

数字信号处理

Digital Signal Processing

主讲人: 陈后金

电子信息工程学院



有限字长效应

- ◆ 问题的提出
- ◆ 截尾和舍入量化效应
- ◆ 输入信号量化误差
- ◆ 滤波器系数量化误差
- ◆ 乘积运算量化误差



乘积运算量化误差

- ◆ FIR系统乘积量化误差的统计分析
- ◆ IIR系统乘积量化误差的统计分析
- ◆ IIR系统极限环振荡现象



乘积运算量化误差

乘积量化误差用噪声源 $e_i[k]$ 表示,对其做如下假设:

- (1) 各噪声源均为白噪声序列;
- (2) 各噪声源统计独立, 互不相关;
- (3) 在量化噪声范围内,各噪声源都视为等概率密度分布。

乘积量化噪声源方差:
$$\sigma^2 = \frac{q^2}{12} = \frac{2^{-2b}}{12}$$



M阶FIR系统的差分方程为:

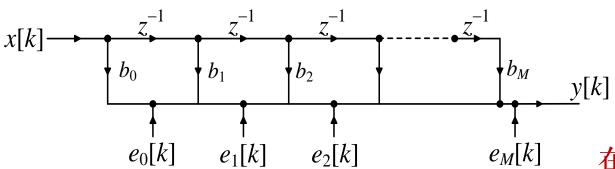
$$y[k] = \sum_{m=0}^{M} b_m x[k-m]$$

对FIR系统中M+1个乘积项进行量化处理

$$\hat{y}[k] = \sum_{m=0}^{M} \{b_m x[k-m] + e_m[k]\} = y[k] + \sum_{m=0}^{M} e_m[k]$$



FIR直接型结构乘积量化误差噪声源模型



由乘积量化噪声产生的输出噪声方差

$$\sigma_{\rm o}^2 = (M+1)\sigma^2 = \frac{(M+1)}{12}q^2$$

在直接型FIR结构中, 所有的噪声直接加在 输出端



IIR DF的差分方程为

$$y[k] = \sum_{m=0}^{M} b_m x[k-m] - \sum_{n=1}^{N} a_n y[k-n]$$

对上式M+1+N个乘积项作量化处理

$$\hat{y}[k] = \sum_{m=0}^{M} \{b_m x[k-m] + e_m[k]\} - \sum_{n=1}^{N} \{a_n y[k-n] + e_n[k]\}$$



[例] 已知某IIR 数字滤波器的系统函数为

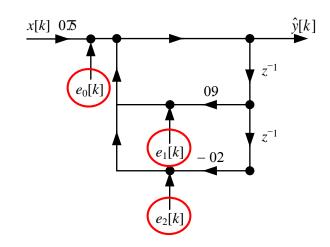
$$H(z) = \frac{0.75}{(1 - 0.5z^{-1})(1 - 0.4z^{-1})}$$

试分别计算直接型、级联型和并联型结构下,由乘法量化产生的输出噪声方差。



解: 直接型结构

$$H(z) = \frac{0.75}{(1 - 0.5z^{-1})(1 - 0.4z^{-1})} = \frac{0.75}{1 - 0.9z^{-1} + 0.2z^{-2}}$$



量化误差e[k]通过的系统为

$$H_{e}(z) = \frac{1}{1 - 0.9z^{-1} + 0.2z^{-2}} = \frac{5}{1 - 0.5z^{-1}} - \frac{4}{1 - 0.4z^{-1}}$$

$$h_{\rm e}[k] = \mathcal{Z}^{-1}\{H_{\rm e}(z)\} = [5(0.5)^k - 4(0.4)^k]u[k]$$



量化误差 $e[k](e_0[k], e_1[k]$ 和 $e_2[k]$)的方差为

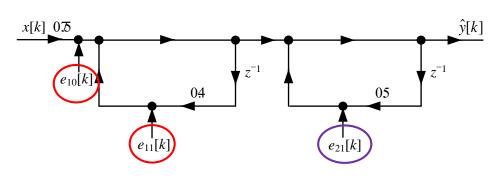
$$\sigma_{\rm e}^2 = 3 \times \frac{q^2}{12} = \frac{q^2}{4}$$

$$\sigma_{\rm o}^2 = \sigma_{\rm e}^2 \sum_{k=0}^{\infty} h_{\rm e}^2[k] = \frac{q^2}{4} \sum_{k=0}^{\infty} [5(0.5)^k - 4(0.4)^k]^2 = 0.5952q^2$$



级联型结构

$$H(z) = 0.75 \times \left(\frac{1}{1 - 0.4z^{-1}}\right) \left(\frac{1}{1 - 0.5z^{-1}}\right)$$



$e_1[k](e_{10}[k]和e_{11}[k])$ 通过的系统

$$H_{e_1}(z) = \left(\frac{1}{1 - 0.4z^{-1}}\right)\left(\frac{1}{1 - 0.5z^{-1}}\right)$$

 $e_{2}[k](e_{21}[k])$ 通过的系统

$$H_{e_2}(z) = \frac{1}{1 - 0.5z^{-1}}$$



$$e_1[k]$$
 ($e_{10}[k]$ 和 $e_{11}[k]$)通过的系统

$$h_{e_1}[k] = [5(0.5)^k - 4(0.4)^k]u[k]$$

$$e_2[k]$$
 ($e_{21}[k]$)通过的系统

$$h_{\rm e_a}[k] = (0.5)^k u[k]$$

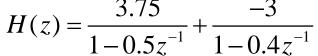
$$\sigma_{0}^{2} = \sigma_{e_{1}}^{2} \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{1}}^{2}[k] + \sigma_{e_{2}}^{2} \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{2}}^{2}[k]$$

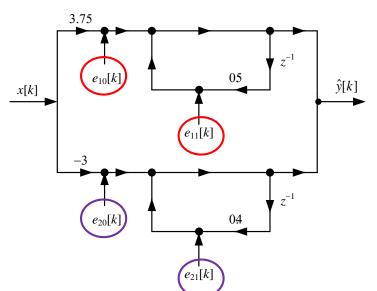
$$\sigma_{\rm e_1}^2 = 2\frac{q^2}{12}, \ \sigma_{\rm e_2}^2 = \frac{q^2}{12}$$

$$=2\frac{q^2}{12}\sum_{k=0}^{\infty}h_{e_1}^2[k]+\frac{q^2}{12}\sum_{k=0}^{\infty}h_{e_2}^2[k]=0.3968q^2+0.1111q^2=0.5079q^2$$



并联型结构





 $e_1[k](e_{10}[k]和e_{11}[k])$ 通过的系统

$$H_{e_1}(z) = \frac{1}{1 - 0.5z^{-1}}$$

 $e_2[k](e_{20}[k]和e_{21}[k])$ 通过的系统

$$H_{e_2}(z) = \frac{1}{1 - 0.4z^{-1}}$$



$$e_1[k]$$
 ($e_{10}[k]$ 和 $e_{11}[k]$)通过的系统

$$h_{e_1}[k] = (0.5)^k u[k]$$

$$e_{2}[k]$$
 ($e_{20}[k]$ 和 $e_{21}[k]$)通过的系统

$$h_{\rm e_2}[k] = (0.4)^k u[k]$$

$$\sigma_{o}^{2} = \sigma_{e_{1}}^{2} \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{1}}^{2}[k] + \sigma_{e_{2}}^{2} \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{2}}^{2}[k]$$

$$= 2 \frac{q^{2}}{12} \{ \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{1}}^{2}[k] + \sigma_{e_{2}}^{2} \sum_{k=0}^{\infty} h_{e_{2}}^{2}[k] \} = 0.4206q^{2}$$

$$\sigma_{e_1}^2 = 2\frac{q^2}{12}, \sigma_{e_2}^2 = 2\frac{q^2}{12}$$



直接型结构:
$$\sigma_o^2 = 0.5952q^2$$

级联型结构:
$$\sigma_o^2 = 0.5079q^2$$

并联型结构:
$$\sigma_0^2 = 0.4206q^2$$



不同结构乘积量化误差比较分析:

- ◆ 直接型结构所有乘积量化误差都要经过整个反馈环节;
- ◆ 级联结构中,每个误差仅通过其后面的反馈环节,而不 通过其前面的反馈环节,但其误差与级联的顺序相关;
- ◆ 并联型结构中,每个并联网络的误差仅与本通路的反馈 环节相关,与其他并联网络无关。



IIR系统极限环振荡现象

对于一个稳定的IIR数字滤波器,若运算精度为无限时,当 $n>n_0$ 时输入停止,则滤波器的输出在 $n>n_0$ 时将逐渐衰减趋于零。若以有限字长进行运算,则滤波器的输出当 $n>n_0$ 后,可能衰减到某一非零的幅度范围,然后呈现振荡特性,此称为零输入极限环振荡。



IIR系统极限环振荡现象

以一阶差分方程为例:

$$y[k] - \alpha y[k-1] = x[k]$$

假设y[-1]=0,字长位数b=3, $\alpha=1/2=[0.100]_b$, $x[k]=(7/8)\delta[k]=[0.111]_b\delta[k]$

无限精度运算时,IIR系统输出为:

$$y[k] = \frac{7}{8} (\frac{1}{2})^k u[k]$$

乘积量化后对应的差分方程为

$$\hat{y}[k] = x[k] + Q\{\alpha \hat{y}[k-1]\}$$



IIR系统极限环振荡现象

有限字长运算时,IIR系统输出为:

$$\hat{y}[k] = \{\frac{7}{8}, \frac{4}{8}, \frac{2}{8}, \frac{1}{8}, \frac{1}{8}, \frac{1}{8}, \dots\}$$
极限环振荡



有限字长效应

谢谢

本课程所引用的一些素材为主讲老师多年的教学积累,来源于多种媒体及同事和同行的交流,难以一一注明出处,特此说明并表示感谢!