 500 \text{ or } N \ge \frac{f_s}{F_0} = 500$$

## **Exercise 5**

若存在模拟信号

$$x_a(t) = [\cos(160\pi t) + \cos(200\pi t)]\cos(1200\pi t)$$

使用 DFT 做谱分析,要求能分辨该信号的所有频率分量,试求:

- 1) 最小采样频率  $f_s$ 。
- 2) 采样后的离散序列 x(n)。
- 3) 在一个记录中的最小抽样点数 N。
- 4) 使用 1200Hz 的采样频率对信号采样后通过理想 D/A 恢复的信号  $x'_a(t)$ 。

### **Solution 5**

1)

$$x_a(t) = [\cos(160\pi t) + \cos(200\pi t)] \cos(1200\pi t)$$
$$= \frac{1}{2} [\cos(1000\pi t) + \cos(1040\pi t) + \cos(1360\pi t) + \cos(1400\pi t)]$$

最小采样频率为

$$f_s = 2f_h = 2 \times 700$$
Hz = 1400Hz

2)

$$x(n) = \frac{1}{2} \left[ \cos \left( \frac{1000\pi n}{1400} \right) + \cos \left( \frac{1040\pi n}{1400} \right) + \cos \left( \frac{1360\pi n}{1400} \right) + \cos \left( \frac{1400\pi n}{1400} \right) \right]$$
$$= \frac{1}{2} \left[ \cos \left( \frac{5}{7}\pi n \right) + \cos \left( \frac{26}{35}\pi n \right) + \cos \left( \frac{34}{35}\pi n \right) + \cos (\pi n) \right]$$
$$= 2\cos \left( \frac{6}{7}\pi n \right) \cos \left( \frac{9}{70}\pi n \right) \cos \left( \frac{1}{70}\pi n \right)$$

3) 最大谱分辨率

$$F_0 = 520$$
Hz  $- 500$ Hz  $= 20$ Hz

最小采样点数

$$N = \frac{f_s}{F_0} = \frac{1400}{20} = 70$$

4) 由抽样定理知,小于 600Hz 信号可被恢复

$$x_a'(t) = \frac{1}{2} \left[ \cos(1000\pi t) + \cos(1040\pi t) \right]$$

# 4 快速 Fourier 变换(FFT)

要求会画运算流图和计算复加复乘次数,题目略。

# 5 数字滤波器的基本结构

### **Exercise 6**

己知系统由下面差分方程描述:

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

试画出系统的直接 I 型、直接 II 型、级联型和并联型结构。其中 x(n) 和 y(n) 分别表示系统的输入和输出信号。

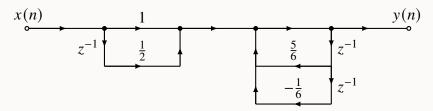
### **Solution 6**

该 IIR 系统的系统函数为:

$$H(z) = \frac{1 + \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}} = \frac{\sum_{k=0}^{M} b_k z^{-k}}{1 - \sum_{k=1}^{N} a_k z^{-k}}$$
(1)

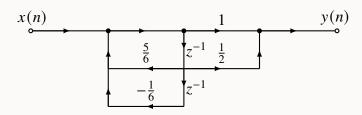
可得  $a_1 = \frac{5}{6}, a_2 = -\frac{1}{6}, b_0 = 1, b_1 = \frac{1}{2}$ 。可画出直接 I 型和直接 II 型结构如图:

图 1: 直接 I 型



级联和并联型的系统函数为:

图 2: 直接 II 型



$$H(z) = \frac{1 + \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{5}{6}z^{-1} + \frac{1}{6}z^{-2}} = \frac{1 + \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \cdot \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} = \frac{6}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} - \frac{5}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}$$

结构流图即为分别实现子系统后级联或并联,形式不唯一,需要注意不要遗漏并联子系统的系数,图略。

# 6 IIR 滤波器设计

### **Exercise 7**

用双线性变换法设计一个三阶数字 Butterworth 低通滤波器,采样频率  $f_s=4 \mathrm{kHz}$ ,其 3dB 截止频率为  $f_c=1 \mathrm{kHz}$ ,三阶模拟 Butterworth 低通滤波器为

$$H_a(s) = \frac{1}{1 + 2\left(\frac{s}{\Omega_c}\right) + 2\left(\frac{s}{\Omega_c}\right)^2 + \left(\frac{s}{\Omega_c}\right)^3}$$

### **Solution 7**

截止频率对应的数字频率  $\omega_c$  为

$$\omega_c = 2\pi f_c T_s = 2\pi f_c \frac{1}{f_s} = 0.5\pi$$

则  $\Omega_c$  为

$$\Omega_c = c \tan \frac{\omega_c}{2} = c$$

所以

$$H_a(s) = \frac{1}{1 + 2\left(\frac{s}{c}\right) + 2\left(\frac{s}{c}\right)^2 + \left(\frac{s}{c}\right)^3}$$

采用双线性变换法,映射到 z 平面为

$$H(z) = H_a(s)|_{s=c\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}} = \frac{1}{1+2\left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right)+2\left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right)^2 + \left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right)^3}$$
$$= \frac{1}{6} \cdot \frac{1+3z^{-1}+3z^{-2}+z^{-3}}{1+\frac{1}{3}z^{-2}}$$

## **Exercise 8**

已知模拟滤波器的系统函数  $H_a(s)=\frac{1}{2s^2+3s+1}$ ,用脉冲响应不变法和双线性变换法分别将其转化为数字滤波器,采样周期 T=2 秒。

## **Solution 8**

1) 脉冲响应不变法

$$H_a(s) = \frac{1}{2s^2 + 3s + 1} = \frac{1}{(2s+1)(s+1)} = \frac{1}{s - \left(-\frac{1}{2}\right)} + \frac{-1}{s - (-1)}$$

$$H(z) = \frac{T}{1 - e^{-\frac{1}{2}T}z^{-1}} + \frac{-T}{1 - e^{-T}z^{-1}} = \frac{2}{1 - e^{-1}z^{-1}} - \frac{2}{1 - e^{-2}z^{-1}}$$

2) 双线性变换法 取  $c = \frac{2}{T} = 1$ ,则

$$H(z) = H_a(s)|_{s=c\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}} = \frac{1}{2\left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right)^2 + 3\left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}\right) + 1}$$
$$= \frac{1}{6} \cdot \frac{1 + 2z^{-1} + z^{-2}}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}$$

# 7 FIR 滤波器设计

## **Exercise 9**

用矩形窗设计一个 FIR 线性相位低通数字滤波器。已知通带的截止频率  $\omega_p = 0.5\pi$ ,窗的长度 N = 17,求出 h(n) 的表达式即可。

## **Solution 9**

理想低通滤波器特性为

$$H_d\left(e^{j\omega}\right) = \begin{cases} e^{-j\omega\tau}, & |\omega| \le \omega_c \\ 0, & |\omega| > \omega_c \end{cases}$$

群延时

$$\tau = \frac{N-1}{2} = 8$$

过渡带宽

$$\Delta\omega = 0.9 \cdot \frac{2\pi}{N} \approx 0.1\pi$$

理想低通截止频率

$$\omega_c \approx \frac{1}{2}(\omega_p + \omega_{st}) = 0.55\pi$$

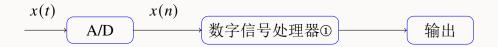
$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H_d\left(e^{j\omega}\right) e^{j\omega n} d\omega = \frac{\sin[\omega_c(n-\tau)]}{\pi(n-\tau)} = \frac{\sin[0.55\pi(n-8)]}{\pi(n-8)}$$

$$h(n) = \begin{cases} \frac{\sin[0.55\pi(n-8)]}{\pi(n-8)}, & 0 \le n \le 16\\ 0, & \text{Others} \end{cases}$$

# 8 综合题

### Exercise 10

如图为一数字信号处理系统,其中 A/D 为模数转换器, $x(t) = \sin(200\pi t) + \sin(300\pi t)$ 为系统模拟输入信号,试解答如下问题:



- 1) 若图中数字信号处理器①是 IIR 数字滤波器并具有高通特性,试确定其截止频率和输出信号(忽略滤波器带来的影响)。
- 2) 简要叙说 IIR 和 FIR 滤波器的异同(至少涉及 3 方面)。
- 3) 设 A/D 采样率为 512Hz, 对序列 x(n) 进行 256 个点的 FFT 变换。求两谱线 间的频率间隔。若对上述数据进行离散傅立叶反变换,则反变换后的抽样 间隔是多少? 整个 256 个点的时宽又为多少?

### **Solution 10**

1) 截止频率为 [100,150]Hz,输出信号为高频部分

$$x(t) = \sin(300\pi t)$$

2) **IIR 滤波器**: 单位冲激响应无限长; 系统函数在有限 z 平面上有极点存在, 系统可能不稳定; 结构上是递归型的, 即存在着输出到输入的反馈。

**FIR** 滤波器: 单位冲激响应是有限个非零值; 系统函数只有零点, 全部极点都在 z = 0 处, 系统总是因果稳定的; 结构上主要是非递归结构, 没有输出到输入的反馈。

3) 频率间隔

$$F_0 = \frac{512\text{Hz}}{256} = 2\text{Hz}$$

抽样间隔

$$T_0 = \frac{1}{f_s} = \frac{1}{512}$$
s

256 点时宽

$$T_{256} = 256 \cdot T_0 = 0.5$$
s