王动,张轩

复旦大学物理学系

2023年11月5日





快速傅里叶变换 FFT

FUDAN UNIVERSITY

王动,张轩

- 1 采样
- 2 离散傅里叶变换 DFT
- ③ 快速傅里叶变换 FFT
- 4 参考文献



采样 ●000000

- ② 离散傅里叶变换 DFT
- ③ 快速傅里叶变换 FFT
- 4 参考文献



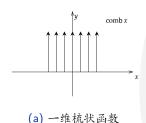
王动,张轩

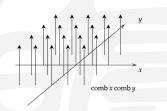
疏状函数

为了能让计算机实际处理,需要对连续的信号进行离散化,即采样,我们的采用通过梳状函数实现

$$comb(x) = \sum_{n = -\infty}^{+\infty} \delta(x - n)$$

对于二维的信号,则使用 comb x comb y 进行采样





(b) 二维梳状函数

图 1: 疏状函数

疏状函数的傅里叶变换

高维傅里叶变换

$$F(\xi) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x) e^{-i2\pi\xi x} dx, f(x) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{i2\pi\xi x} d\xi$$

comb x 的 (一维) 傅里叶变换

$$\mathcal{F}\left(\operatorname{comb} x\right)(\xi) = \int_{-\infty}^{+\infty} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(x-n) e^{-2\pi \mathbf{i} x \xi} \cdot dx = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} e^{-2\pi \mathbf{i} n \xi}$$

$$comb x = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} e^{-2\pi i nx}$$

$$\mathcal{F}\left(\operatorname{comb} x\right)(\xi) = \operatorname{comb} \xi$$

二维傅里叶变换

$$\mathcal{F}\left(\operatorname{comb}\frac{x}{X}\operatorname{comb}\frac{y}{Y}\right)(\xi,\eta) = XY\operatorname{comb}(X\xi)\operatorname{comb}(Y\eta) \quad (1)$$

采样 000●000

考虑对函数 g(x,y) 采样

$$g_s(x, y) = g(x, y) \cdot \operatorname{comb}\left(\frac{x}{X}\right) \operatorname{comb}\left(\frac{y}{Y}\right)$$
 (2)

 $comb\left(\frac{x}{Y}\right)$ 是间隔为 X 的采样 我们来看看它的傅里叶频谱变成了什么

$$G_s = \mathcal{F}\left(g \cdot \operatorname{comb}\frac{x}{X}\operatorname{comb}\frac{y}{Y}\right) = G * \mathcal{F}\left(\operatorname{comb}\left(\frac{x}{X}\right)\operatorname{comb}\left(\frac{y}{Y}\right)\right)$$
$$\mathcal{F}\left(\operatorname{comb}\left(\frac{x}{X}\right)\operatorname{comb}\left(\frac{y}{Y}\right)\right)(\xi, \eta) = XY\operatorname{comb}X\xi\operatorname{comb}Y\eta$$

$$=\sum_{m,n=-\infty}^{+\infty}\delta\left(\xi-rac{m}{X}
ight)\delta\left(\eta-rac{n}{Y}
ight)$$

得到结论

$$G_s(\xi, \eta) = \sum_{m, n = -\infty}^{+\infty} G\left(\xi - \frac{n}{X}, \eta - \frac{m}{Y}\right) \tag{3}$$

函数采样

采样 0000●00

如果 $G(\xi,\eta)$ 在一定远处恒为 0,则 G_s 是由一些"频岛"组成

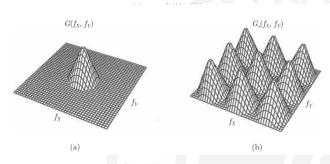


图 2: G 和 G_s 的关系



函数采样

设 G 在一个 ξ 方向宽 B_X , η 方向宽 B_Y 的矩形上不为零, 满足 这种条件的函数 q 称为限带函数,则只要采样频率 X 足够小, 满足 $X \leq \frac{1}{Bv}$, $Y \leq \frac{1}{Bv}$, 则频岛之间分得足够开, 只需取得中间 的频岛就可以恢复原来的函数 (的频谱)

$$G(\xi, \eta) = G_s(\xi, \eta) \cdot \operatorname{rect}\left(\frac{\xi}{B_X}\right) \operatorname{rect}\left(\frac{\eta}{B_Y}\right)$$
 (4)

满足 $X = \frac{1}{B_V}$, $Y = \frac{1}{B_V}$ 的采样称为以奎斯特 (Nyquist) 频率采 样,函数的带宽(频带宽度)决定了采样的频率 注:

$$\operatorname{rect} x = \begin{cases} 1 & |x| < \frac{1}{2} \\ \frac{1}{2} & |x| = \frac{1}{2} \\ 0 & |x| > \frac{1}{2} \end{cases}$$

函数取样

采样 ○○○○○○

对式子(4)做傅里叶反变换,得到

$$g = g_s * \mathcal{F}^{-1} \left(\operatorname{rect} \left(\frac{\xi}{B_X} \right) \operatorname{rect} \left(\frac{\eta}{B_Y} \right) \right)$$
$$g(x, y) = B_X B_Y X Y \sum_{n = -\infty}^{+\infty} \sum_{m = -\infty}^{+\infty} g \left(\frac{n}{B_X}, \frac{m}{B_Y} \right).$$
$$\operatorname{sinc} \left[B_X \left(x - \frac{m}{B_X} \right) \right] \operatorname{sinc} \left[B_Y \left(y - \frac{n}{B_Y} \right) \right]$$

其中

$$\operatorname{sinc} x \stackrel{\triangle}{=} \frac{\sin \pi x}{\pi r}$$



- 2 离散傅里叶变换 DFT
- ③ 快速傅里叶变换 FFT
- 4 参考文献



傅里叶变换是一个广义积分,这对计算机计算傅里叶变换造成了 阻碍, 广义积分对计算机而言实现比较困难, 我们只能对采样函 数做傅里叶变换,而且对函数还有一定的要求,要求函数(近似) 是有限区间上非零的限带函数。

$$F_s(\xi, \eta) = \int_{\mathbb{R}^2} f(x, y) \cdot \operatorname{comb}\left(\frac{x}{\Delta x}\right) \operatorname{comb}\left(\frac{y}{\Delta y}\right) e^{-2\pi i(\xi x + \eta y)} dx dy$$

直接计算得到

$$F_s(\xi, \eta) = \Delta x \Delta y \sum_{m, n = -\infty}^{+\infty} f(m\Delta x, n\Delta y) \exp(-2\pi \mathbf{i}(m\xi \Delta x + n\eta \Delta y))$$

DFT

设 f 是只在有限区域上非零的函数,不妨设 f 在 $[0,L_X],[0,L_Y]$ 上非雰

$$F_s(\xi, \eta) = \Delta x \Delta y \sum_{m=0}^{N_X - 1} \sum_{n=0}^{N_Y - 1} f(m\Delta x, n\Delta y) \exp(-2\pi \mathbf{i}(m\xi \Delta x + n\eta \Delta y))$$
$$N_X = \frac{L_X}{\Delta x}, N_Y = \frac{L_Y}{\Delta y}$$

对 F。也需要做采样, 计算机处理不得一点连续的东西, 设采样 间隔是 $\Delta \xi = \frac{B_X}{N_Y}, \Delta \eta = \frac{B_Y}{N_Y}$

$$F(p\Delta\xi, q\Delta\eta) = \Delta x \Delta y \sum_{m=0}^{N_X - 1} \sum_{n=0}^{N_Y - 1} f(m\Delta x, n\Delta y) \cdot \exp(-2\pi \mathbf{i} (mp\Delta x \Delta \xi + n\eta \Delta y \Delta \eta))$$

以奎斯特频率采样

$$\begin{split} \Delta x &= \frac{1}{B_X}, \Delta y = \frac{1}{B_Y} \\ \Rightarrow \Delta \xi \Delta x &= \frac{1}{N_X}, \Delta \eta \Delta y = \frac{1}{N_Y}, L_X B_X = N_X, L_Y B_Y = N_Y \end{split}$$

则式(5)化为

$$F\left(\frac{p}{L_X}, \frac{q}{L_Y}\right) = \frac{1}{B_X B_Y} \sum_{m=0}^{N_X - 1} \sum_{n=0}^{N_Y - 1} f\left(\frac{m}{B_X}, \frac{n}{B_Y}\right).$$
$$\exp\left(-2\pi \mathbf{i} \left(\frac{mp}{N_X} + \frac{n\eta}{N_Y}\right)\right)$$

(6)

傅里叶矩阵

取
$$\omega_X = e^{2\pi i/N_X}, \omega_Y = e^{2\pi i/N_Y},$$
 取 $f_{mn} = f\left(\frac{m}{B_X}, \frac{n}{B_Y}\right), F_{pq} = F\left(\frac{p}{L_X}, \frac{q}{L_Y}\right),$ 则式(5)继续化为

$$F_{pq} = \frac{1}{B_X B_Y} \sum_{m=0}^{N_X-1} \sum_{n=1}^{N_Y-1} f_{mn} \omega_X^{mp} \omega_Y^{nq}$$

不难发现求和部分是三矩阵乘法

$$\begin{bmatrix} 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & \omega_X^{(N_X - 1)^2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_{00} & \dots & f_{0, N_Y - 1} \\ \vdots & & \vdots \\ f_{N_X - 1, 0} & \dots & f_{N_X - 1, N_Y - 1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & \omega_Y^{(N_Y - 1)^2} \end{bmatrix}$$

傅里叶矩阵

$$\begin{bmatrix} 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & \omega_X^{(N_X - 1)^2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_{00} & \dots & f_{0, N_Y - 1} \\ \vdots & & \vdots \\ f_{N_X - 1, 0} & \dots & f_{N_X - 1, N_Y - 1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & \omega_Y^{(N_Y - 1)^2} \end{bmatrix}$$

其中两边的矩阵称为傅里叶矩阵 (上面为了能写在一行省略了很多)

$$F_X \triangleq \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \omega_X & \omega_X^2 & \dots & \omega_X^{N_X - 1} \\ 1 & \omega_X^2 & \omega_X^4 & \dots & \omega_X^{2(N_X - 1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \omega_X^{N_X - 1} & \omega_X^{2(N_X - 1)} & \dots & \omega_X^{(N_X - 1)^2} \end{bmatrix}, F_Y$$

傅里叶矩阵

需要注意的是 F_X 是 $N_X \times N_X$ 的,而 F_Y 是 $N_Y \times N_Y$,傅里叶 矩阵有一些非常好的性质

- $(1)F_X$ 是对称矩阵
- (2) F_X 是可逆矩阵,其逆阵如下,其中 $\overline{\omega}_X = \mathrm{e}^{-2\pi\mathrm{i}/N_X}$ (就是共轭复数)

$$F_X^{-1} = \frac{1}{N_X} \begin{bmatrix} 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \overline{\omega}_X & \dots & \overline{\omega}_X^{N_X - 1} \\ 1 & \overline{\omega}_X^2 & \dots & \overline{\omega}_X^{2(N_X - 1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \overline{\omega}_X^{N_X - 1} & \dots & \overline{\omega}_X^{(N_X - 1)^2} \end{bmatrix} \stackrel{\triangle}{=} \frac{1}{N_X} F_X^*$$

16 / 31

虽然这个对称得太美了,但是有必要将系数处理一下变成一个略 微不对称的形式, 我们把 F_{pq} 整体自乘 $B_X B_Y$

$$[F_{pq}] = F_X[f_{mn}]F_Y \tag{7}$$

$$[f_{mn}] = \frac{1}{N_X N_Y} F_X^* [F_{pq}] F_Y^* \tag{8}$$

这就是二维 DFT, 最终形式中不包含函数的带宽和实际非零区 域的长度, 只包含采样点个数以及原函数和相函数的采样点



- ② 离散傅里叶变换 DFT
- ③ 快速傅里叶变换 FFT
- 4 参考文献



一维 DFT

我们暂时回到一维的情形, 其 DFT 为

$$[F_p] = \hat{F}[f_n]$$

$$[f_n] = \frac{1}{N} \hat{F}^*[F_p] \tag{10}$$

其中 \hat{F} 是也是傅里叶矩阵, $\omega = e^{2\pi i/N}$, N 是采样点数

$$\hat{F} \stackrel{\triangle}{=} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \omega & \omega^2 & \dots & \omega^{N-1} \\ 1 & \omega^2 & \omega^4 & \dots & \omega^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \omega^{N-1} & \omega^{2(N-1)} & \dots & \omega^{(N-1)^2} \end{bmatrix}$$

(11)

一维 DFT

为了实际的计算 DFT, 我们需要做的就是计算傅里叶矩阵乘一 个列向量,一般要做这样一个计算,复杂度是 $O(n^2)$, FFT 是 一种快速实现一维 DFT 和逆 DFT(IDFT) 的算法,它的复杂度 为 $O(n \ln n)$

FFT 针对长度 (采样点数目) 为 2^n 的 DFT, 如果长度不满足这 个要求,则填充 0 到适合的 2^n 即可。



一维 DFT

根据(9)以及(11)

$$\begin{bmatrix} F_1 \\ F_2 \\ F_3 \\ \vdots \\ F_p \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \omega & \omega^2 & \dots & \omega^{N-1} \\ 1 & \omega^2 & \omega^4 & \dots & \omega^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \omega^{N-1} & \omega^{2(N-1)} & \dots & \omega^{(N-1)^2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_1 \\ f_2 \\ f_3 \\ \vdots \\ f_p \end{bmatrix}$$

从中提取出 F_n 的表达式

$$F_p = \sum_{i=0}^{N-1} f_i \cdot (\omega^p)^i$$
$$f(x) \stackrel{\triangle}{=} \sum_{i=0}^{N-1} f_i \cdot x^i$$

 F_p 就是 ω^p 在多项式 f(x) 处的值



多项式 p 有两种表示方法,第一种方法是写出各阶项系数,第二 种方法是写出在 deg p 个不同的点处的值, 范德蒙行列式的规律 告诉我们,两种表示方法是可以相互导出的。

 F_p 可是视为以 f_i 为系数的多项式在 $\{\omega_N^p\}_{n=0}^{N-1}$ 点值表示, 从系 数表示到点值表示, 这就是 DFT; 而 IDFT 就是倒过来, 从点值 表示求出系数表示。好在倒过来的过程只需要对 ω_N 取共轭后, 进行一次 DFT 后再除以 N。

FFT

FFT 充分利用了这个性质,同时还注意到 $\omega = \mathrm{e}^{2\pi\mathrm{i}/N}$, $\{\omega^p\}_{p=0}^{N-1}$ 恰好按复数乘法构成了一个 N 阶循环群,它均匀的分布在单位 圆上

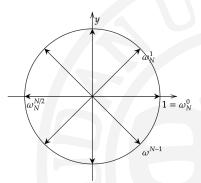


图 3: 多项式的插值点



采样

以
$$N = 8 = 2^3$$
 为特例

$$f(x) = f_0 + f_1 x + \ldots + f_7 x^7$$

为了计算 f(x), 可以考虑将其按奇偶次序分组

$$f(x) = f_0 + f_2 x^2 + f_4 x^4 + f_6 x^6 + x \left(f_1 + f_3 x^2 + f_5 x^4 + f_7 x^6 \right)$$

$$G(x) = f_0 + f_2 x + f_4 x^2 + f_6 x^3$$

$$H(x) = f_1 + f_3 x + f_5 x^2 + f_7 x^3$$

$$f(x) = G\left(x^2\right) + xH\left(x^2\right)$$

当 $x = \omega_N^p$ 时

$$F_p = G\left(\omega_N^{2p}\right) + \omega_N^p H\left(\omega_N^{2p}\right)$$



24 / 31

接下来就是 $\{\omega_N^p\}_{p=0}^{N-1}$ 的神奇性质了 第一个巧妙之处在于我们只需要计算 $F_p, p = 0, ..., N/2 - 1$ 就 每了, $\omega_N^{p+\frac{N}{2}} = -\omega_N^p$

$$F_{p+N/2} = G\left(\omega_N^{2p}\right) - \omega^p H\left(\omega_N^{2p}\right)$$

第二个巧妙之处在于 $G\left(\omega_{N}^{2p}\right)$, $H\left(\omega_{N}^{2p}\right)$ 在 $p=0,\ldots,N/2$ 时又可以视为 f_{0},f_{2},f_{4},f_{6} 和 f_{1},f_{3},f_{5},f_{7} 的 DFT

$$\omega_{N/2} = \omega_N^2 \tag{12}$$

快速傅里叶变换 FFT

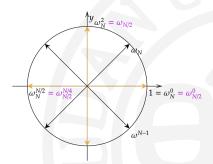


图 4: 插值点的递归性质



$$G\left(\omega_{N}^{2p}\right)=G\left(\left(\omega^{2}\right)^{p}\right)=G\left(\omega_{N/2}^{p}\right),H\left(\omega_{N}^{2p}\right)=H\left(\omega_{N/2}^{p}\right)$$

取
$$G_p \stackrel{\triangle}{=\!\!\!=} G\left(\omega_{N/2}^p\right), H_p \stackrel{\triangle}{=\!\!\!=} H\left(\omega_{N/2}^p\right)$$
,则有

$$F_p = G_p + \omega_N^p H_p \tag{13}$$

$$F_{p+N/2} = G_p - \omega_N^p H_p \tag{14}$$

于是要实现长度为 N 的 DFT, 只需要调用 N/2 的 DFT 就足够 了,这也是为什么要求 $N=2^n$ 的原因,这样我们可以一直调用 下去直到 N=1, 此时的 DFT 和 IDFT 都是恒等变换,将一个 数变成它自己



仍然以 N=8 为例,实现 N=8 的 DFT,只需调用 N=4 的 DFT

$$[f_0, f_1, f_2, f_3, f_4, f_5, f_6, f_7]$$

$$\downarrow \qquad \qquad \omega_8 = e^{\frac{2\pi i}{8}}$$

$$[f_0, f_2, f_4, f_6]$$

$$\downarrow DFT$$

$$[G_0, G_1, G_2, G_3]$$

$$[f_1, f_3, f_5, f_7]$$

$$\downarrow DFT$$

$$[H_0, H_1, H_2, H_3]$$

$$\begin{split} F_0 &= \frac{G_0}{G_0} + H_0 & F_4 &= \frac{G_0}{G_0} - H_0 \\ F_1 &= \frac{G_1}{G_1} + \omega_8 H_1 & F_5 &= \frac{G_1}{G_1} - \omega_4 H_1 \\ F_2 &= \frac{G_2}{G_2} + \omega_8^2 H_2 & F_6 &= \frac{G_2}{G_2} - \omega_8^2 H_2 \\ F_3 &= \frac{G_3}{G_2} + \omega_8^3 H_3 & F_7 &= \frac{G_3}{G_3} - \omega_8^3 H_3 \end{split}$$

图 5: FFT 的算法图解



- 1 采样
- ② 离散傅里叶变换 DFT
- ③ 快速傅里叶变换 FFT
- 4 参考文献



- [1] OI Wiki Team. 快速傅里叶变换.
- [2] 古德曼. 傅里叶光学导论 = Introduction to fourier optics.
- [3] 吕乃光. 傅里叶光学. 第2版 edition.





王动,张轩 快速傅里叶变换和光学传递函数