

清华大学本科生期末考试试卷A

信号处理原理

2006.01.04 14:30-16:30

1. (8分)双音频拨号的DTMF信号可以用DFT幅度频谱来解码，已知各按键对应的DTMF双音频如下所示。对于8kHz的采样频率，DFT窗的最小宽度为多少（用采样点数和时间秒数）才能保证区分各个键？

	1209Hz	1336Hz	1477Hz
697Hz	1	2	3
770Hz	4	5	6
852Hz	7	8	9
941Hz	*	0	#

解：根据双音频拨号的原理，先求最小的频率间隔 Δf

$$\begin{aligned}\Delta f &= \min \{941 - 852, 852 - 770, 770 - 697, 1477 - 1336, 1336 - 1209\} \\ &= 73 \text{ Hz}\end{aligned}$$

则保证区分各键时的序列长度（即DFT窗的最小宽度）为

$$N \geq f_s / \Delta f = 8000 / 73 = 109.59 \approx 110$$

对应的时间长度为

$$T = N / f_s = 110 / 8000 = 0.01375 \text{ (s)}$$

2. (8分)试用卷积和傅里叶变换的定义，证明下式

$$\mathcal{F}[f_1(t) \cdot f_2(t)] = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}[f_1(t)] * \mathcal{F}[f_2(t)]$$

证明：由卷积和傅里叶变换的定义，有

$$\begin{aligned}\mathcal{F}[f_1(t)f_2(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} f_1(t)f_2(t)e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F_1(\lambda)e^{j\lambda t} d\lambda \right] f_2(t)e^{-j\omega t} dt \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F_1(\lambda) \left[\int_{-\infty}^{\infty} f_2(t)e^{-j(\omega-\lambda)t} dt \right] d\lambda \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F_1(\lambda)F_2(\omega-\lambda)d\lambda \\ &= \frac{1}{2\pi} F_1(\omega) * F_2(\omega)\end{aligned}$$



3. (8分)信号 $x(t)$ 的傅里叶频谱为 $X(\omega)$, 信号 $p(t)$ 是基频为 ω_0 的周期函数, 复指数形式的傅里叶级数用 a_n 表示。求采样信号 $y(t) = x(t)p(t)$ 的傅里叶变换。

解:

$$\begin{aligned}
 \mathcal{F}[y(t)] &= \mathcal{F}[x(t)p(t)] \\
 &= \frac{1}{2\pi} X(\omega) * \mathcal{F}[p(t)] \\
 &= \frac{1}{2\pi} X(\omega) * \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2\pi a_n \delta(\omega - n\omega_0) \\
 &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n X(\omega - n\omega_0)
 \end{aligned}$$

4. (10分)已知某滤波器的传递函数如下式,

$$H(z) = \frac{2 - 3z^{-1} + 4z^{-3}}{1 + 0.2z^{-1} - 0.3z^{-2} + 0.5z^{-4}}$$

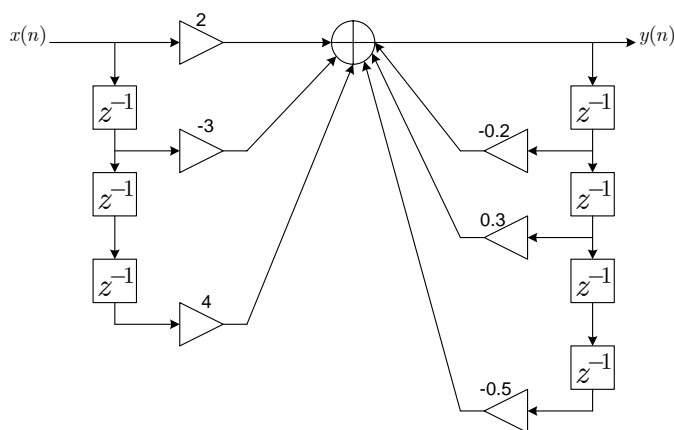
- (1) 写出相应的差分方程。
(2) 画出滤波器的信号流程图。

解:

- (1) 滤波器的差分方程为

$$y(n] = -0.2y(n-1) + 0.3y(n-2) - 0.5y(n-4] + 2x(n] - 3x(n-1) + 4x(n-3]$$

- (2) 滤波器的信号流程图为:



5. (10分)对下面给出的Z变换结果, 求它对应的所有可能的序列。

$$X(z) = \frac{7 - 9.5z^{-1} - 3.5z^{-2} + 5.5z^{-3}}{(1 - z^{-2})(1 - 0.5z^{-1})(1 - 1.5z^{-1})}$$

解：对原式进行部分分式展开，得

$$X(z) = \frac{1}{1-z^{-1}} + \frac{1}{1+z^{-1}} + \frac{3}{1-0.5z^{-1}} + \frac{2}{1-1.5z^{-1}}$$

它所对应的序列有如下四种：

$$\begin{aligned}x_1(n) &= -[1 + (-1)^n + 3(0.5)^n + 2(1.5)^n] u(-n-1) \\x_2(n) &= 3(0.5)^n u(n) - [1 + (-1)^n + 2(1.5)^n] u(-n-1) \\x_3(n) &= [1 + (-1)^n + 3(0.5)^n] u(n) - 2(1.5)^n u(-n-1) \\x_4(n) &= [1 + (-1)^n + 3(0.5)^n + 2(1.5)^n] u(n)\end{aligned}$$

6. (10分)某信号最初只含有两个频率分量，频率分别是 $f_1 = 1\text{kHz}$ 和 $f_2 = 2\text{kHz}$ 。现在因为某种原因，该信号中混入了一个新的频率分量，分量的频率是原有两分量频率之间的某个值。为了找到这个分量的具体频率值，对该信号进行 10kHz 采样并进行分析。当对 10ms 的采样数据进行分析时，可以从频谱图中找出那个新的频率分量。试根据以上信息，求新频率分量可能的频率范围。

解：根据题意，采样得到的序列长度为

$$L = f_s T_L = 10 \times 10 = 100$$

在这个长度限制之下，能分辨开的最小频率间隔为

$$\Delta f = f_s / L = 10 / 100 = 0.1\text{kHz}$$

又，新的频率分量在原有分量之间，它与原有分量之间的频率间隔应大于频率分辨率（否则，就不可能发现这个频率分量了），因此，该频率分量的频率值的范围为

$$\begin{aligned}f_3^{min} &= f_1 + \Delta f = 1 + 0.1 = 1.1 \text{ kHz} \\f_3^{max} &= f_2 - \Delta f = 2 - 0.1 = 1.9 \text{ kHz}\end{aligned}$$

7. (10分)两个实序列 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的离散傅里叶变换分别为 $X_1(k)$ 和 $X_2(k)$ 。复序列 $g(n) = x_1(n) + jx_2(n)$ ，其离散傅里叶变换为 $G(k)$ ，实部的奇偶分量和虚部的奇偶分量分别为 $G_{OR}(k)$ 、 $G_{ER}(k)$ 、 $G_{OI}(k)$ 、 $G_{EI}(k)$ 。试利用 $G_{OR}(k)$ 、 $G_{ER}(k)$ 、 $G_{OI}(k)$ 、 $G_{EI}(k)$ 来表示 $X_1(k)$ 和 $X_2(k)$ 。

解：根据题意，给定

$$g(n) = x_1(n) + jx_2(n)$$

则

$$\begin{aligned}G(k) &= X_1(k) + jX_2(k) \\&= G_{OR}(k) + G_{ER}(k) + j[G_{OI}(k) + G_{EI}(k)]\end{aligned}$$

因为，若 $x_1(n)$ 为实序列，则 $X_1(k)$ 的实数部分必是偶对称的，而虚数部分必是奇对称的， $X_2(k)$ 也是同样的。因此，

$$\begin{aligned} G(k) &= X_1(k) + jX_2(k) \\ &= G_{ER}(k) + jG_{OI}(k) + j[G_{EI}(k) - jG_{OR}(k)] \end{aligned}$$

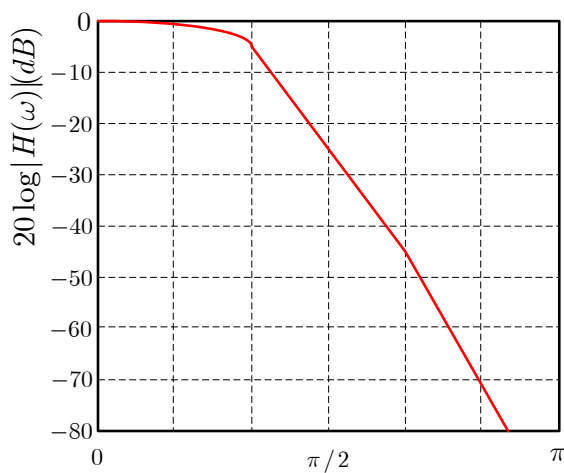
故

$$X_1(k) = G_{ER}(k) + jG_{OI}(k)$$

$$X_2(k) = G_{EI}(k) - jG_{OR}(k)$$

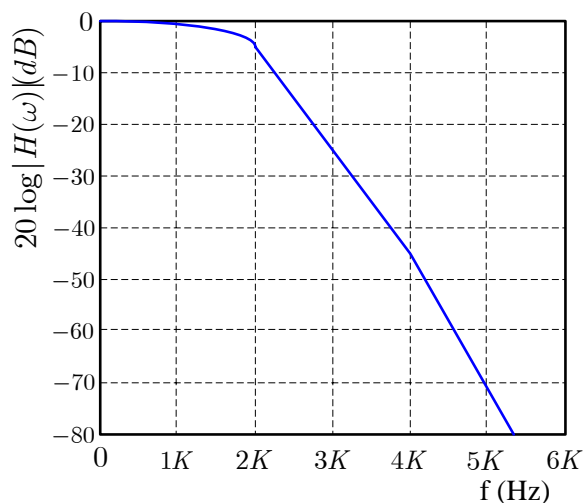
8. (12分)已知某数字滤波器在采样频率为12kHz时的幅度频率响应如下图所示

- (1) 用模拟频率代替数字频率，画出幅度频率响应曲线。
- (2) 低通滤波器的带宽是多少赫兹？(-3dB处的频率)
- (3) 若将采样频率变成30kHz，则滤波器的带宽是多少赫兹？



解：

- (1) 数字频率 $0 \sim \pi$ 弧度转换成模拟频率 $0 \sim 6000$ Hz，幅度频率响应特性曲线的形状不变，只是水平轴的标记变化，示意图如下：



(2) 根据幅度频率响应特性图，可以得到滤波器的带宽频率近似为1800 Hz。

(3) 如果采样频率变为30kHz，则相应带宽变为

$$1800/12000 \times 30000 = 4500 \text{ Hz}$$

9. (12分)频率为6kHz的正弦波，以7.5kHz进行采样，得到一个离散的数据序列。对这个序列进行以下不同点数的DFT，分别求这些幅度频谱中的峰出现的位置。

(1) 32点DFT

(2) 64点DFT

(3) 128点DFT

解：正弦波的频率是6kHz，而采样频率只有7.5kHz，所以采样后的数字信号频谱将会出现混叠，结果会在1.5kHz和6kHz处出现频率分量。在不同的DFT宽度下，频谱中峰的位置也是不同的。

(1) 32点DFT:

$$k_1 = 6/7.5 \times 32 = 25.6 \rightarrow 26$$

$$k_2 = N - k_1 = 32 - 26 = 6$$

(2) 64点DFT:

$$k_1 = 6/7.5 \times 64 = 51.2 \rightarrow 51$$

$$k_2 = N - k_1 = 64 - 51 = 13$$

(3) 128点DFT:

$$k_1 = 6/7.5 \times 128 = 102.4 \rightarrow 102$$

$$k_2 = N - k_1 = 128 - 102 = 26$$

10. (12分)对 $x(n) = \sin(n4\pi/7)$ 计算DFT, 采样频率为22kHz。

- (1) 求这个正弦的数字频率。
- (2) 此数字频率对应的模拟频率是多少?
- (3) 如果为了保证频谱峰出现在正确位置的10Hz以内, 进行DFT的 N 值最小为多少? (请仅考虑 N 为2的幂的情况)
- (4) 对于上一问中得到的 N , 频谱峰在什么地方?

解:

(1) 正弦信号的数字频率为 $\omega = 4\pi/7$

(2) 数字频率对应的模拟频率为

$$f = \omega \times f_s / 2\pi = 44000/7 = 6285.714 \text{ Hz}$$

(3) 根据题意, DFT的最小频率分辨率是 $\Delta f = 2 \times 10 = 20 \text{ Hz}$, 所以, 进行DFT分析时的序列最小值为

$$N \geq f_s / \Delta f = 22000 / 20 = 1100 \rightarrow 2048 \text{ (取2的整数次幂)}$$

(4) 如果序列长度取2048, 则频谱峰的位置为

$$k_1 = \omega / 2\pi \times N = 2/7 \times 2048 = 585.14 \rightarrow 585$$

$$k_2 = N - k_1 = 2048 - 585 = 1463$$