图像处理与可视化 Homework 03

学号: 21307140051 姓名: 雍崔扬

Problem 1

编程实现图像域基于空间滤波器的平滑和锐化算法.

(1) 平滑

最简单的可分离低通滤波器核是**盒式核**,其系数的值相同 (通常为 1) (因此其秩为 1,故而可分离) 其前面还有一个归一化系数 (通常为 $\frac{1}{n^2}$,如果尺寸为 $n\times n$ 的话)

```
Gauss 核 w(s,t)=G(s,t)=K\exp\{-rac{s^2+t^2}{2\sigma^2}\} 是唯一可分离的各向同性核. 因此 Gauss 核的计算速度不仅可与盒式滤波器媲美,而且还具有很多适合于图像处理的有用性质. 记 r=\sqrt{s^2+t^2},则 G(s,t)=K\exp\{-rac{s^2+t^2}{2\sigma^2}\} 可改写为 G(r)=K\exp\{-rac{r^2}{2\sigma^2}\}
```

可分离核 (separable kernel) $w\in\mathbb{R}^{n\times m}$ 即一个可表示为两个向量 $w_1\in\mathbb{R}^n$ 和 $w_2\in\mathbb{R}^m$ 外积 $w_1w_2^T$ 的矩阵,事实上, w_1,w_2 可以看作两个核,而 w 可以看作这两个核的二维卷积。此时 $w\star f=(w_1\star w_2^T)\star f=(w_2^T\star w_1)\star f=w_2^T\star (w_1\star f)=(w_1\star f)\star w_2^T$ 这表明一幅图像与一个可分离核 $w=(w_1\star w_2^T)$ 的卷积,等于先用 f 与 w_1 卷积,再用 w_2^T 对结果进行卷积。这样的分解有助于减少计算复杂度:

- 一方面, $w\star f$ 的计算复杂度为 O(MNmn), 结果的尺寸为 $M\times N$
- 另一方面,第一次卷积 $w_1\star f$ 的计算复杂度为 O(MNn),中间结果的尺寸为 $M\times N$ 第二次卷积 $(w_1\star f)\star w_2^T$ 的计算复杂度为 O(MNm),结果的尺寸为 $M\times N$ 总计算复杂度为 O(MN(m+n))

生成平滑核的函数 smooth_filter:

```
def smooth_filter(n, type="box", sigma=1, scale=1):
   """生成平滑滤波器核。
    参数:
       n (int):核的大小,必须是奇数。
       type (str): 滤波器类型, 可以是 "box" 或 "gaussian"。
       sigma (float): 高斯滤波器的标准差,仅在类型为 "gaussian" 时使用。
       scale (float): 高斯核的缩放因子,仅在类型为 "gaussian" 时使用。
    返回:
       tuple: 包含一维权重 w1, w2 和二维滤波器核。
   assert n % 2 == 1, "n 必须是奇数"
    if type == "box":
       # 盒式滤波器
       w1 = np.ones(n).reshape(-1, 1) / n
       w2 = w1.copy()
       kernel = np.outer(w1, w2) # 计算外积,形成二维核
        if n > np.ceil(6 * np.sqrt(sigma)):
            print("Warning: A width of ceil(6 * sigma)^2 may be too large.")
           print("For Gaussian kernels, we generally use a size of [6\sigma] \times [6\sigma].")
           print("This is because the value of the Gaussian function becomes negligible for r \ge
3\sigma.")
           print("Therefore, a Gaussian kernel of size [6\sigma] \times [6\sigma] has a similar effect to a
larger-sized kernel.")
           print("Since we typically work with odd-sized kernels, we select the smallest odd
number greater than 6\sigma.")
           print("(For example, when \sigma = 7, we use the smallest odd number greater than 6\sigma =
42, which is 43.)")
```

```
# Gauss 滤波器
w1 = np.zeros(n).reshape(-1, 1) # 初始化一维 Gauss 核
for x in range(n):
    x_coord = x - (n - 1) / 2 # 中心化坐标
    w1[x] = np.exp(-(x_coord**2) / (2 * sigma**2))
kernel = np.outer(w1, w1)
w1 = np.sqrt(scale) * w1 / np.sqrt(np.sum(kernel))
w2 = w1.copy()
kernel = kernel / np.sum(kernel) # 计算外积,形成二维核
return w1, w2, kernel
```

应用平滑核并展示平滑图像的函数 apply_and_plot:

```
def apply_and_plot(image_array, filter_sizes, filter_type, sigma=None):
    """应用平滑滤波器并绘制结果图像。"""
    plt.figure(figsize=(15, 10))
   plt.subplot(1, len(filter_sizes) + 1, 1)
   plt.title("Original Image")
   plt.imshow(image_array, cmap='gray')
   plt.axis('off')
   for i, n in enumerate(filter_sizes):
       if filter_type == "box":
           w1, w2, _ = smooth_filter(n, type="box")
       else:
           # 确保 sigma 是一个向量,并引用相应的值
           current_sigma = sigma[i] if sigma is not None else 1
           w1, w2, _ = smooth_filter(n, type="gaussian", sigma=current_sigma)
       # 应用卷积
       intermediate_image = convolve(image_array, w1, mode='constant', cval=0)
       smoothed_image = convolve(intermediate_image, w2.T, mode='constant', cval=0)
       plt.subplot(1, len(filter_sizes) + 1, i + 2)
       if filter_type == "box":
           plt.title(f"{filter_type.capitalize()} Filter (n={n})")
       else:
           plt.title(f"{filter_type.capitalize()} Filter (n={n}, sigma={current_sigma})")
       plt.imshow(smoothed_image, cmap='gray')
       plt.axis('off')
   plt.tight_layout()
   plt.show()
```

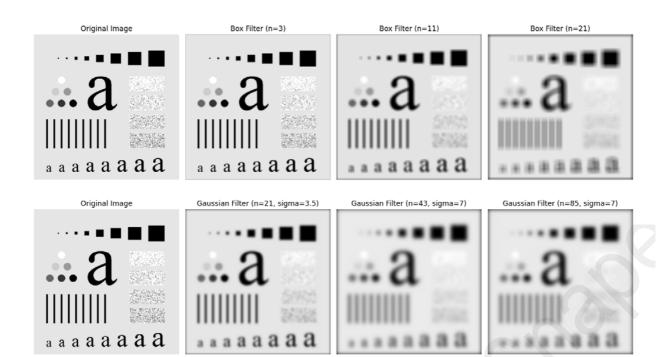
函数调用:

```
if __name__ == "__main__":

# 读取图像
image_path = 'Fig 03.33(a) (test_pattern_blurring_orig).tif'
img = Image.open(image_path).convert('L') # 转换为灰度图像
image_array = np.array(img)

# 盒式核平滑
box_filter_sizes = [3, 11, 21]
apply_and_plot(image_array, box_filter_sizes, filter_type="box")

# 高斯核平滑
gaussian_filter_sizes = [21, 43, 85]
gaussian_sigmas = [3.5, 7, 7]
apply_and_plot(image_array, gaussian_filter_sizes, filter_type="gaussian", sigma=gaussian_sigmas)
```



(2) 锐化

引入对角方向的 Laplace 算子为:

$$egin{aligned}
abla^2 f(x,y) &:= f(x+1,y) + f(x-1,y) + f(x,y+1) + f(x,y-1) \ &+ f(x-1,y-1) + f(x-1,y+1) + f(x+1,y-1) + f(x+1,y+1) \ &- 8 f(x,y) \end{aligned}$$

实现上述公式的 Laplace 核为:

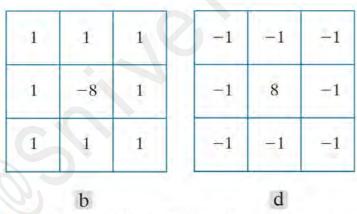


FIGURE 3.45 (b) Kernel used to implement an extension of this equation that includes the diagonal terms.

符号取反的 Laplace 核会产生等效的结果,

但在组合 Laplace 滤波后的图像与另一幅图像时,必须考虑符号的差异.

当使用具有**负中心系数**的 Laplace 核时,原图像**减去** Laplace 滤波后的图像就可 "恢复" 背景特征,同时保留 Laplace 的锐化效果。

当使用具有**正中心系数**的 Laplace 核时,原图像**加上** Laplace 滤波后的图像就可 "恢复" 背景特征,同时保留 Laplace 的锐化效果.

$$g(x,y) = f(x,y) + \mathrm{sgn}(
abla_{(2,2)}^2) \cdot [
abla^2 f(x,y)]$$

其中 $\mathrm{sgn}(\nabla^2_{(2,2)})$ 代表 Laplace 算子 ∇^2 的表示矩阵的中心位置 (即 (2,2) 位置) 系数的符号.

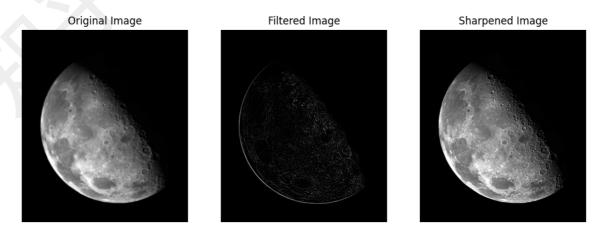
实现 Laplace 锐化的函数 laplace_sharpening:

```
def laplace_sharpening(image_array):
# 定义 Laplace 核
```

函数调用:

```
if __name__ == "__main__":
   # 读取图像
   image_path = 'Fig 03.38(a)(blurry_moon).tif'
   img = Image.open(image_path).convert('L') # 转换为灰度图像
   image_array = np.array(img)
   # 应用锐化
   laplace_filtered, sharpened_image = laplace_sharpening(image_array)
   # 显示结果
   plt.figure(figsize=(12, 6))
   plt.subplot(1, 3, 1)
   plt.title('Original Image')
   plt.imshow(image_array, cmap='gray')
   plt.axis('off')
   plt.subplot(1, 3, 2)
   plt.title('Filtered Image')
   plt.imshow(laplace_filtered, cmap='gray')
   plt.axis('off')
   plt.subplot(1, 3, 3)
   plt.title('Sharpened Image')
   plt.imshow(sharpened_image, cmap='gray')
   plt.axis('off')
   plt.show()
```

运行结果:



Part (1)

试证明冲击串 (impulse train) 的傅里叶变换后的频域表达式也是一个冲击串.

Proof:

• ① 首先考虑 $t=t_0$ 处的 Dirac 函数 $\delta(t-t_0)$ 的 Fourier 变换:

$$ilde{\delta}(\mu) = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_0) \exp\{-i(2\pi\mu)t\}dt$$

$$= \exp\{-i(2\pi\mu)t_0\}$$

上述过程用到了 Dirac 函数 $\delta(\cdot)$ 的取样性质.

• ② 其次考虑 $e(t) = \exp\{i\omega_0 t\} = \exp(i(2\pi\mu_0)t)$ 的 Fourier 变换:

$$\begin{split} \tilde{e}(\mu) &= \int_{-\infty}^{\infty} e(t) \exp\{-i(2\pi\mu)t\} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \exp\{i(2\pi\mu_0)t\} \exp\{-i(2\pi\mu)t\} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \exp\{i \cdot 2\pi(\mu_0 - \mu)t\} dt \quad \text{(note that } \delta(\mu) := \int_{-\infty}^{\infty} \exp\{i(2\pi\mu)t\} dt) \\ &= \delta(\mu - \mu_0) \end{split}$$

• ③ 现考虑时间间隔 ΔT 的冲激串 $s_{\Delta T}(t):=\sum_{k=-\infty}^\infty \delta(t-k\Delta T)$ 的 Fourier 变换. 由于 $s_{\Delta T}(t)$ 是一个周期为 ΔT 的周期函数,故它可表示为一个 Fourier 级数:

$$s_{\Delta T}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n \exp\{irac{2\pi n}{\Delta T}t\}$$

$$\begin{split} \overline{c_n} &= \frac{1}{\Delta T} \int_{-\frac{\Delta T}{2}}^{\frac{\Delta T}{2}} s_{\Delta T}(t) \exp\{-i\frac{2\pi n}{\Delta T}t\} dt \\ &= \frac{1}{\Delta T} \int_{-\frac{\Delta T}{2}}^{\frac{\Delta T}{2}} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t-k\Delta T) \exp\{-i\frac{2\pi n}{\Delta T}t\} dt \quad (\text{note that } k\Delta T \in (-\frac{\Delta T}{2}, \frac{\Delta T}{2}) \text{ iff } k = 0) \\ &= \frac{1}{\Delta T} \int_{-\frac{\Delta T}{2}}^{\frac{\Delta T}{2}} \delta(t-0) \exp\{-i\frac{2\pi n}{\Delta T}t\} dt \\ &= \frac{1}{\Delta T} \exp\{-i\frac{2\pi n}{\Delta T} \cdot 0\} \\ &= \frac{1}{\Delta T} \end{split}$$

$$s_{\Delta T}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n \exp\{irac{2\pi n}{\Delta T}t\} = rac{1}{\Delta T}\sum_{n=-\infty}^{\infty} \exp\{irac{2\pi n}{\Delta T}t\}$$

因此 $s_{\Delta T}(t):=\sum_{k=-\infty}^\infty \delta(t-k\Delta T)$ 的 Fourier 级数表示为 $s_{\Delta T}(t)=\frac{1}{\Delta T}\sum_{n=-\infty}^\infty \exp\{i\frac{2\pi n}{\Delta T}t\}$ 于是我们有:

$$\begin{split} \tilde{s}_{\Delta T}(\mu) &:= \int_{-\infty}^{\infty} s_{\Delta T}(t) \exp{(-i(2\pi\mu)t)} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{\Delta T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \exp{\{i\frac{2\pi n}{\Delta T}t\}} \exp{(-i(2\pi\mu)t)} dt \\ &= \frac{1}{\Delta T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \exp{\{i(\frac{2\pi n}{\Delta T} - 2\pi\mu)t\}} dt \quad \text{(note that } \delta(\mu) := \int_{-\infty}^{\infty} \exp{(i(2\pi\mu)t)} dt) \\ &= \frac{1}{\Delta T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(2\pi\mu - \frac{2\pi n}{\Delta T}) \\ &= \frac{1}{\Delta T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\mu - \frac{n}{\Delta T}) \end{split}$$

Part (2)

试证明实信号 f(x) 的离散频域变换结果是共轭对称的.

Proof:

定义时间间隔 ΔT 的冲激串 $s_{\Delta T}(t):=\sum_{k=-\infty}^\infty \delta(t-k\Delta T)$ (其中 $\delta(\cdot)$ 为 Dirac 函数) 取样函数 $f_s(t):=f(t)s_{\Delta T}(t)=\sum_{k=-\infty}^\infty f(t)\delta(t-k\Delta T)=\sum_{k=-\infty}^\infty f(k\Delta T)\mathbb{1}(t=k\Delta T)$ 取样点为 $k\Delta T$ $(k=0,\pm 1,\ldots)$

注意到 $\tilde{f}_s(\mu)$ 可以直接写成 $f_s(t)$ 的 Fourier 变换:

$$\begin{split} \tilde{f}_s(\mu) &= \int_{-\infty}^{\infty} f_s(t) \exp\{-i(2\pi\mu)t\} dt \quad \text{(note that } f_s(t) := \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(t) \delta(t-k\Delta T)) \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(t) \delta(t-k\Delta T) \exp\{-i(2\pi\mu)t\} dt \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \exp\{-i(2\pi\mu)t\} \delta(t-k\Delta T) dt \quad \text{(Sampling property of the Dirac delta function)} \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(k\Delta T) \exp\{-i(2\pi\mu)(k\Delta T)\} \end{split}$$

假设我们在从周期 $\mu \in [0, \frac{1}{\Delta T})$ 内等间隔地取 $\tilde{f}_s(\mu)$ 的 N 个样本:

$$\mu = rac{n}{N\Delta T} \; (n=0,1,\ldots,N-1)$$

在已知 $f(k\Delta T)$ $(k=0,1,\ldots,N-1)$ 的情况下,我们便可得到离散 Fourier 变换:

$$egin{aligned} ilde{f}_{ ext{DFT}}(rac{n}{N\Delta T}) &:= \sum_{k=0}^{N-1} f(k\Delta T) \exp\{-i(2\pirac{n}{N\Delta T})(k\Delta T)\} \ &= \sum_{k=0}^{N-1} f(k\Delta T) \exp\{-i(2\pirac{n}{N})k\} \end{aligned}$$

使用 x 表示图像坐标变量,并使用 μ 表示频率变量更为直观,它们都可视为整数.则我们有:

$$ilde{f}_{ ext{DFT}}(\mu) = \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \exp\{-i(2\pirac{\mu}{N})x\} \ \ (\mu=0,1,\ldots,N-1)$$

其中 f(x) 为实信号.

于是我们有:

$$\begin{split} \overline{\tilde{f}_{\mathrm{DFT}}(\mu)} &= \overline{\sum_{x=0}^{N-1} f(x) \exp\{-i(2\pi\frac{\mu}{N})x\}} \quad (\text{note that } f(x) \in \mathbb{R} \text{ for all } x = 0, 1, \dots, N-1) \\ &= \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \overline{\exp\{-i(2\pi\frac{\mu}{N})x\}} \\ &= \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \exp\{i(2\pi\frac{\mu}{N})x\} \\ &= \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \exp\{-i(2\pi\frac{(-\mu)}{N})x\} \\ &= \tilde{f}_{\mathrm{DFT}}(-\mu) \end{split}$$

这表明实信号 f(x) 的离散频域变换结果 $\tilde{f}_{DFT}(\mu)$ 是共轭对称的

Part (3)

试证明二维变量的离散 Fourier 变换的卷积定理

Proof:

考虑关于连续空间变量 t, s 的连续函数 f(t, s), g(t, s), 其二维连续 Fourier 变换为:

$$ilde{f}(\mu,
u) := \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(t,s) \exp\{-i2\pi(\mu t +
u s)\} dt ds \ ilde{g}(\mu,
u) := \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(t,s) \exp\{-i2\pi(\mu t +
u s)\} dt ds$$

其中 μ, ν 为频率变量.

一方面,我们有:

$$\begin{split} &(\widetilde{f}\star g)(\mu,\nu) \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} (f\star g)(t,s) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau,\sigma) g(t-\tau,s-\sigma) d\tau d\sigma \right) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau,\sigma) \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(t-\tau,s-\sigma) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \right) d\tau d\sigma \\ &= \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau,\sigma) \exp\{-i2\pi(\mu \tau + \nu \sigma)\} d\tau d\sigma \right) \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(t-\tau,s-\sigma) \exp\{-i2\pi(\mu (t-\tau) + \nu (s-\sigma))\} dt ds \right) \\ &= \tilde{f}(\mu,\nu) \cdot \tilde{g}(\mu,\nu) \\ &= (\tilde{f}\cdot \tilde{g})(\mu,\nu) \end{split}$$

另一方面,我们有:

$$\begin{split} \widetilde{(f \cdot g)}(\mu, \nu) &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} (f \cdot g)(t, s) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(t, s) g(t, s) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{f}(\tau, \sigma) \exp\{i2\pi(\tau t + \sigma s)\} d\tau d\sigma \right) g(t, s) \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{f}(\tau, \sigma) \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(t, s) \exp\{i2\pi(\tau t + \sigma s)\} \exp\{-i2\pi(\mu t + \nu s)\} dt ds \right) d\tau d\sigma \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{f}(\tau, \sigma) \left(\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(t, s) \exp\{-i2\pi((\mu - \tau)t + (\nu - \sigma)s)\}\} dt ds \right) d\tau d\sigma \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{f}(\tau, \sigma) \tilde{g}(\mu - \tau, \nu - \sigma) d\tau d\sigma \\ &= (\tilde{f} \star \tilde{g})(\mu, \nu) \end{split}$$

(可恶,看错题目了)

设 f(x,y) 为 $M \times N$ 的数字图像.

其二维离散 Fourier 变换和二维离散 Fourier 逆变换为:

$$ilde{f}_{ ext{DFT}}(\mu,
u) := \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x,y) \exp\{-i2\pi(rac{\mu x}{M} + rac{
u y}{N})\} \; (igg\{ \mu = 0,1,\ldots,M-1 \
u = 0,1,\ldots,N-1 ig) \ f(x,y) = rac{1}{MN} \sum_{\mu=0}^{M-1} \sum_{
u=0}^{N-1} ilde{f}_{ ext{DFT}}(\mu,
u) \exp\{i2\pi(rac{x\mu}{M} + rac{y
u}{N})\} \; (igg\{ x = 0,1,\ldots,M-1 \
y = 0,1,\ldots,N-1 ig) \ f(x,y) = rac{1}{MN} \sum_{\mu=0}^{M-1} \sum_{
u=0}^{N-1} ilde{f}_{ ext{DFT}}(\mu,
u) \exp\{i2\pi(rac{x\mu}{M} + rac{y
u}{N})\} \; (igg\{ x = 0,1,\ldots,M-1 \
y = 0,1,\ldots,N-1 ig) \ f(x,y) = 0 \ f(x$$

其中 μ, ν 为频率变量.

现考虑两幅 $M\times N$ 的数字图像 f(x,y) 和 g(x,y) 假设其在 x 轴方向以周期 M 进行拓展,在 y 轴方向以周期 N 进行拓展(因为离散卷积是循环卷积,所以这样假设是等价的,而且用起来会比较方便)一方面,我们有:

$$\begin{split} &(f_{\text{DFT}} \star g_{\text{DFT}})(\mu, \nu) \\ &= \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} (f \star g)(x, y) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \\ &= \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} \left(\sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} f(m, n) g(x - m, y - n) \right) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \\ &= \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} \left\{ f(m, n) \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} g(x - m, y - n) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \right\} \\ &= \left(\sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} f(m, n) \exp\{i2\pi (\frac{\mu m}{M} + \frac{\nu n}{N})\} \right) \left(\sum_{x=m=0}^{M-1} \sum_{y=n=0}^{N-1} g(x - m, y - n) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu (x - m)}{M} + \frac{\nu (y - n)}{N})\} \right) \\ &= \tilde{f}_{\text{DFT}}(\mu, \nu) \cdot \tilde{g}_{\text{DFT}}(\mu, \nu) \\ &= (\tilde{f}_{\text{DFT}} \cdot \tilde{g}_{\text{DFT}})(\mu, \nu) \end{split}$$

另一方面,我们有:

$$\begin{split} \widetilde{(f \cdot g)}(\mu, \nu) &= \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} (f \cdot g)(x, y) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \\ &= \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) g(x, y) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \\ &= \sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} \left(\frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{f}(m, n) \exp\{i2\pi (\frac{mx}{M} + \frac{ny}{N})\}\right) g(x, y) \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\} \\ &= \frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{f}(m, n) \left(\sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} g(x, y) \exp\{i2\pi (\frac{mx}{M} + \frac{ny}{N})\} \exp\{-i2\pi (\frac{\mu x}{M} + \frac{\nu y}{N})\}\right) \\ &= \frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{f}(m, n) \left(\sum_{x=0}^{M-1} \sum_{y=0}^{N-1} g(x, y) \exp\{-i2\pi (\frac{(\mu - m)x}{M} + \frac{(\nu - n)y}{N})\}\right) \\ &= \frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{f}(m, n) \tilde{g}(\mu - m, \nu - n) \\ &= \frac{1}{MN} (\tilde{f}_{\text{DFT}} \star \tilde{g}_{\text{DFT}})(\mu, \nu) \end{split}$$

The End