第一章 离散傅里叶变化

数字处理需要对时域进行采样与截断,频域离散化。

从离散傅里叶级数(DFS)开始,逐步介绍离散傅里叶变换(DFT),以及快速算法。

1.1 离散傅立叶级数

周期序列等价于有限长序列, 可以引出抽样定理。

连续信号可以进行连续傅里叶变换,而周期信号需要进行傅里叶级数,时域的周期 性造成了频域的离散。时域的离散造成频域的周期性。

CTFS 是主值区间的信号, CTFT 是频域的采样。

$$X\left(e^{j\Omega T}\right) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$$
$$x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X\left(e^{j\omega}\right)e^{j\omega n}d\omega$$

1.2 离散傅立叶变换

若是一个周期序列,那么不是绝对可和的,不能使用 DTFT。若是周期为 N 那么:

$$\tilde{x}(n) = \tilde{x}(n + rN)$$

希望展开成离散的傅里叶级数:

$$\begin{split} \tilde{x}(n) &= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) e^{j\frac{2\pi}{N}kn} \\ &\sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}rn} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) e^{j\frac{2\pi}{N}(k-r)n} \\ &= \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) \left[\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}(k-r)n} \right] \\ &\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}rn} = \frac{1}{N} \frac{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}rN}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}}} = 1, \text{ when } r = mN, 0, \text{ else} \end{split}$$

定义变换因子的符号: $W_N = e^{-j\frac{2\pi}{N}}$ 。那么变换对为:

$$\begin{split} \tilde{X}(k) &= DFS[\tilde{x}(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) W_N^{nk} \\ \tilde{x}(n) &= IDFS[\tilde{X}(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) e^{j\frac{2\pi}{N}nk} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) W_N^{-nk} \end{split}$$

DFS 可以看作是主值区间的 Z 变换在单位圆的等间隔抽样。

$$\tilde{X}(k) = X(e^{j\omega})|_{\omega = w\pi k/N}$$

1.2.1 频域采样

频域采样 N 点,得到的是抽样点为 N 的周期延拓。可以用来设计滤波器,若是可以无失真回复原序列,那么可以完整表达 X(z) 和 $X(e^{j\omega})$ 。

1.2.2 内插器公式

$$\frac{1 - \exp{-j\omega N}}{1 - \exp{-j\omega}} = \exp{-j\omega} \frac{N - 1}{2} \frac{\sin{\omega N/2}}{\sin{\omega/2}}$$

DFS

是对 DTFT 在主值区间的 N 点采样。周期性和离散性是等价的。

1.3 离散傅里叶变换

当只取主值区间时,就可以得到 DFT。

$$\begin{split} \tilde{X}(k) &= DFT[\tilde{x}(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk} = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) W_N^{nk} \\ \tilde{x}(n) &= IDFT[\tilde{X}(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) e^{j\frac{2\pi}{N}nk} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) W_N^{-nk} \end{split}$$

规定周期信号和主值区间转换的标记方式: $x[n] = \tilde{x}[n]R_N[n]$, $\tilde{x}[n] = x[n \mod N] = x[[n]]_N$ 。

1.3.1 对偶性

注意:

$$DFT[X(n)] = Nx((-k))NR_N(k)$$

得到:

$$IDFT[X(k)] = \frac{1}{N}\overline{DFT[X^*(k)]}$$

1.3.2 性质

- 线性
- 循环移位 $x_m(n) = x((n+m))_N R_N(n) = W_N^{-mk} \tilde{X}[k]2$
- 圆周共轭对称:实序列对应频域圆周共轭对称, 虚序列对应频域圆周共轭反对称

• 圆周卷积和: 点数有关

• 相关不满足交换律

1.4 DFT 快速算法

几个特点:

• 对称性: $W_N^{nk}*=W_N^{-nk}$

• 周期性: $W_N^{nk} = W_N^{(n+N)k} = W_N^{n(k+N)}$

• 可约性: $W_N^{nk} = W_{mN}^{mnk}$

1.4.1 戈泽尔算法

最典型:利用周期性与对称性。

$$X(k) = \sum_{r=0}^{N-1} x(r)W_N = W_N^{-kN} \sum_{r=0}^{N-1} x(r)W_N = \sum_{r=0}^{N-1} x(r)W_N^{-k(N-r)}$$

$$y_k(n) = x(n) * W_N^{-kn} u(n) = \sum_{r=0}^{N-1} x(r) W_N^{-k(n-r)} u(n-r)$$