数字图像处理作业4

朱文杰 220320623 自动化 6 班 | 2024.10.1

4.38

参考式 (4.95) 和式 (4.96) 中的二维离散卷积定理,证明:

(a)
$$(f*h)(x,y) \iff (F\cdot H)(u,v)$$
 ; (b) $(f\cdot h)(x,y) \iff (1/MN)[(F*H)(u,v)]$

证明: (a)已知二维离散卷积定义为:

$$g(x,y) = (f*h)(x,y) = \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} f(m,n)h(x-m,y-n)$$

对上式进行傅里叶变换,得:

$$G(u,v)=\mathscr{F}[(fst h)(x,y)]=\mathscr{F}\left[\sum_{m=0}^{M-1}\sum_{n=0}^{N-1}f(m,n)h(x-m,y-n)
ight]$$

根据线性性质和时移性质,可以得到:

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

所以

$$(f*h)(x,y) \iff (F\cdot H)(u,v)$$

(b)

$$\begin{split} \mathscr{F}^{-1}\left[\frac{1}{MN}(F*H)(u,v)\right] &= \mathscr{F}^{-1}\left[\frac{1}{MN}F(u,v)*H(u,v)\right] \\ &= \frac{1}{MN}\sum_{u=0}^{M-1}\sum_{v=0}^{N-1}\left[\frac{1}{MN}F(u,v)*H(u,v)\right]e^{j2\pi(ux/M+vy/N)} \\ &= \frac{1}{MN}\sum_{u=0}^{M-1}\sum_{v=0}^{N-1}\left[\frac{1}{MN}\sum_{m=0}^{M-1}\sum_{n=0}^{N-1}F(m,n)H(u-m,v-n)\right]e^{j2\pi(ux/M+vy/N)} \\ &= \frac{1}{MN}\sum_{m=0}^{M-1}\sum_{n=0}^{N-1}F(m,n)\cdot\frac{1}{MN}\sum_{u=0}^{M-1}\sum_{v=0}^{N-1}H(u-m,v-n)e^{j2\pi(ux/M+vy/N)} \\ &= \frac{1}{MN}\sum_{m=0}^{M-1}\sum_{n=0}^{N-1}F(m,n)\cdot e^{j2\pi(mx/M+ny/N)}h(x,y) \\ &= f(x,y)h(x,y) \\ &= (f\cdot h)(x,y) \end{split}$$

在连续频率域中,一个连续高斯低通滤波器的传递函数为

$$H(\mu,v)=Ae^{(\mu^2+v^2)/2\sigma^2}$$

证明连续空间域中的对应滤波器的核是

$$h(t,z) = A2\pi\sigma^2 e^{-2\pi^2\sigma^2(t^2+z^2)}$$

证明:要想证明 $\mathscr{F}^{-1}\left[Ae^{(\mu^2+v^2)/2\sigma^2}
ight] = A2\pi\sigma^2e^{-2\pi^2\sigma^2(t^2+z^2)}$,只需证明如果 $H(\mu)=e^{-\mu^2/2\sigma^2}$,则 $h(t)=\mathscr{F}^{-1}\left[H(\mu)\right]=\int_{-\infty}^{\infty}e^{-\mu^2/2\sigma^2}e^{j2\pi\mu t}d\mu=\sqrt{2\pi}\sigma e^{-\pi^2\sigma^2t^2}$,即该积分成立。

将积分改写为

$$h(t)=\int_{-\infty}^{\infty}e^{-rac{1}{2\sigma^2}[\mu^2-j4\pi\sigma^2\mu t]}d\mu$$

由于 $e^{-rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}}e^{rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}}=1$,所以

$$egin{aligned} h(t) &= e^{-rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-rac{1}{2\sigma^2}[\mu^2 - j4\pi\sigma^2\mu t - (2\pi)^2\sigma^4t^2]} d\mu \ &= e^{-rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-rac{1}{2\sigma^2}[\mu^2 - j2\pi\sigma^2t]^2} d\mu \end{aligned}$$

$$egin{align} h(t) &= e^{-rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-rac{r^2}{2\sigma^2}} dr \ &= \sqrt{2\pi}\sigma e^{-rac{(2\pi)^2\sigma^2t^2}{2}} \left[rac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-rac{r^2}{2\sigma^2}} dr
ight] \end{split}$$

方括号内的表达式正好是高斯概率密度函数的积分, 所以方括号内的数值等于1。所以

$$h(t) = \sqrt{2\pi}\sigma e^{-\pi^2\sigma^2t^2}$$

现证明 $h(t,z)=\mathscr{F}^{-1}\left[Ae^{-(\mu^2+v^2)/2\sigma^2}
ight]$:

$$\begin{split} h(t,z) &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} A e^{-(\mu^2 + v^2)/2\sigma^2} e^{j2\pi(\mu t + vz)} d\mu dv \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} A e^{-\frac{\mu^2}{2\sigma^2} + j2\pi\mu t} d\mu \right] e^{-\frac{v^2}{2\sigma^2} + j2\pi vz} dv \\ &= A\sqrt{2\pi} \sigma e^{-\pi^2 \sigma^2 t^2} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-\frac{v^2}{2\sigma^2} + j2\pi vz} dv \\ &= A\sqrt{2\pi} \sigma e^{-\pi^2 \sigma^2 t^2} \cdot \sqrt{2\pi} \sigma e^{-\pi^2 \sigma^2 z^2} \\ &= A2\pi \sigma^2 e^{-2\pi^2 \sigma^2 (t^2 + z^2)} \end{split}$$

已知一幅大小为 $M \times N$ 的图像,请用截止频率为 D_0 的一个高斯低通滤波器传递函数,在频率域对这幅图像重复滤波。可以忽略计算上的舍入误差。

(a) 设 K 是这个滤波器的应用次数。对于足够大的 K 值,你能预测结果(图像)是什么吗?如果能预测,那么结果是什么?

解:(a) 应用 K 次滤波器,得到 $G_K(u,v)=e^{-KD^2(u,v)/2D_0^2}F(u,v)$ 。

如果 K 足够大,高斯低通滤波器就会演变成陷波滤波器,且只允许通过 F(0,0),即整个图像的像素平均值。 所以存在一个 K,只要滤波次数超过它,继续滤波只会产生一个恒定的图像,即全部像素均为图像像素平均值。

4.56

证明式(4.121)中的巴特沃斯高通滤波器是由式(4.117)中的低通滤波器得到的。

式 (4.121): n 阶巴特沃斯高通滤波器(BHPF)的传递函数 $H(u,v)=rac{1}{1+[D_0/D(u,v)]^{2n}}$

式 (4.117): n 阶巴特沃斯低通滤波器(BLPF)的传递函数 $H(u,v)=rac{1}{1+[D(u,v)/D_0]^{2n}}$

证明:

$$egin{aligned} H_{HP} &= 1 - H_{LP} \ &= 1 - rac{1}{1 + [D(u,v)/D_0]^{2n}} \ &= rac{1}{rac{1}{[D(u,v)/D_0]^{2n}} + rac{[D(u,v)/D_0]^{2n}}{[D(u,v)/D_0]^{2n}}} \ &= rac{1}{1 + [D_0/D(u,v)]^{2n}} \end{aligned}$$

所以n阶巴特沃斯高通滤波器是由n阶巴特沃斯低通滤波器得到的。