

数处重点公式总结

序列的卷积: $x(n) * h(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) h(n-m)$

线性卷积的性质

交换律: $x(n) * h(n) = h(n) * x(n)$

结合律: $x(n) * [h_1(n) * h_2(n)] = [x(n) * h_1(n)] * h_2(n)$

分配律: $x(n) * [h_1(n) + h_2(n)] = x(n) * h_1(n) + x(n) * h_2(n)$

模拟频率与数字频率间的关系: $\omega = \Omega T$

叠加定理: $T[a_1 x_1(n)] + T[a_2 x_2(n)] = a_1 y_1(n) + a_2 y_2(n)$

时不变特性: $T[x(n - n_0)] = y(n - n_0)$

Z 变换: $X(z) = ZT[x(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n}$

逆 Z 变换: $x(n) = IZT[X(z)] = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz$

Z 变换的性质

线性: $ZT[ax(n) + by(n)] = aX(z) + bY(z)$

移位: $ZT[x(n - m)] = z^{-m} X(z)$

尺度变换: $ZT[a^n x(n)] = X\left(\frac{z}{a}\right)$

微分: $ZT[nx(n)] = -z \cdot \frac{d}{dz} X(z)$

共轭: $ZT[x^*(n)] = X^*(z^*)$

翻褶: $ZT[x(-n)] = X\left(\frac{1}{z}\right)$

离散时间傅里叶变换 (DTFT): $X(e^{j\omega}) = DTFT[x(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n}$

离散时间逆傅里叶变换 (IDTFT): $x(n) = IDTFT[X(e^{j\omega})] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) \cdot e^{j\omega n} d\omega$

离散时间傅里叶变换的性质

线性: $ax(n) \pm by(n) \Leftrightarrow aX(e^{j\omega}) \pm bY(e^{j\omega})$

时移： $x(n-m) \Leftrightarrow e^{-j\omega m} X(e^{j\omega})$

频移： $e^{j\omega_0 n} x(n) \Leftrightarrow X(e^{j(\omega-\omega_0)})$

时域卷积： $x(n) * h(n) \Leftrightarrow X(e^{j\omega}) H(e^{j\omega})$

频域卷积： $x(n) \cdot h(n) \Leftrightarrow \frac{1}{2\pi} X(e^{j\omega}) * H(e^{j\omega})$

帕塞瓦尔定理： $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{j\omega})|^2 d\omega$

周期序列离散傅里叶级数 (DFS) : $\tilde{X}(k) = DFS[\tilde{x}(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$

IDFS: $\tilde{x}(n) = IDFS[\tilde{X}(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$

离散傅里叶变换 (DFT) : $X(k) = DFT[x(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk}$

离散傅里叶逆变换 (IDFT) : $x(n) = IDFT[X(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-nk}$

离散傅里叶变换的性质

线性： $DFT[ax_1(n) + bx_2(n)] = aX_1(k) + bX_2(k)$

时域圆周移位： $X_m(k) = DFT[x((n+m))_N R_N(n)] = W_N^{-mk} X(k)$

频域圆周移位： $IDFT[X((k+l))_N R_N(k)] = W_N^{nl} x(n) = e^{-j\frac{2\pi}{N}nl} x(n)$

圆周卷积： $y(n) = \left[\sum_{m=0}^{N-1} x_1(m) x_2((n-m))_N \right] R_N(n) = x_1(n) \circledast x_2(n)$

DFT 形式的帕帕塞瓦尔定理： $\sum_{n=0}^{N-1} |x(n)|^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |X(k)|^2$

FFT 中复数乘法运算次数： $C_M = \frac{N}{2} \cdot M = \frac{N}{2} \log_2 N$

FFT 中复数加法次数为： $C_A = N \cdot M = N \log_2 N$ (N=2^M, 共有 M 级蝶形)

FIR 系统频率采样结构： $H(z) = (1 - z^{-N}) \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \frac{H(k)}{1 - W_N^{-k} z^{-1}}$

脉冲响应不变法： $H_a(s) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{s - s_k}$, $H(z) = \sum_{k=1}^N \frac{T A_k}{1 - e^{s_k T} z^{-1}}$

脉冲响应不变法边界频率转换关系

$$\Omega_p = \frac{\omega_p}{T} , \quad \Omega_s = \frac{\omega_s}{T}$$

双线性变换法边界频率转换关系

$$\Omega_p = \frac{2}{T} \tan\left(\frac{\omega_p}{2}\right), \quad \Omega_s = \frac{2}{T} \tan\left(\frac{\omega_s}{2}\right)$$

模拟低通—数字低通双线性变换： $s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}}, \quad \Omega = \frac{2}{T} \tan\left(\frac{\omega}{2}\right)$

模拟低通—数字高通双线性变换： $s = \frac{T}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}}, \quad \Omega = \frac{2}{T} \cot\left(\frac{\omega}{2}\right)$

模拟低通—数字带通双线性变换： $s = \frac{1-2\cos\omega_0 z^{-1}+z^{-2}}{1-z^{-2}}, \quad \Omega = \frac{\cos\omega_0 - \cos\omega}{\sin\omega}$

$$\cos\omega_0 = \frac{\sin(\omega_1+\omega_2)}{\sin\omega_1+\sin\omega_2}, \quad \Omega_c = \frac{\cos\omega_0 - \cos\omega_2}{\sin\omega_2}$$

模拟低通—数字带阻双线性变换： $s = \frac{1-z^{-2}}{1-2\cos\omega_0 z^{-1}+z^{-2}}, \quad \Omega = \frac{\cos\omega_0 - \cos\omega \sin\omega}{\cos\omega - \cos\omega_0}$

$$\cos\omega_0 = \frac{\sin(\omega_1+\omega_2)}{\sin\omega_1+\sin\omega_2}, \quad \Omega_c = \frac{\sin\omega_1}{\cos\omega_1 - \cos\omega_0}$$

理想低通滤波器的单位脉冲响应：

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} H_d(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega = \begin{cases} \frac{\sin[\omega_n(n-\alpha)]}{\pi(n-\alpha)} & n \neq \alpha \\ \frac{\omega_n}{\pi} & n = \alpha \end{cases}$$

频率采样法的频率采样值：

$$H_d(k) = H(k) e^{j\theta(k)} = H(k) e^{-j(\frac{N-1}{2})(\frac{2\pi}{N})k}, \quad \theta(k) = -\frac{N-1}{2} \cdot \frac{2\pi}{N} k = -\frac{N-1}{N} \pi k$$