



武汉大学
Wuhan University

第四章 频率域滤波 (1)

涂卫平

武汉大学计算机学院

2018年秋季学期



主要内容

Main Content

引言

傅里叶变换

图像频谱的解读

频域滤波基础



信号的表达域

域：对信号的分析可以从不同的角度、采用不同的方式。每一种特定的角度以及对应的处理方法，就形成一个“域”。可以把“域”视为一个坐标系。

- ◆ **时域：**信号在**时间轴**上的变化，描述信号幅度和时间之间的关系，以时间作为变量。
- ◆ **空间域：**信号在**空间坐标轴**上的变化，描述信号幅度与x、y坐标轴之间的关系，以空间坐标作为变量。
- ◆ **频域：**信号在**频率轴**上的变化，描述信号幅度/相位与频率之间的关系，以频率作为变量。



什么是频率域增强

含义：

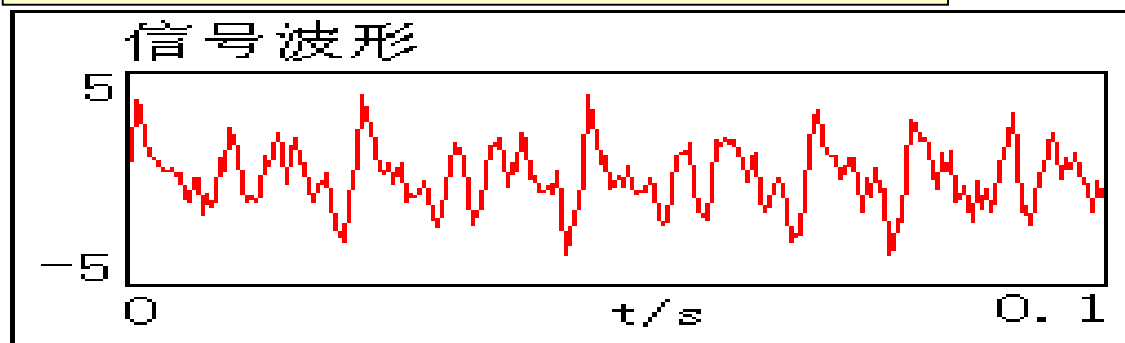
- ◆ 狭义：频域增强指通过**傅里叶变换**将图像转变到**频率域**内，对图像的**变换系数**（频率成分的强度与相位）直接进行运算，然后通过**傅里叶逆变换**获得处理后的图像。
- ◆ 广义：利用**变换域**进行处理均可称为频率域处理。



为什么要做频域分析

时域分析只能反映信号的幅值随时间的变化情况，除单频率分量的简谐波外，
很难明确揭示信号的频率组成和各频率分量大小。

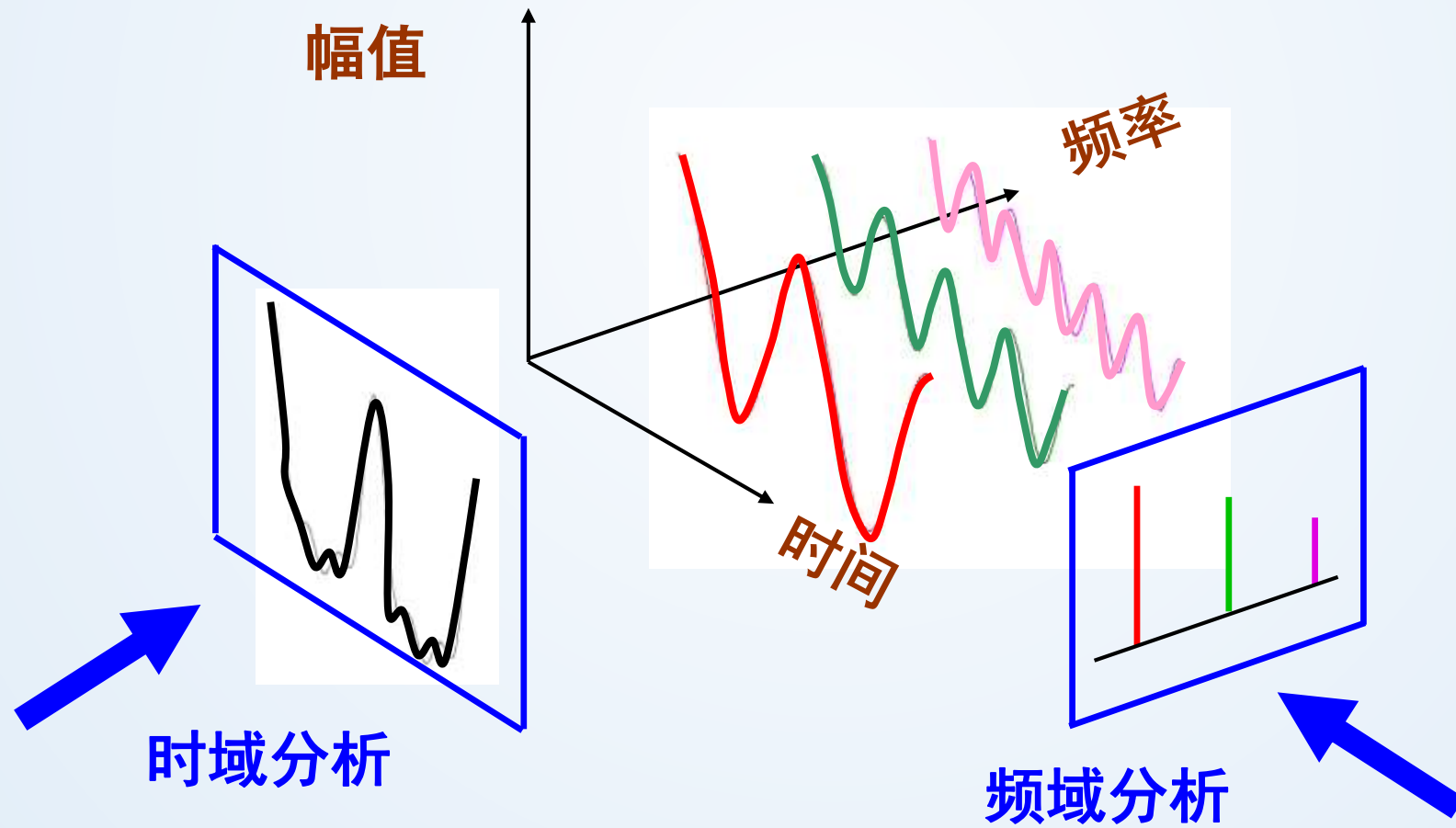
图例：受噪声干扰的多频率成分信号





为什么要做频域分析

信号频谱 $X(f)$ 代表了信号不同频率分量的大小，能够提供比时域信号波形更直观，丰富的信息。

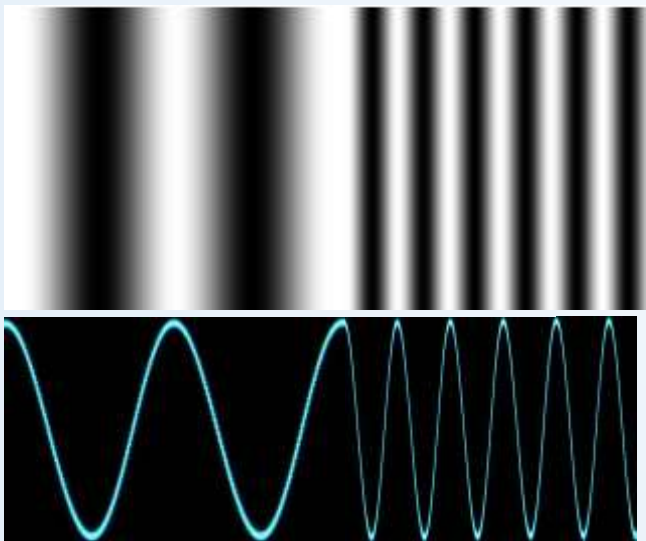




为什么要做频域分析

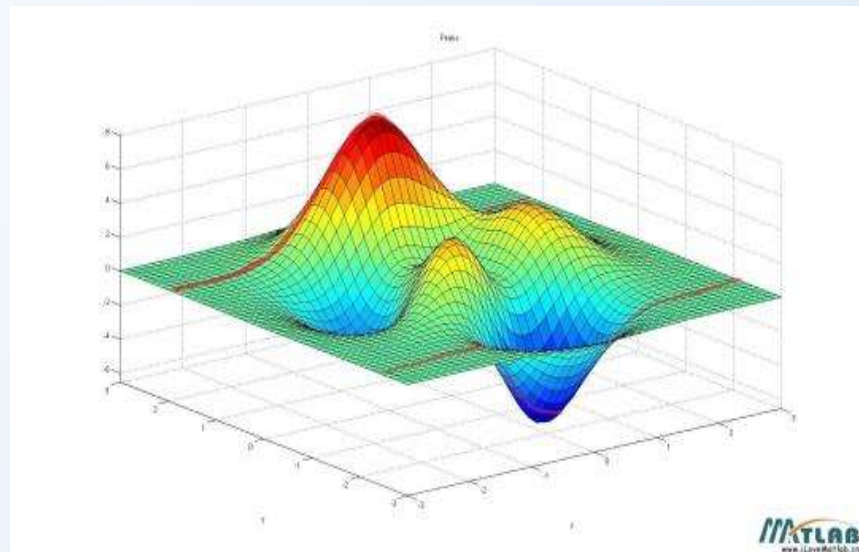
图像频率的意义

- ◆ 图像的**频率**表征图像像素灰度沿x轴和y轴变化的快慢
- ◆ 频率的**幅度值**表示该频率成分对原来图像信息（能量）的贡献，也可理解为**该频率成分的强度**。



图像

图像灰度变化曲线



主要内容

Main Content

引言

傅里叶变换

图像频谱的解读

频域滤波基础



傅里叶分析

傅里叶1768年生于法国,1807年提出“任何周期信号都可用正弦函数级数表示”,1822年在“热的分析理论”一书中再次提出。1829年狄里赫利给出傅里叶变换收敛条件。到了上世纪60年代之后,傅里叶变换得到大规模的应用。



傅里叶的两个最主要的贡献:

- (1) “周期信号都可表示为谐波关系的正弦信号的加权和” (傅里叶级数)
- (2) “非周期信号都可用正弦信号的加权积分表示” (傅里叶变换)



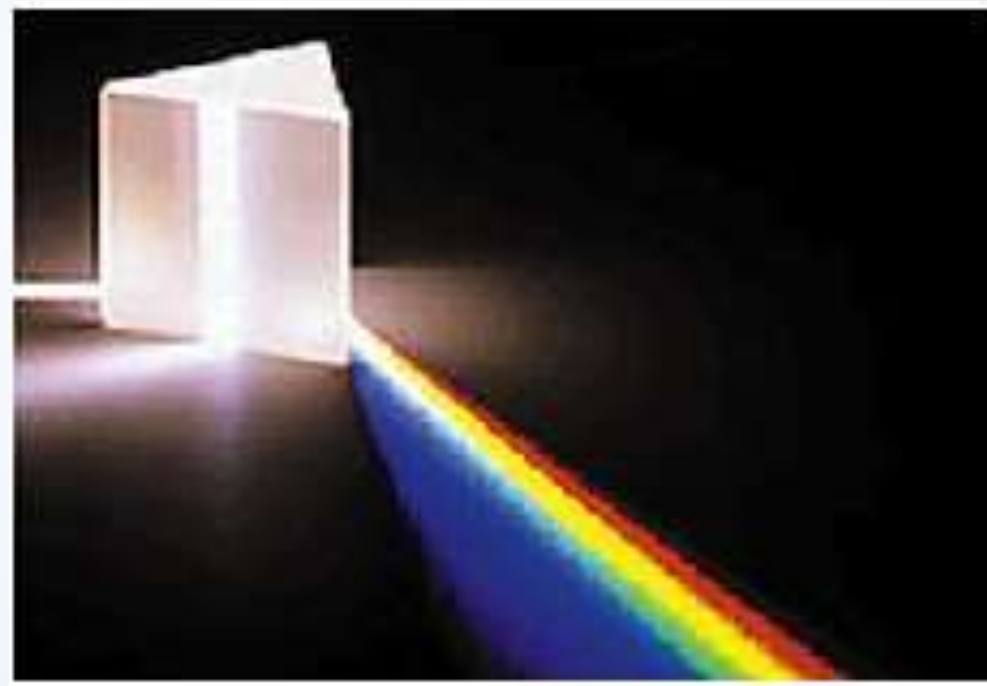
傅里叶分析

傅里叶变换的作用

傅里叶变换好比一个玻璃棱镜。

棱镜可以将白光分解成不同颜色，每个成分的颜色由波长决定。

傅里叶变换可看做是“**数学中的棱镜**”，将函数基于频率分成不同的成分。



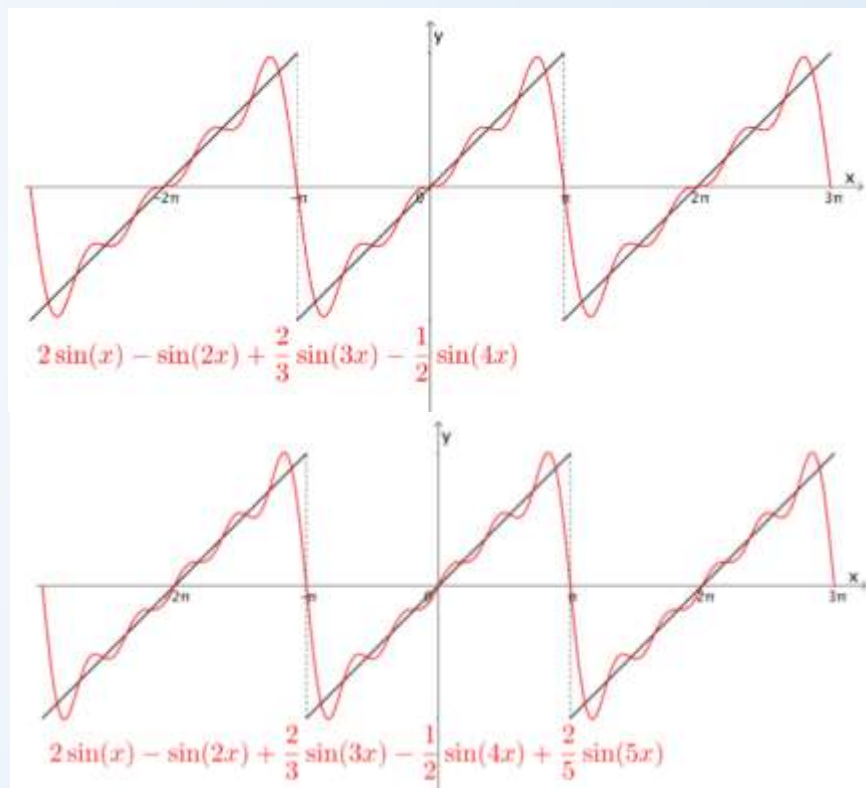
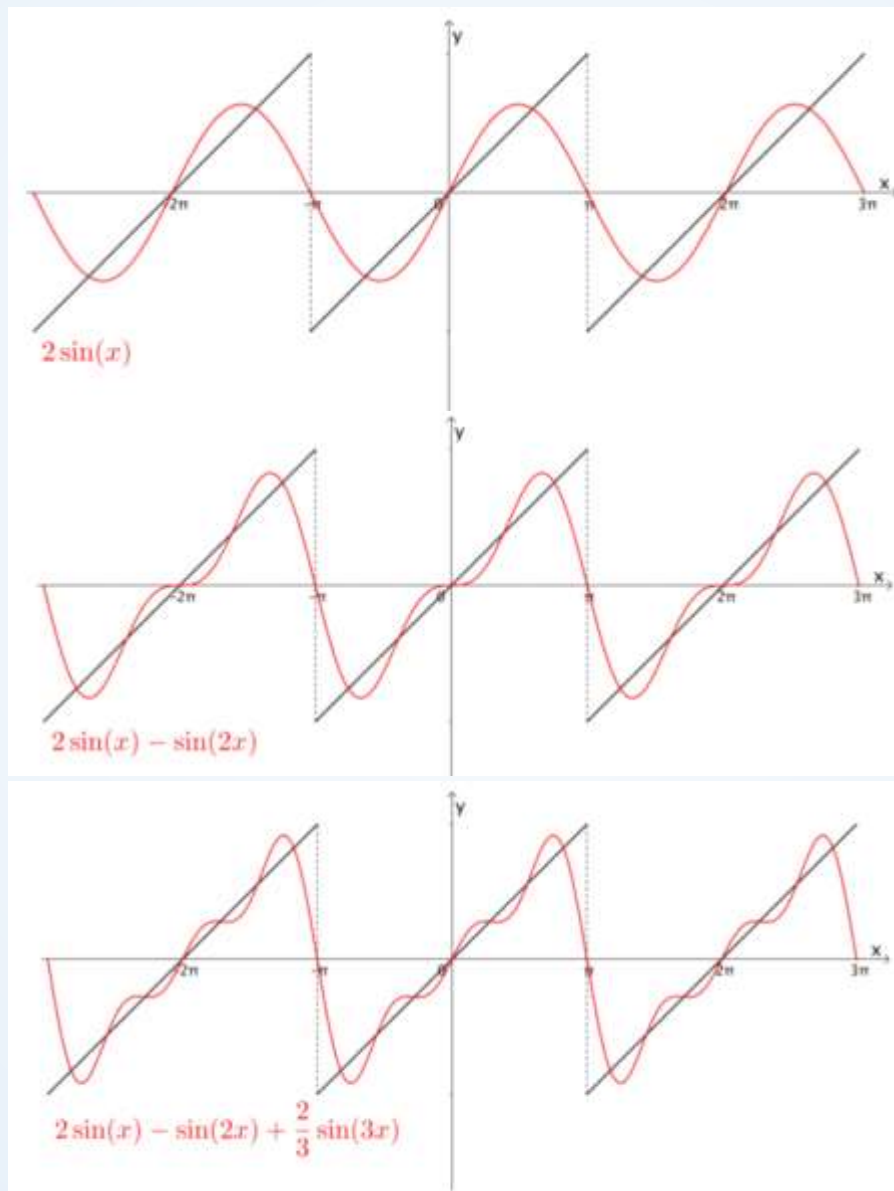


傅里叶级数

“任何周期信号都可用
正弦函数级数表示”：
任何周期函数都可以表示
为不同频率的正弦和
/或余弦函数的加权和。

?

实验：用正弦函数叠
加出一个周期函数





傅里叶级数

傅里叶级数的三角函数形式

$$f_T(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{+\infty} c_n \cos(n\omega_1 t + \varphi_n)$$
$$a_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) \cos(n\omega_1 t) dt$$
$$b_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) \sin(n\omega_1 t) dt$$
$$c_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2} \quad \varphi_n = -\arctan \frac{b_n}{a_n}$$
$$\omega_1 = \frac{2\pi}{T}$$

傅里叶级数的复指数形式

$$\begin{cases} f_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n e^{jn\omega_1 t} \\ F_n = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) e^{-jn\omega_1 t} dt \end{cases}$$

物理意义：

周期信号可展开成直流和无穷多个
频率为**基频整数倍**的、且具有不同
幅度和**初相位**的正弦信号的叠加。

一个复杂的周期信号由不同频率的正弦
（或余弦）信号叠加而成，其中每个正弦
信号由其幅度、初相位和角频率这三个参
数决定。知道了每个正弦信号的“三参
数”，就能掌握原复杂信号的全部信息。



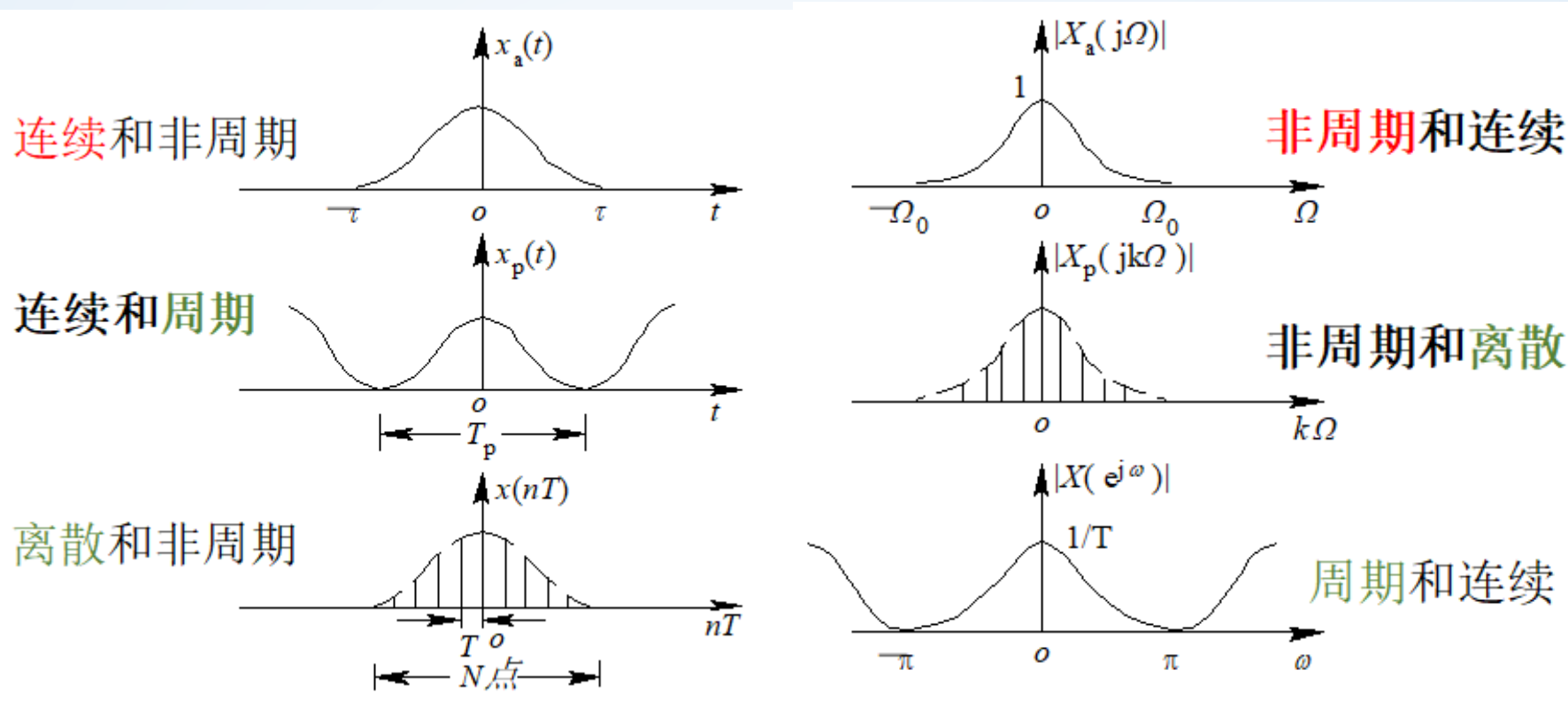
傅里叶变换

连续信号的
傅里叶变换

离散时间傅
里叶变换
(DTFT)

时域

频域



上述三种变换，信号至少在一个域内是连续的，不适合以计算机为代表的现代数字信号处理设备。



离散傅里叶级数

周期序列的离散傅里叶级数（DFS）

设 $\tilde{x}(n)$ 是一个**周期为 N** 的周期序列， 即

$$\tilde{x}(n) = \tilde{x}(n + rN) \quad r \text{ 为任意整数}$$

其离散傅里叶级数变换对可表示为：

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

傅里叶级数的复指数形式

$$\left\{ \begin{aligned} f_T(t) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n e^{jn\omega_1 t} \\ F_n &= \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) e^{-jn\omega_1 t} dt \end{aligned} \right.$$

$$W_N^{kn} = e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$



离散傅里叶级数

周期序列的离散傅里叶级数 (DFS)

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

$$W_N^{kn} = e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

用傅里叶级数表示，其基波频率为： $\frac{2\pi}{N}$

用复指数表示基波： $e_1 = e^{j\frac{2\pi}{N}n}$

第k次谐波为： $e_k = e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$

$$e_{k+N} = e^{j\frac{2\pi}{N}n(k+N)} = e^{j\frac{2\pi}{N}nk} = e_k$$

第k次谐波也是周期为N的序列。

所以，周期为N的序列的离散傅里叶级数也是周期为N的序列。



离散傅里叶变换

从离散傅里叶级数到离散傅里叶变换

有限长序列的离散频域表示(DFT) 可由周期序列的DFS导出

设 $x(n)$ 为有限长序列，长度为 N

$$x(n) = \begin{cases} x(n) & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0 & \text{其它 } n \end{cases}$$

为了引用周期序列的概念，把 $x(n)$ 看成周期为 N 的周期序列 $\tilde{x}(n)$ 的一个周期，而把 $\tilde{x}(n)$ 看成 $x(n)$ 的以 N 为周期的周期延拓。



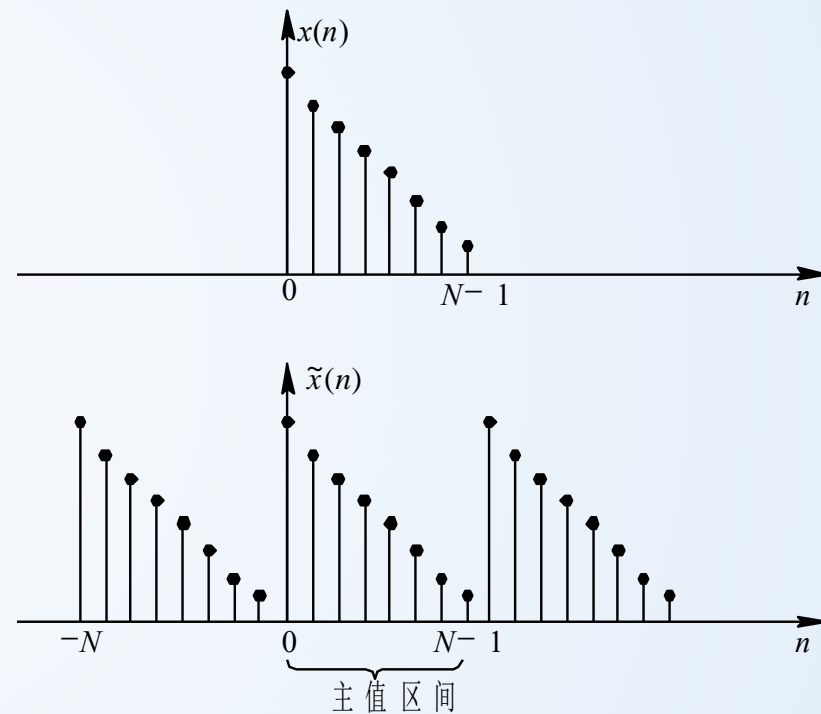
离散傅里叶变换

从离散傅里叶级数到离散傅里叶变换

$$\left\{ \begin{array}{l} \tilde{x}(n) = x(n), 0 \leq n \leq N-1 \\ \tilde{x}(n + rN) = \tilde{x}(n), r \text{ 为任意整数} \end{array} \right.$$

主值区间: $\tilde{x}(n)$ 的第一个周期 $n=0$ 到 $n=N-1$;

对应的序列称为**主值序列**





离散傅里叶变换

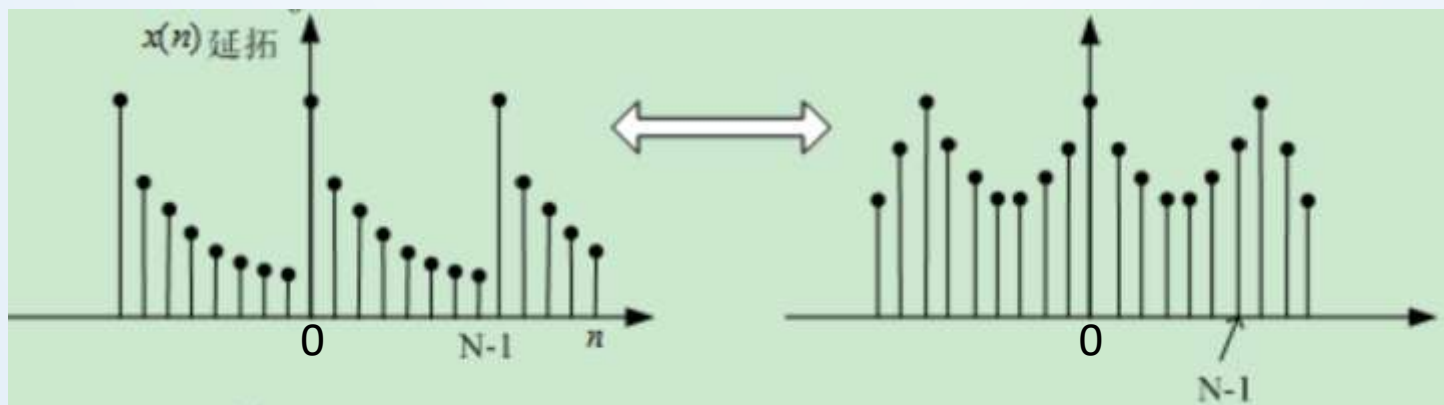
从离散傅里叶级数到离散傅里叶变换

$$x(n) \xrightarrow{\quad} \tilde{x}(n) \xrightarrow{\text{DFS}} \tilde{X}(k) \xrightarrow{\quad} X(k)$$

$$X(k) \xrightarrow{\quad} \tilde{X}(k) \xrightarrow{\text{IDFS}} \tilde{x}(n) \xrightarrow{\quad} x(n)$$

$$\begin{cases} \tilde{X}(k) = \text{DFS}[\tilde{x}(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) W_N^{nk} \\ \tilde{x}(n) = \text{IDFS}[\tilde{X}(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}(k) W_N^{-nk} \end{cases}$$

$$\begin{cases} X(k) = \text{DFT}[x(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{nk} & 0 \leq k \leq N-1 \\ x(n) = \text{IDFT}[X(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-nk} & 0 \leq n \leq N-1 \end{cases}$$





离散傅里叶变换

从离散傅里叶级数到离散傅里叶变换

- ◆ 离散傅里叶变换 (DFT) 实际上来自于离散傅里叶级数 (DFS), 只不过仅在时域与频域对周期序列各取一个周期而已
- ◆ 长度为N的有限长序列 $x(n)$ 与周期序列 $\tilde{x}(n)$, 都有N个独立值, 因此其信息量相等
- ◆ 在进行DFT时, 有限长序列是作为周期序列的一个周期来考虑的。因此, 凡是涉及DFT关系, 都隐含有周期性意义。



一维离散傅里叶变换

一维DFT的定义

◆ 设 $x(n)$ 为有限长序列，长度为M

$$x(n) = \begin{cases} x(n) & 0 \leq n \leq M-1 \\ 0 & \text{其它}n \end{cases}$$

◆ $x(n)$ 的N点DFT变换对定义如下：(N>=M)

$$\begin{cases} X(k) = DFT[x(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)W_N^{nk} & 0 \leq k \leq N-1 \\ x(n) = IDFT[X(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k)W_N^{-nk} & 0 \leq n \leq N-1 \end{cases}$$

$$W_N^{kn} = e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

其基波频率为： $\frac{2\pi}{N}$

用复指数表示第k次谐波：

$$e_k = e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$$



一维离散傅里叶变换

一维DFT的定义

$$\begin{cases} X(k) = DFT[x(n)] = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)W_N^{nk} & 0 \leq k \leq N-1 \\ x(n) = IDFT[X(k)] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k)W_N^{-nk} & 0 \leq n \leq N-1 \end{cases}$$

$$W_N^{kn} = e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

$X(k)$ 称为频谱系数，一般为复数。

$|X(k)|$ 表征各个谐波分量的幅度，称为信号的**幅度谱**。

$$X(k) = R(k) + jI(k)$$

$$|X(k)| = \sqrt{R^2(k) + I^2(k)} \quad \text{幅度谱}$$

$$\varphi(k) = \arctg \frac{I(k)}{R(k)} \quad \text{相位谱}$$



一维离散傅里叶变换

一维DFT示例

$x(n)=R_4(n)$, 求 $x(n)$ 的8点和16点DFT。

(1) 设变换长度 $N=8$ 时, 则:

$$\begin{aligned} X(k) &= \sum_{n=0}^7 x(n) W_8^{kn} = \sum_{n=0}^3 W_8^{kn} = \frac{1 - W_8^{k \cdot 4}}{1 - W_8^k} \\ &= \frac{1 - e^{-j\frac{2\pi}{8}4k}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{8}k}} = \frac{e^{-j\frac{\pi}{2}k} (e^{j\frac{\pi}{2}k} - e^{-j\frac{\pi}{2}k})}{e^{-j\frac{\pi}{8}k} (e^{j\frac{\pi}{8}k} - e^{-j\frac{\pi}{8}k})} \\ &= e^{-j\frac{3\pi}{8}k} \frac{\sin(\frac{\pi}{2}k)}{\sin(\frac{\pi}{8}k)}, \quad k = 0, 1, \dots, 7 \end{aligned}$$



一维离散傅里叶变换

一维DFT示例

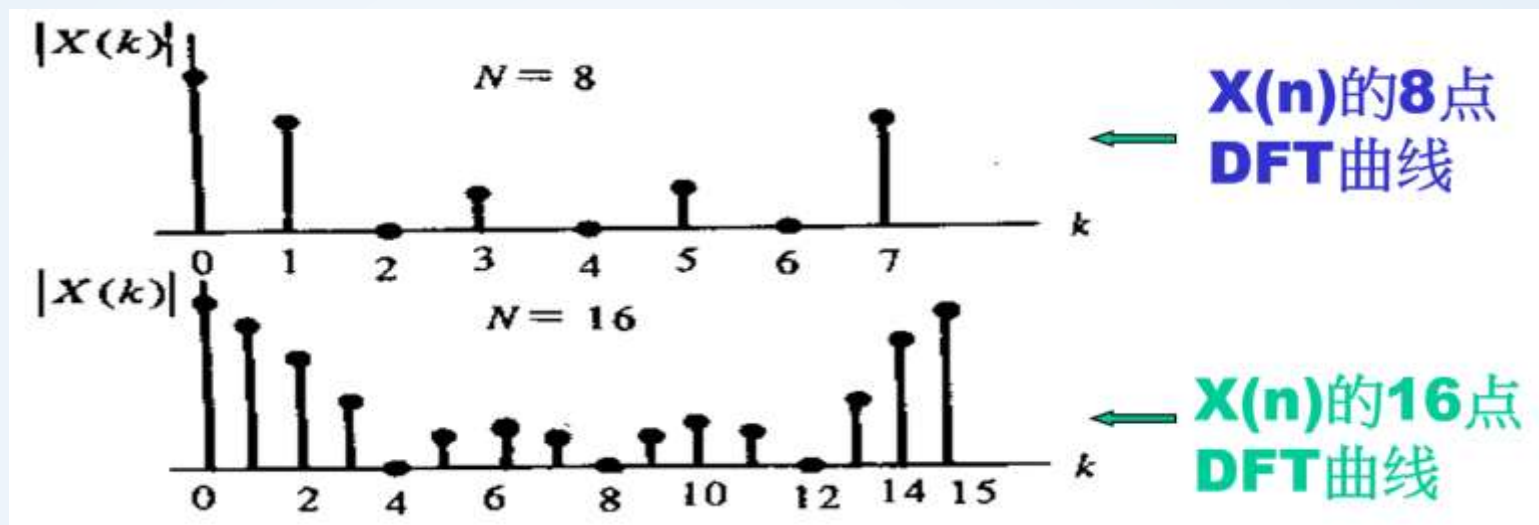
(2) 设变换区间 $N=16$ 时，则：

$$\begin{aligned} X(k) &= \sum_{n=0}^{15} x(n) W_{16}^{kn} = \sum_{n=0}^3 W_{16}^{kn} = \frac{1 - W_{16}^{k \cdot 4}}{1 - W_{16}^k} \\ &= \frac{1 - e^{-j\frac{2\pi}{16}4k}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{16}k}} = \frac{e^{-j\frac{\pi}{4}k} (e^{j\frac{\pi}{4}k} - e^{-j\frac{\pi}{4}k})}{e^{-j\frac{\pi}{16}k} (e^{j\frac{\pi}{16}k} - e^{-j\frac{\pi}{16}k})} \\ &= e^{-j\frac{3\pi}{16}k} \frac{\sin(\frac{\pi}{4}k)}{\sin(\frac{\pi}{16}k)}, \quad k = 0, 1, \dots, 15 \end{aligned}$$



一维离散傅里叶变换

一维DFT示例



- ◆ 非周期离散信号的DFT得到的频谱仍然是**离散**的
- ◆ 每一根谱线代表对应谐波成分的**强度**
- ◆ 变换长度不同，频谱**包络相同**
- ◆ 变换长度越大，则谱线间隔越小，即**谱线密度与变换长度成反比**



二维离散傅里叶变换

二维DFT的定义

设大小为M*N的图像

$$f(x, y), x = 0, \dots, M-1; y = 0, \dots, N-1$$

其傅里叶变换 $F(u, v)$ 定义如下:

$$F(u, v) = \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) e^{-j2\pi(ux/M + vy/N)}$$

$$u = 0, 1, \dots, M-1$$

$$v = 0, 1, \dots, N-1$$

逆傅里叶变换如下:

$$f(x, y) = \frac{1}{MN} \sum_{u=0}^{M-1} \sum_{v=0}^{N-1} F(u, v) e^{j2\pi(ux/M + vy/N)}$$

$$x = 0, 1, \dots, M-1$$

$$y = 0, 1, \dots, N-1$$

注: u 和 v 是图像的频率变量, x 和 y 是图像的空域变量



二维离散傅里叶变换

二维DFT的定义

$$F(u, v) = \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) e^{-j2\pi(ux/M + vy/N)}$$

$$u = 0, \dots, M-1; v = 0, \dots, N-1$$

- u, v 均为频率分量。 $F(u, v)$ ——傅里叶系数，通常是复数。
- $F(u, v)$ 失去了空间关系，只记录了频率关系。
- u 和 v 定义的矩形区域称为频率矩形，其大小与图像 f 的大小相同。

当 $u=0, v=0$ 时, $F(0, 0) = \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y)$ 直流分量

$$\bar{f}(x, y) = \frac{1}{MN} \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \quad \text{灰度平均值}$$

$$F(0, 0) = MN \bar{f}(x, y)$$

$$|F(0, 0)| = MN |\bar{f}(x, y)|$$

- 原点 $(u, v) = (0, 0)$ 处的频谱成分称为直流分量
- 由于 MN 很大，直流分量通常是频谱中的最大成分，可能比其它项大几个数量级。



二维离散傅里叶变换

二维DFT的定义

$$F(u, v) = \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \cos\left(\frac{-2\pi(ux + vy)}{N}\right) + j \sin\left(\frac{-2\pi(ux + vy)}{N}\right)$$

每一个频率分量所占能量情况



$$F(u, v) = R(u, v) + jI(u, v) = |F(u, v)| e^{j\phi(u, v)}$$

$$|F(u, v)| = \left[R^2(u, v) + I^2(u, v) \right]^{1/2} \quad \text{——幅度谱, 频谱}$$

$$\phi(u, v) = \arctan[I(u, v)/R(u, v)] \quad \text{——相位谱}$$

对于每一对 (u, v) ,
 $F(u, v)$ 的计算用到了
所有的 $f(x, y)$ 。

$F(u, v)$ 表示的是图像
所有点在 u, v 频率上
的强度。



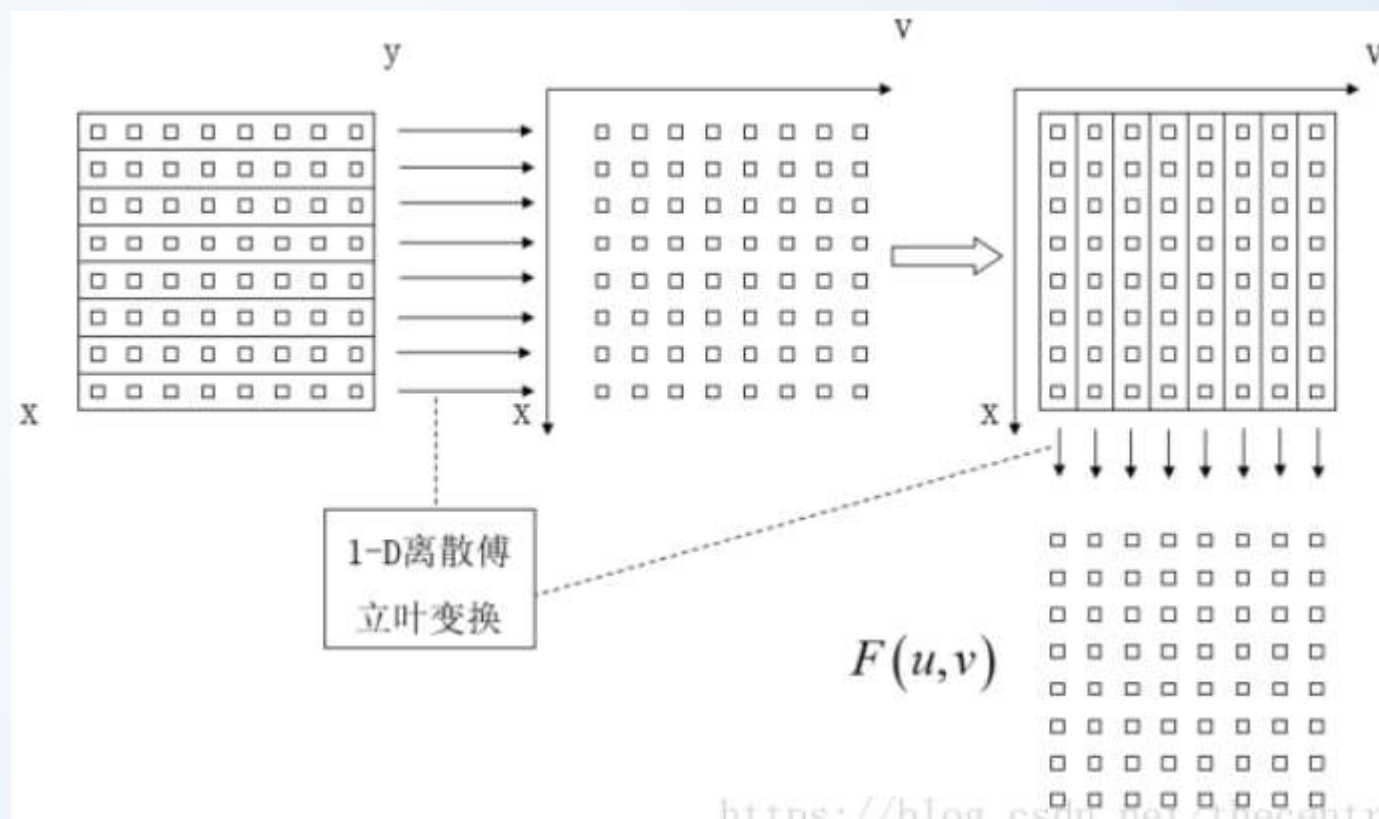
二维离散傅里叶变换

二维DFT的性质

□ 可分离性

- 基本思想：二维DFT可分离为两次一维DFT
- 应用：通过计算两次一维FFT可实现二维快速傅立叶算法

■ 计算过程示意图





二维离散傅里叶变换

二维DFT的性质

□ 平移性

$$f(x, y) \leftrightarrow F(u, v) \Rightarrow \begin{cases} f(x, y) \cdot e^{j2\pi \left[\frac{u_0 x}{M} + \frac{v_0 y}{N} \right]} \leftrightarrow F(u - u_0, v - v_0) \\ f(x - x_0, y - y_0) \leftrightarrow F(u, v) \cdot e^{-j2\pi \left(\frac{ux_0}{M} + \frac{vy_0}{N} \right)} \end{cases}$$

a. 空间位移:

$$f(x - x_0, y - y_0) \Leftrightarrow F(u, v) e^{-j2\pi(ux_0 + vy_0)/N}$$

$$\left| F(u, v) e^{-j2\pi(ux_0 + vy_0)/N} \right| = |F(u, v)|$$

当空域信号 $f(x, y)$ 产生移动时，在频域中只发生相移，并不影响其傅里叶变换的幅度

b. 频率位移:

$$f(x, y) e^{j2\pi(u_0 x + v_0 y)/N} \Leftrightarrow F(u - u_0, v - v_0)$$

当频域信号 $F(u, v)$ 产生移动时，在空域中只发生相移，并不影响其反傅里叶变换的幅度



二维离散傅里叶变换

二维DFT的性质

□ 周期与共轭对称

周期性： 离散傅里叶变换DFT和它的逆变换都以傅里叶变换的点数为周期的

$$F(u, v) = F(u + M, v) = F(u, v + N) = F(u + M, v + N)$$

$$f(x, y) = f(x + M, y) = f(x, y + N) = f(x + M, y + N)$$

共轭对称： 傅立叶变换结果是以原点为中心的共轭对称函数

$$F(u, v) = F^*(-u, -v)$$

$$|F(u, v)| = |F^*(-u, -v)|$$

主要内容

Main Content

引言

傅里叶变换

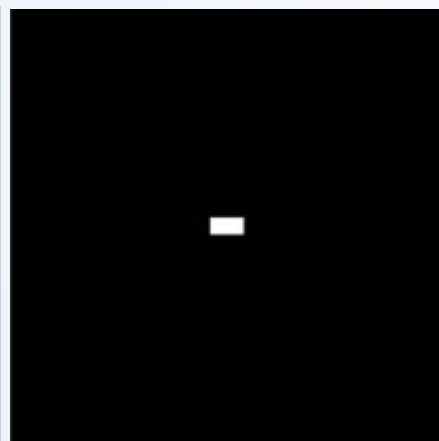
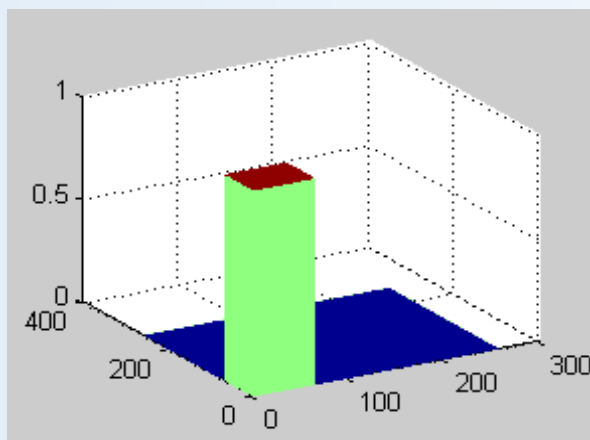
图像频谱的解读

频域滤波基础

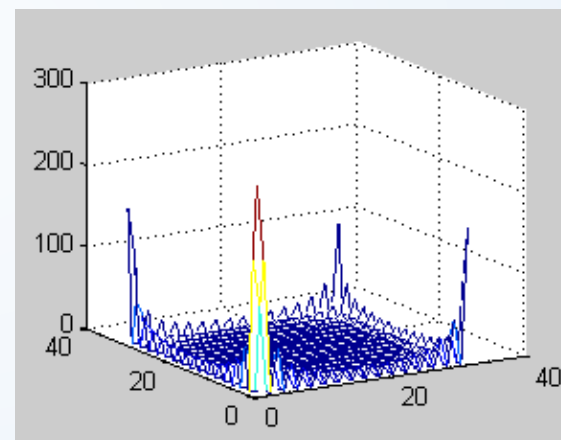


图像频谱的解读

- 直观地分析一个变换的方法就是计算它的频谱，并将其显示为一幅图像。
- 谱图像就是把 $|F(u,v)|$ 作为亮度值显示出来。



(a) 原函数及其灰度图



(b) 二维DFT幅度图像及其灰度图

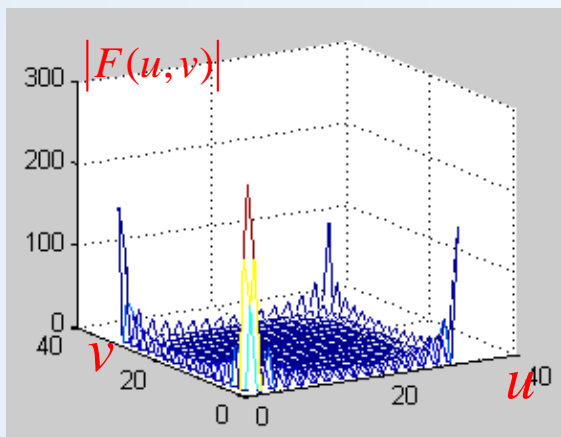
二维矩形窗的幅度谱



图像频谱的解读

二维离散傅里叶频谱图的解读

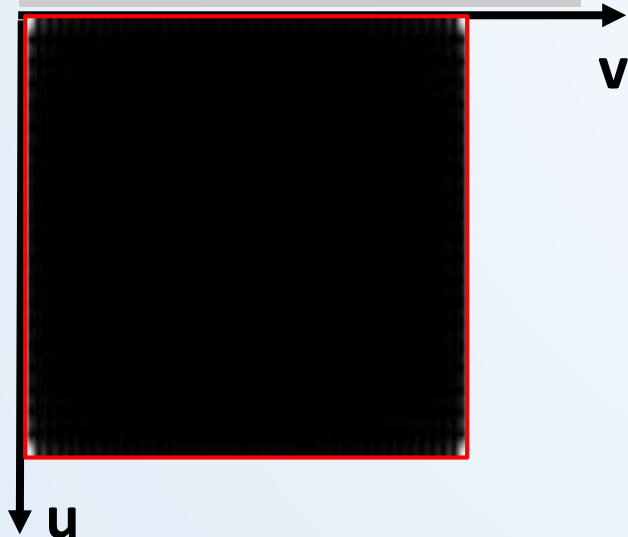
幅度
频谱图



$$F(u, v) = \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \cos\left(\frac{-2\pi(ux + vy)}{N}\right) + j \sin\left(\frac{-2\pi(ux + vy)}{N}\right)$$

$$|F(u, v)| = \left[R^2(u, v) + I^2(u, v) \right]^{1/2}$$

幅度
频谱
灰度
图



将频谱幅度映射到图像灰度级范围[0, 255]内，再以灰度图的方式表现出来。这是图像频谱图的常用方式。

注意：频谱图中4个角对应的幅度值最大



图像频谱的解读

为什么二维离散傅里叶频谱能量集中在四个角上？



- 二维离散频谱图中各个点的亮度代表对应该点的频率成分的强度。
- 二维频谱图的四个角 $(0, 0)$, $(M-1, 0)$, $(0, N-1)$, $(M-1, N-1)$ 是频率最低点，而**图像的主要能量集中在低频部分**，故这四个点的亮度最强。

- ◆事实上，离散傅里叶幅度谱沿 u 和 v 方向是分别关于 $M/2$ 和 $N/2$ 点对称的，频率先由低到高，再由高到低。这是由离散傅里叶变换的对称性决定的。
- ◆图像频谱图的**中心**处代表**频率最高处**。



- 二维DFT是将图像在x和y方向进行无限周期延拓，再对得到的周期信号计算离散傅里叶级数，最后从离散傅里叶级数中取一个周期。
- 离散傅里叶变换具有对称性。



图像频谱的解读

频谱的中心化

为了便于频域的滤波和频谱的分析，常常在变换之前进行频谱的中心化。所谓频谱中心化，是指将图像的频率最低点移到中心位置，从内至外，频率逐渐增大。

方法：

$$f(x, y) \cdot e^{j2\pi\left(\frac{u_0x}{M} + \frac{v_0y}{N}\right)} \leftrightarrow F(u - u_0, v - v_0)$$

当 $u_0 = \frac{M}{2}, v_0 = \frac{N}{2}$

$$e^{j2\pi(u_0x/M + v_0y/N)} = e^{j\pi(x+y)} = (-1)^{x+y}$$

$$\Rightarrow f(x, y) \cdot (-1)^{x+y} \leftrightarrow F\left(u - \frac{M}{2}, v - \frac{N}{2}\right)$$

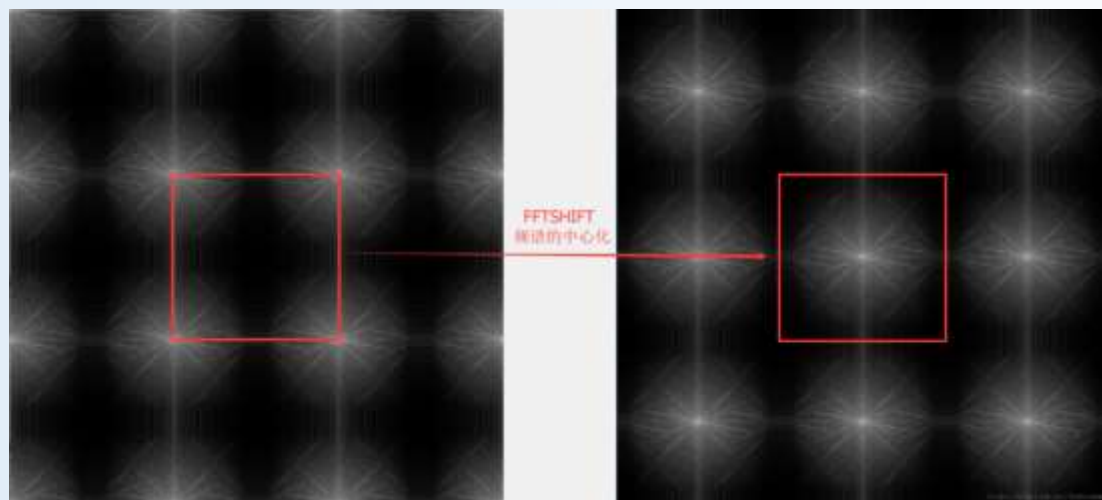
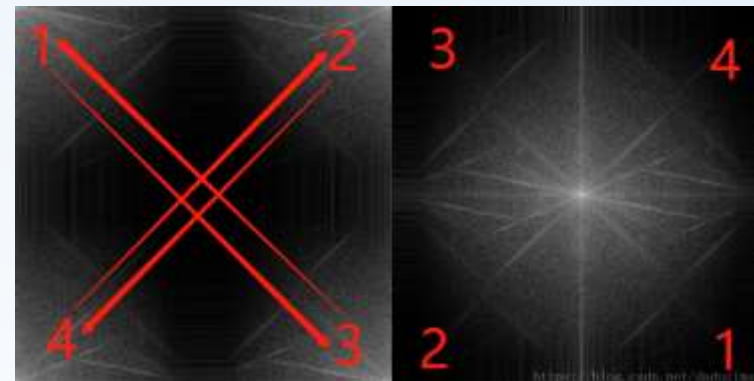
即如果需要将频域的坐标原点从显示屏起始点 (0, 0) 移至中心点 (M/2, N/2) 处，只要将 $f(x, y)$ 乘以 $(-1)^{x+y}$ 因子再进行傅里叶变换即可实现。



图像频谱的解读

频谱的中心化

实现方法：把原始图像矩阵乘以 $(-1)^{x+y}$ ，
就可实现频谱图4个象限的调换。



经过中心化后的频谱



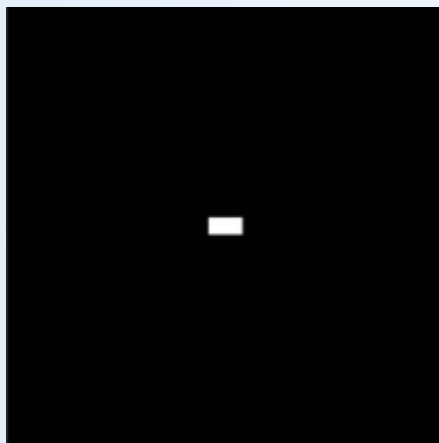
选择一个周期的频谱



图像频谱的解读

频谱的对数化

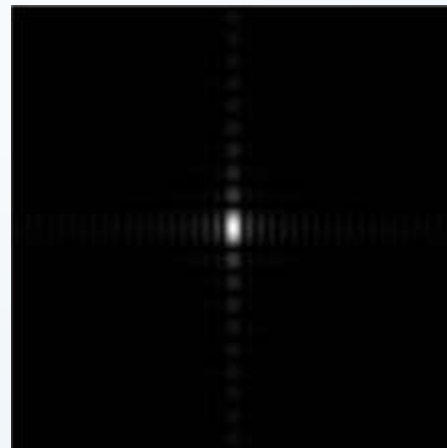
由于直流分量远大于其它频谱分量，在显示的频谱图像中，其它灰度的动态范围被压缩了。为了给出细节，对所有频谱幅度取**对数**。



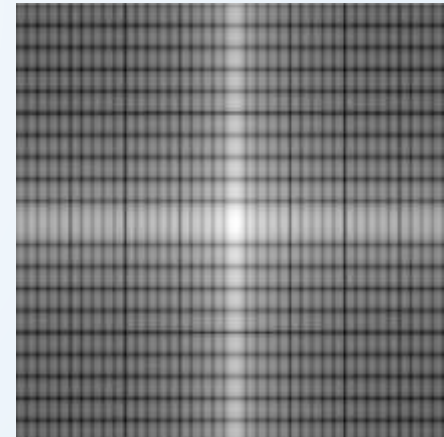
图像



原始频谱



中心化后的频谱



对数化后的频谱



图像频谱图的解读

高低频率的分布





图像频谱的解读

频谱能量分布



- 直流分量 $F(0, 0)$ 所占能量最多。频率越高的部分，能量越少。
- 最小的圆圈内包含了大约85%的能量，中间圆圈包含了大约93%的能量，而最外面的圆圈则包含了约99%的能量。



图像频谱的解读

纵横“交错”性



图像中的**纵向条纹**（水平正弦波），对应的频谱为**横轴方向**对称的一对频点

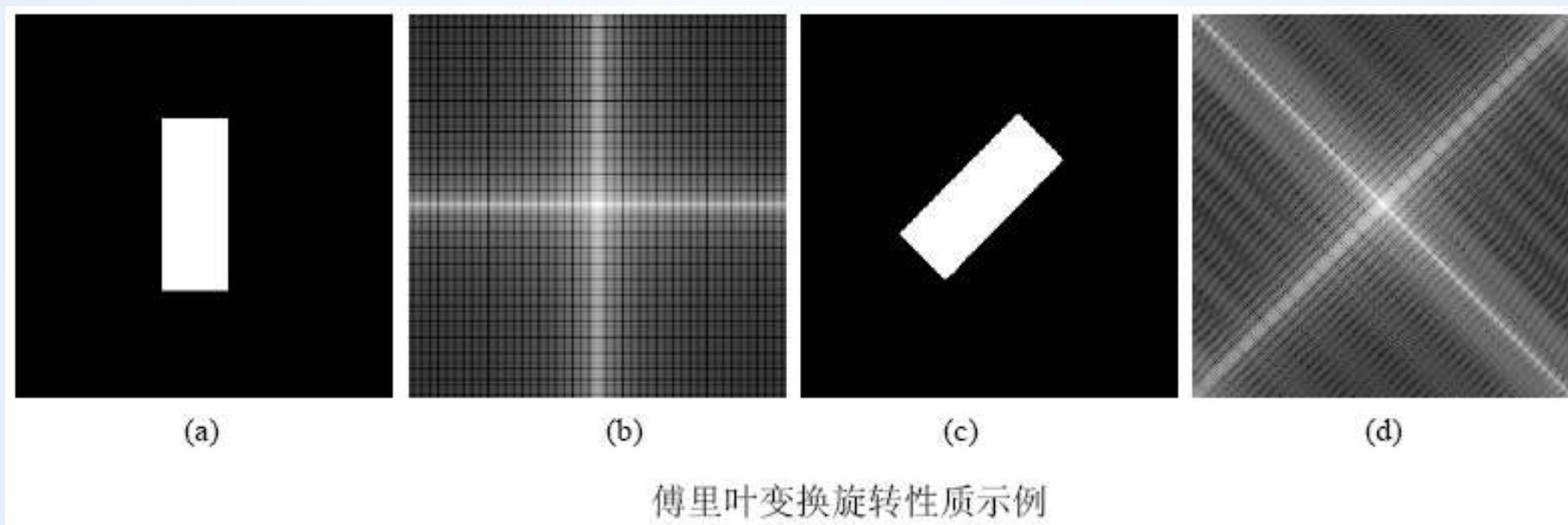
图像中的**水平条纹**（垂直正弦波），对应的频谱为**纵轴方向**对称的一对频点



图像频谱图的解读

频谱的旋转特性

旋转特性：对 $f(x, y)$ 旋转一定角度，相当于将其傅里叶变换 $F(u, v)$ 旋转一定角度



主要内容

Main Content

引言

傅里叶变换

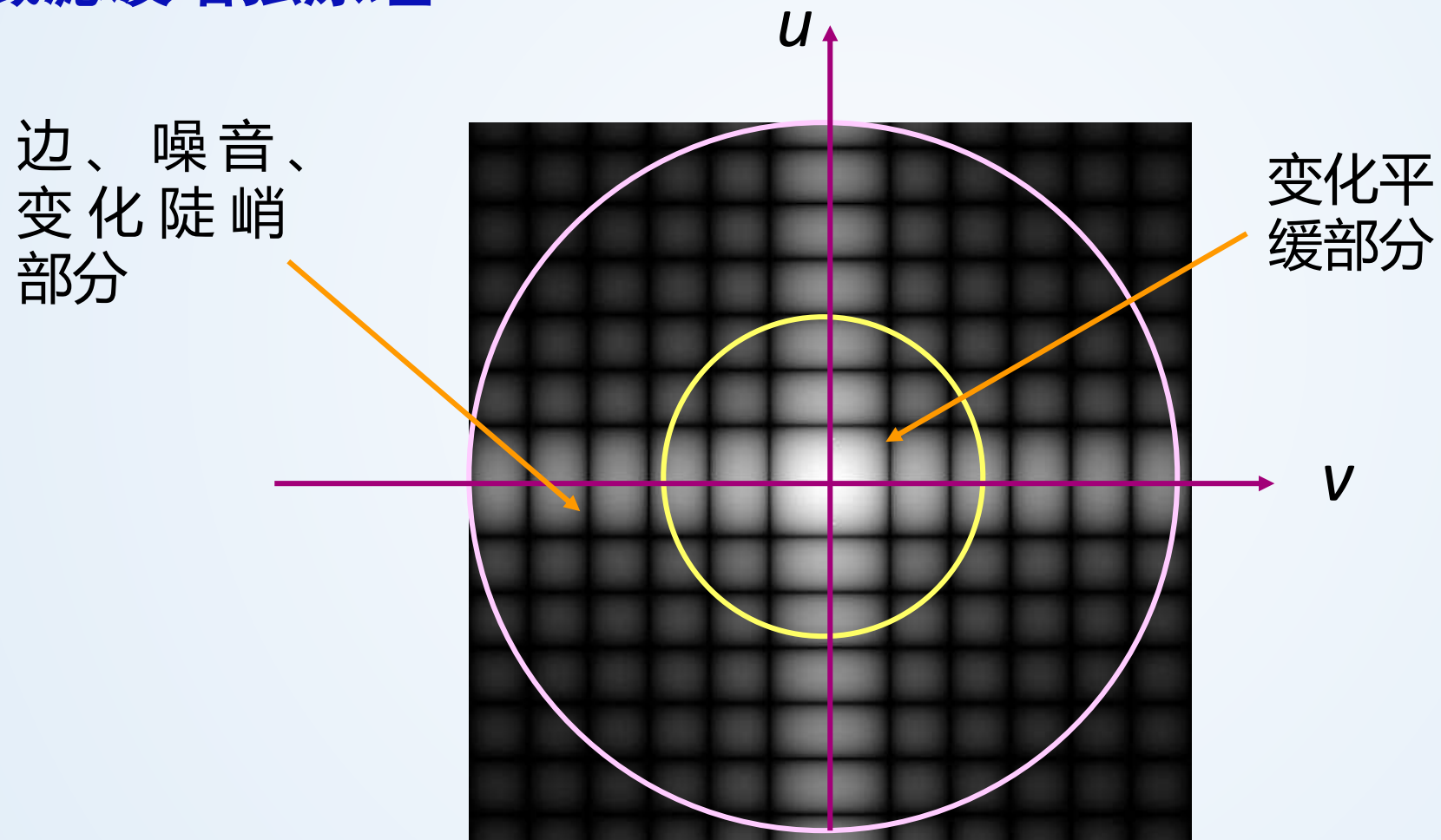
图像频谱的解读

频域滤波基础



频域滤波基础

频率域滤波增强原理





频域滤波基础

频域滤波增强的原理

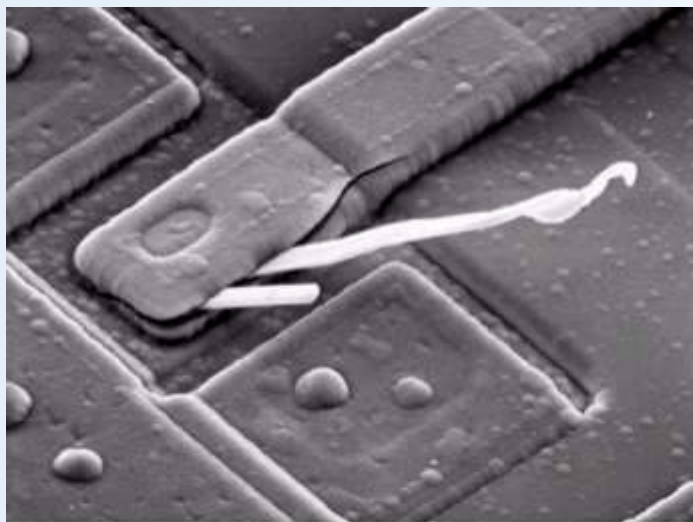
在频域空间，图像的信息表现为不同频率分量的组合。

频谱图像 $|F(u,v)|$ 特点：

- 低频部分集中了大部分能量
 - 高频部分对应边缘和噪声等细节内容
-
- 频域增强是通过改变图像中不同频率分量来实现的。
 - 频域增强的工具是频域滤波器，不同的滤波器滤除的频率和保留的频率不同，因而可获得不同的增强效果。



频域滤波基础



一般不可能建立图像特定分量和其变换之间的直接联系，但可以建立傅氏变换的频率与图像中的强度变化模式之间的联系。

- ◆ 频谱中 45° 方向的突出成分，对应于图像中 -45° 方向的“突起边缘”；
- ◆ 频谱中 -45° 方向的突出成分，对应于图像中 45° 方向的“突起边缘”；
- ◆ 频谱中稍微左偏垂直轴的突出成分，对应于图像中的白色凸起物



频域滤波基础

图像频域增强的一般步骤

- ◆ 将图像从图像空间转换到频域空间（如傅里叶变换）
 - ✓ 计算图像的傅立叶变换
- ◆ 通过频域滤波方法对图像进行增强
 - ✓ 将图像的傅里叶谱与频域滤波器相乘
- ◆ 将增强后的图像从频域空间转换到图像空间
 - ✓ 进行傅立叶反变换



图像的频域增强

图像频域增强的一般步骤

$$f(x, y) : N \times N$$



$$F(u, v) : N \times N$$



$$H(u, v) : N \times N$$



$$G(u, v) = H(u, v)F(u, v)$$



$$g(x, y) : N \times N$$

- $f(x, y)$ 、 $h(x, y)$ 均补零扩充为 $P \times Q$,
- $P=2N-1$; $Q=2N-1$.

频域内的卷积等价于时域内的乘积，即：两个时域信号做卷积，其结果等于它们各自的频域信号相乘后再变换到时域。

- 图像进行傅立叶变换，需将其看作周期函数的一个周期；
- 周期函数进行卷积，为避免周期折叠误差，需对函数进行补零扩展。

频域滤波分类：

- 低通滤波，高通滤波，带通和带阻滤波，同态滤波



频域滤波基础

基本的滤波器

陷波滤波器:

$F(0,0) \rightarrow$ 平均值

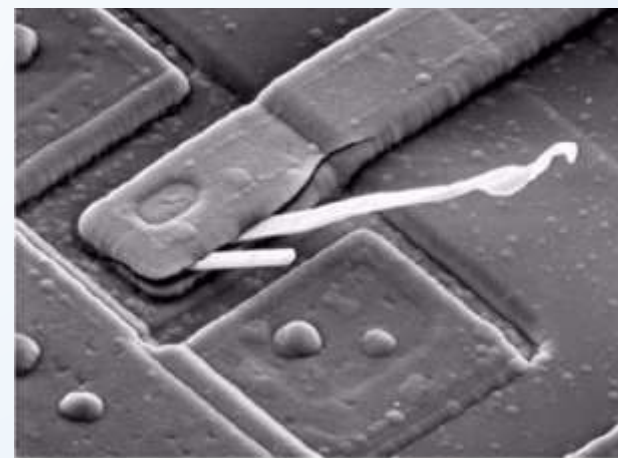
如果想使其平均灰度为0, 则可:

$$H(u,v) = \begin{cases} 0 & (u,v) = (\frac{M}{2}, \frac{N}{2}) \\ 1 & \text{其它} \end{cases}$$

FIGURE 4.6
Result of filtering
the image in
Fig. 4.4(a) with a
notch filter that
set to 0 the
 $F(0,0)$ term in
the Fourier
transform.



陷波滤波后的图像



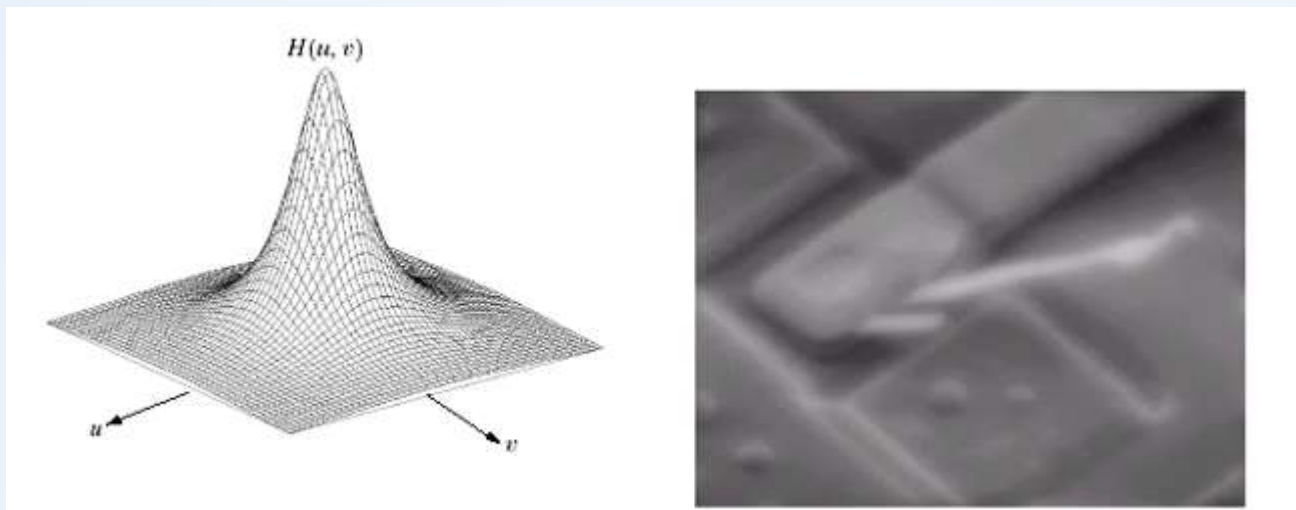
原始图像



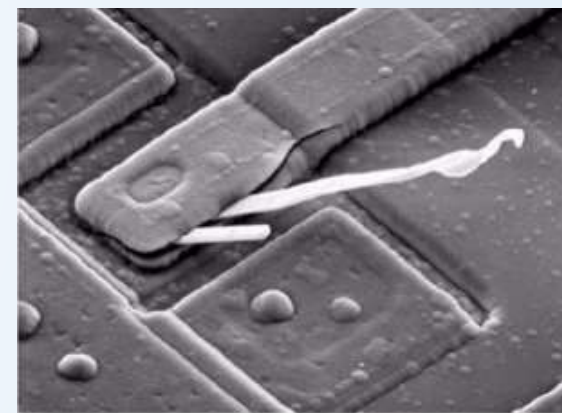
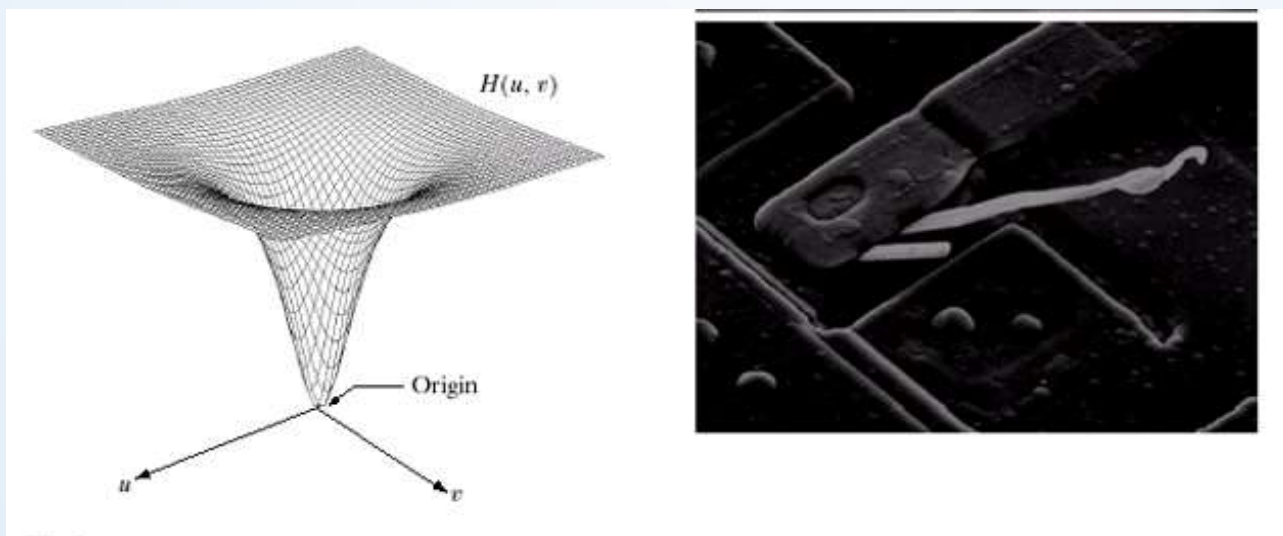
频域滤波基础

基本的滤波器

低通滤波器:



高通滤波器:



原始图像



武汉大学
Wuhan University

谢谢!

2018.10.10.

