

# 从傅里叶变换到离散时间傅里叶变换和离散傅里叶变换

Dezeming Family

2021 年 12 月 9 日

DezemingFamily 系列书和小册子因为是电子书，所以可以很方便地进行修改和重新发布。如果您获得了 DezemingFamily 的系列书，可以从我们的网站 [<https://dezeming.top/>] 找到最新版。对书的内容建议和出现的错误欢迎在网站留言。

## 目录

一 连续周期信号-傅里叶级数	1
二 离散周期信号-傅里叶级数	1
三 连续非周期信号-连续时间傅里叶变换 CTFT	2
四 离散非周期信号-离散时间傅里叶变换 DTFT	2
五 总结	3
参考文献	3

## 一 连续周期信号-傅里叶级数

关于傅里叶变换的产生我已经写过 [1]，所以这里并不再赘述，而是做一个简单的回顾。

对于连续周期信号，我们想把它表示为一系列复指数信号的和的形式：

$$f(x) = a_0 + a_1 e^{j\omega_0 x} + a_2 e^{2j\omega_0 x} + a_3 e^{3j\omega_0 x} + \dots \quad (一.1)$$

$\omega_0$  叫做基波频率。为什么要定义一个基波频率，这是因为这样就能说明这个函数  $f(x)$  是一个周期函数。当  $a_1 \neq 0$  时，最小的周期为  $\frac{2\pi}{\omega_0}$ 。

当然，如果一个函数写成复指数的形式是：

$$f(x) = a_0 + a_1 e^{j\omega_1 x} + a_2 e^{j\omega_2 x} + a_3 e^{j\omega_3 x} + \dots \quad (一.2)$$

我们也一定能找到一个最小的  $\omega_0$ ，使得  $\omega_1 = n_1 \omega_0$ ， $\omega_2 = n_2 \omega_0$ ， $\omega_3 = n_3 \omega_0 \dots$  其中， $n_1, n_2, n_3$  都是正整数。这样，就得到了基波频率  $\omega_0$ 。

当然，我们也可以理解为  $f(x)$  与不同角频率复指数信号的相似程度。如果  $a_1 > a_2$ ，说明函数  $f(x)$  与  $e^{j\omega_0 x}$  比  $f(x)$  与  $e^{2j\omega_0 x}$  更相近。

$a_n$  被称为傅里叶级数，它的求法也很简单：

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} \quad (一.3)$$

$$f(x) e^{-jn\omega_0 x} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} e^{-jn\omega_0 x} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{j(k-n)\omega_0 x} \quad (一.4)$$

$$\int_0^T f(x) e^{-jn\omega_0 x} dx = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k \left[ \int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 x} dx \right] \quad (一.5)$$

$$\left[ \int_0^T e^{j(k-n)\omega_0 x} dx \right] = \begin{cases} T, & k = n \\ 0, & k \neq n \end{cases} \quad (一.6)$$

$$\implies a_n = \frac{1}{T} \int_0^T f(x) e^{-jn\omega_0 x} dx \quad (一.7)$$

可以看到， $a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T f(x) dx$ ，即一个周期内的平均值。

## 二 离散周期信号-傅里叶级数

离散信号同理，设离散周期信号  $f[n]$  的周期为  $N$ ：

$$f[n] = f[n + N] \quad (二.1)$$

与连续信号同理，定义周期复指数信号：

$$\phi_k[n] = e^{jk\omega_0 n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.2)$$

$$\phi_{k+N}[n] = e^{j(k+N) \frac{2\pi}{N} n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \cdot e^{2j\pi n} = e^{jk \frac{2\pi}{N} n} = \phi_k[n] \quad (二.3)$$

表示为复指数信号的和的形式为：

$$f[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.4)$$

这里的  $n$  可以是  $[0, 1, 2, \dots, N-1]$ ，也可以是  $[2, 3, 4, \dots, N+1]$ 。从上面可以看到，相比于连续信号，离散信号具有更好的性质：对于周期为  $N$  的信号，由于  $f[n]$  和  $\phi_k[n]$  是周期重复的，则表示成傅里叶级数以后级数值  $a_k$  也应当是周期重复的，周期为  $N$ 。

至于级数怎么求，其实也不难：

$$f[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.5)$$

$$\sum_{n=\langle N \rangle} f[n] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[ \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.6)$$

$$\sum_{n=\langle N \rangle} \left[ f[n] e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \right] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[ \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \right] = \sum_{n=\langle N \rangle} \left[ \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.7)$$

$$= \sum_{k=\langle N \rangle} a_k \left[ \sum_{n=\langle N \rangle} e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] \quad (二.8)$$

又因为（下面的内容其实展开成 sin 和 cos 的形式就能很简单得到）：

$$\left[ \sum_{n=\langle N \rangle} e^{j(k-r) \frac{2\pi}{N} n} \right] = \begin{cases} N, & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ 0, & otherwise \end{cases} \quad (二.9)$$

所以可以得到：

$$a_r = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} f[n] e^{-jr \frac{2\pi}{N} n} \quad (二.10)$$

$$f[n] = a_0 \phi_0[n] + a_1 \phi_1[n] + a_2 \phi_2[n] + \dots + a_{N-1} \phi_{N-1}[n] \quad (二.11)$$

$$= a_1 \phi_1[n] + a_2 \phi_2[n] + a_3 \phi_3[n] + \dots + a_N \phi_N[n] \quad (二.12)$$

我们再次提一句， $a_k$  是周期重复的。

### 三 连续非周期信号-连续时间傅里叶变换 CTFT

我们重新看一下傅里叶级数。因为是在一个周期内，所以积分区间其实可以写为  $[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}]$

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 x} \quad (三.1)$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(x) e^{-jk\omega_0 x} dx = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(x) e^{-jk \frac{2\pi}{T} x} dx \quad (三.2)$$

当周期  $T$  逐渐变大的时候，如果我们用一个笛卡尔坐标系的横坐标表示  $\omega$ ，纵坐标表示  $a_k$ ，我们会发现  $a_k$  和  $a_{k+1}$  之间的距离会越来越接近。当  $T$  为无穷大时，这是周期信号就变为了非周期信号（或者说，是周期无穷大的周期信号），此时，各个傅里叶级数  $a_k$  连成了一个连续函数。

我们用  $\omega$  来表示  $k\omega_0$ ，经过一系列的推导，可以得到：

$$\begin{cases} f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega) e^{j\omega x} d\omega \\ F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x) e^{-j\omega x} dx \end{cases} \quad (三.3)$$

对于连续的周期信号，傅里叶变换可以表示为：

$$F(j\omega) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0) \quad (三.4)$$

### 四 离散非周期信号-离散时间傅里叶变换 DTFT

首先我们有一个信号  $f[n]$ ，我们将它有不为 0 的区间  $[-N_1, N_2]$  定义为有值空间，设一个大于区间宽度的周期，扩展为离散周期信号  $\tilde{f}[n]$ ，周期为  $N$ ，其中  $N > N_2 + N_1$ 。离散时间傅里叶变换表示如下：

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} \tilde{f}[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.1)$$

$$\tilde{f}[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.2)$$

我们也可以表示为：

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad (四.3)$$

我们设  $\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$ ，然后得到：

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-jk\omega_0 n} \quad (四.4)$$

我们再令：

$$F(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j\omega n} \quad (四.5)$$

$$a_k = \frac{1}{N} F(e^{jk\omega_0}) \quad (四.6)$$

我们可以看出， $F(e^{j\omega})$  是一个周期为  $2\pi$  的周期函数。我们再重新表示一下  $\tilde{f}[n]$ ：

$$\tilde{f}[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} \frac{1}{N} F(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \quad (四.7)$$

$$\frac{1}{N} = \frac{\omega_0}{2\pi} \implies \tilde{f}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N \rangle} F(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \omega_0 \quad (四.8)$$

随着  $N \rightarrow \infty$ ，得到：

$$f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} F(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \quad (四.9)$$

上面的积分区间是  $2\pi$  是因为积分区域一共是  $N$  个数，其中每个树的间隔是  $\omega_0$ ，又因为  $\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$ ，所以总积分区间的宽度是  $2\pi$ 。这样，我们得到的离散时间傅里叶变换对：

$$\begin{cases} f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} F(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \\ F(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j\omega n} \end{cases} \quad (四.10)$$

对于离散周期信号的傅里叶变换，就是（我们会在《周期信号的傅里叶变换：连续时间与离散时间》里进行讲解）：

$$F(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_k \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right) \quad (四.11)$$

有人说，DTFT 就是计算机所计算的离散信号的傅里叶变换表示，这是不对的，因为计算出来的  $F(e^{j\omega})$  是连续信号，计算机没有办法表示连续信号。所以，DTFT 其实也只是存在于理论中的变换方法。对于有限长的信号，还是得借助转变为周期信号。

## 五 总结

最后，做一点简单的解释。为什么连续时间傅里叶变换用  $F(j\omega)$  来表示，而离散时间傅里叶变换用  $F(e^{j\omega})$  来表示，其实这是与系统的频率响应有关的。对于离散时间傅里叶变换，用  $F(e^{j\omega})$ ，其实就说明了这是一个周期函数，因为  $e^{j\omega} = e^{j(\omega+2\pi)}$ ，所以我们可以看出离散时间傅里叶变换是以  $2\pi$  为周期的函数。

## 参考文献

[1] <https://feimo.blog.csdn.net/article/details/104909749>