

公式推导

在二维频域相位相乘实现 SRC, RDA 公式推导

2015.01.14

解调后的点目标模型

$$s_0(\tau, \eta) = A_0 \cdot \omega_r \left[\tau - \frac{2R(\eta)}{c} \right] \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \times \exp \left\{ -j \frac{4\pi f_0 R(\eta)}{c} \right\} \times \exp \left\{ j\pi K_r \left(\tau - \frac{2R(\eta)}{c} \right)^2 \right\} \quad (1.1)$$

其中, A_0 表示目标的后向散射特性, 包括幅度和相位, 即: $A_0 = \sigma_0 \cdot e^{j\phi_0}$, 是个复数。

进行距离向傅里叶变换, 利用 POSP, 有:

$$S_0(f_\tau, \eta) = \int_{-\infty}^{+\infty} s_0(\tau, \eta) \exp \{ -j2\pi f_\tau \tau \} d\tau \quad (1.2)$$

令:

$$\theta(\tau) = -\frac{4\pi f_0 R(\eta)}{c} + \pi K_r \left(\tau - \frac{2R(\eta)}{c} \right)^2 - 2\pi f_\tau \tau \quad (1.3)$$

$$\frac{d\theta(\tau)}{d\tau} = 0 = 2\pi K_r \left(\tau - \frac{2R(\eta)}{c} \right) - 2\pi f_\tau \quad (1.4)$$

所以有时频对应关系是:

$$\tau = \frac{f_\tau}{K_r} + \frac{2R(\eta)}{c} \quad (1.5)$$

POSP 得到距离向频谱是:

$$S_0(f_\tau, \eta) = A_0 \cdot W_r(f_\tau) \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \times \exp \left\{ -j\pi \frac{f_\tau^2}{K_r} \right\} \times \exp \left\{ -j \frac{4\pi(f_0 + f_\tau)R(\eta)}{c} \right\} \times \exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\} \quad (1.6)$$

注意: $\exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\}$ 是 POSP 计算公式中的一部分, 但是以前绝大多数时候我们都忽略了。这

里考虑干涉 SAR, 精确的相位是十分重要的, 因此这里要考虑进去。关于 POSP 详见参数书

[1] 中第 47 页到第 48 页内容, 及参考书 [2] 相应章节。

下面进行距离压缩

选取复制脉冲: $s_{ref}(\tau) = \omega_r(\tau) \cdot \exp\{j\pi K_r \tau^2\}$

由 POSP 得其频谱为: $S_{ref}(f_r) = W_r(f_r) \cdot \exp\left\{-j\pi \frac{f_r^2}{K_r} \pm j\frac{\pi}{4}\right\}$

将其取复共轭, 得 $H_{range}(f_r)$ 为:

$$H_{range}(f_r) = \{S_{ref}(f_r)\}^* = W_r(f_r) \cdot \exp\left\{+j\pi \frac{f_r^2}{K_r} \mp j\frac{\pi}{4}\right\} \quad (1.7)$$

将公式(1.6)和公式(1.7)相乘, 完成 MF, 结果如下:

$$\begin{aligned} S_{rc}(f_r, \eta) &= A_0 \cdot W_r(f_r) \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \times \exp\left\{-j\pi \frac{f_r^2}{K_r} \pm j\frac{\pi}{4}\right\} \times \exp\left\{-j\frac{4\pi(f_0 + f_r)R(\eta)}{c}\right\} \\ &\quad \times W_r(f_r) \cdot \exp\left\{+j\pi \frac{f_r^2}{K_r} \mp j\frac{\pi}{4}\right\} \\ &= A_0 \cdot W_r(f_r) \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \times \exp\left\{-j\frac{4\pi(f_0 + f_r)R(\eta)}{c}\right\} \end{aligned} \quad (1.8)$$

这就是距离压缩后, 距离多普勒域的结果。

我将公式(1.8)通过逆傅里叶变换变回到时域, 看看此时的信号形式, 如下:

$$\begin{aligned} s_{rc}(\tau, \eta) &= \int_{-\infty}^{+\infty} S_{rc}(f_r, \eta) \cdot \exp\{+j2\pi f_r \tau\} df_r \\ &= \int_{-\infty}^{+\infty} A_0 \cdot W_r(f_r) \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \times \exp\left\{-j\frac{4\pi(f_0 + f_r)R(\eta)}{c}\right\} \cdot \exp\{+j2\pi f_r \tau\} df_r \\ &= A_0 \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{-j\frac{4\pi f_0 R(\eta)}{c}\right\} \\ &\quad \times \int_{-\infty}^{+\infty} W_r(f_r) \cdot \exp\left\{-j\frac{4\pi f_r R(\eta)}{c}\right\} \cdot \exp\{+j2\pi f_r \tau\} df_r \\ &= A_0 \cdot \sin c\left\{B_r\left(\tau - \frac{2R(\eta)}{c}\right)\right\} \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{-j\frac{4\pi f_0 R(\eta)}{c}\right\} \\ &= A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R(\eta)}{c}\right) \cdot \omega_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{-j\frac{4\pi f_0 R(\eta)}{c}\right\} \end{aligned} \quad (1.9)$$

推导过程详见“我的笔记【1】” $P_{\text{B}}(\text{---}P_{\text{()}})$;

我可以在进行了距离压缩后, 通过 IFFT 回到时域来检查脉压效果是否正确, 即保相性如何。

由于考虑到更精确的方法, 我使用考虑 SRC 的 RD 算法。

其中, SRC 采用二维频域相位相乘的形式。

因此, 首先, 我将从公式(1.8)开始, 进行方位傅里叶变换, 以得到二维频谱, 有:

$$S_{2df}(f_\tau, f_\eta) = \int_{-\infty}^{+\infty} S_{rc}(f_\tau, \eta) \cdot \exp\{-j2\pi f_\eta \cdot \eta\} d\eta \quad (1.10)$$

利用 POSP, 有:

$$\theta(\eta) = -\frac{4\pi(f_0 + f_\tau)R(\eta)}{c} - 2\pi f_\eta \eta \quad (1.11)$$

其中, $R(\eta) = \sqrt{R_0^2 + V_r^2 \eta^2}$, 令:

$$\frac{d\theta(\eta)}{d\eta} = 0 = -\frac{4\pi(f_0 + f_\tau)}{c} \cdot \frac{dR(\eta)}{d\eta} - 2\pi f_\eta \quad (1.12)$$

得到:

$$\begin{cases} f_\eta = -\frac{2(f_0 + f_\tau)}{c} \cdot \frac{V_r^2 \eta}{\sqrt{R_0^2 + V_r^2 \eta^2}} \\ \eta = -\frac{cR_0 f_\eta}{2(f_0 + f_\tau) \cdot V_r^2 \cdot \sqrt{1 - \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 (f_0 + f_\tau)^2}}} \end{cases} \quad (1.13)$$

得到二维频域频谱是:

$$\begin{aligned} S_{2df}(f_\tau, f_\eta) &= A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \\ &\quad \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0(f_0 + f_\tau)}{c} \sqrt{1 - \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 (f_0 + f_\tau)^2}} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\ &= A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \\ &\quad \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0(f_0 + f_\tau)}{c} D_{2df}(f_\tau, f_\eta, V_r) \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\ &= A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \\ &\quad \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \sqrt{\left(1 - \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 f_0^2}\right) + \frac{2f_\tau}{f_0} + \frac{f_\tau^2}{f_0^2}} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\ &= A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \\ &\quad \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \sqrt{D^2(f_\eta, V_r) + \frac{2f_\tau}{f_0} + \frac{f_\tau^2}{f_0^2}} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \end{aligned} \quad (1.14)$$

其中, $D_{2df}(f_\tau, f_\eta, V_r) = \sqrt{1 - \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 (f_0 + f_\tau)^2}} = \sqrt{1 - \frac{V_r^2 \eta^2}{R^2(\eta)}}$, 这被称为二维频域中的徙动因子;

其中, $D(f_\eta, V_r) = \sqrt{1 - \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 f_0^2}}$;

至此为止, 我将信号从时域——距离频域, 并进行距离 MF——二维频域。

现在在二维频域进行 SRC。

记

$$K_{src}(R_0, f_\eta) = \frac{2V_r^2 f_0^3 D^3(f_\eta, V_r)}{c R_0 f_\eta^2} \quad (1.15)$$

$$H_{src}(f_\tau) = \exp\left\{-j\pi \frac{f_\tau^2}{K_{src}(R_0, f_\eta)}\right\} \quad (1.16)$$

P.S 在二维频域时, 使用场景中心处 R_0 , 这里是无法 (也没有能够) 对 \mathbf{R} 进行适应的, 只适应了 f_η 。

将公式(1.14)和公式(1.16)相乘, 结果如下

$$\begin{aligned} S_{2df_after_src}(f_\tau, f_\eta) &= A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \sqrt{D^2(f_\eta, V_r) + \frac{2f_\tau}{f_0} + \frac{f_\tau^2}{f_0^2}} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\ &\quad \times \exp\left\{-j\pi \frac{f_\tau^2}{K_{src}(R_0, f_\eta)}\right\} \\ &\approx A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \\ &\quad \times \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} D(f_\eta, V_r) - j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \cdot \frac{f_\tau}{f_0 \cdot D(f_\eta, V_r)} + \right. \\ &\quad \left. j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \cdot \frac{f_\tau^2}{2f_0^2 D^3(f_\eta, V_r)} \cdot \frac{c^2 f_\eta^2}{4V_r^2 f_0^2} - j\pi \frac{f_\tau^2}{K_{src}(R_0, f_\eta)} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\ &\approx A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} D(f_\eta, V_r) - j \frac{4\pi R_0}{c} \cdot \frac{f_\tau}{D(f_\eta, V_r)}\right\} \\ &\quad \times \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \end{aligned} \quad (1.17)$$

P.S.这里使用卡明书上^[1]第 121 页, 公式 (5.32) 的近似。公式 (5.32) 的推导过程见“我的笔记【1】” $P_{34(1)}$ 和 $P_{34(2)}$ 。

将其进行距离向傅里叶逆变换, 有:

$$\begin{aligned}
S_{rd}(\tau, f_\eta) &= \int_{-\infty}^{+\infty} S_{2df_after_src}(f_\tau, f_\eta) \cdot \exp\{+j2\pi f_\tau \cdot \tau\} df_\tau \\
&= \int_{-\infty}^{+\infty} A_0 W_r(f_\tau) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \times \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_\tau}{c D(f_\eta, V_r)}\right\} \\
&\quad \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \exp\{+j2\pi f_\tau \cdot \tau\} df_\tau \\
&= A_0 \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \times \\
&\quad \int_{-\infty}^{+\infty} W_r(f_\tau) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_\tau}{c D(f_\eta, V_r)}\right\} \exp\{+j2\pi f_\tau \cdot \tau\} df_\tau \\
&= A_0 \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \times \\
&\quad \int_{-\infty}^{+\infty} W_r(f_\tau) \exp\left\{-j2\pi f_\tau \left(\frac{2R_0}{c D(f_\eta, V_r)}\right)\right\} \exp\{+j2\pi f_\tau \cdot \tau\} df_\tau \\
&= A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c D(f_\eta, V_r)}\right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \quad (1.18)
\end{aligned}$$

因此，最终结果如下：

$$\begin{aligned}
S_{rd}(\tau, f_\eta) &= A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c D(f_\eta, V_r)}\right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\
&= A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_{rd}(f_\eta)}{c}\right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \cdot \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \quad (1.19)
\end{aligned}$$

其中， $\exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\}$ 是唯一保留着相位信息（目标距离 R_0 ）的项；

而 $p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c D(f_\eta, V_r)}\right) = p_r\left(\tau - \frac{2R_{rd}(f_\eta)}{c}\right)$, $R_{rd}(f_\eta) = \frac{R_0}{D(f_\eta, V_r)}$ 则体现了距离徙动 RCM。

则 RCM 为： $R_{rd}(f_\eta) - R_0 = \frac{R_0}{D(f_\eta, V_r)} - R_0 = R_0 \left[\frac{1 - D(f_\eta, V_r)}{D(f_\eta, V_r)} \right]$ ；

由此进行 RCMC，方法参照卡明的书^[1]。

假定 RCMC 是精确的，则：

$$S_{rd_after_rcmc}(\tau, f_\eta) = A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c}\right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c}\right\} \cdot \exp\left\{\pm j \frac{\pi}{4}\right\} \quad (1.20)$$

1) 此时进行方位 MF，若使用卡明书^[1]上第 171 页的公式 (6.26)：

$$H_{az}(f_\eta) = \exp \left\{ +j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c} \right\}$$

则：

$$S_{ac}(\tau, f_\eta) = A_0 \cdot p_r \left(\tau - \frac{2R_0}{c} \right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \cdot \exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\} \quad (1.21)$$

这里的结果丢失了全部相位信息。

经过 IFT，得到最终压缩结果是：

$$\begin{aligned} s_{ac}(\tau, \eta) &= A_0 \cdot p_r \left(\tau - \frac{2R_0}{c} \right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\} \\ &= \sigma_0 \cdot e^{j\phi_0} \cdot p_r \left(\tau - \frac{2R_0}{c} \right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\} \\ &= \sigma_0 \cdot p_r \left(\tau - \frac{2R_0}{c} \right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp \left\{ j \left(\phi_0 \pm \frac{\pi}{4} \right) \right\} \end{aligned} \quad (1.22)$$

因此，成像结果中，相位信息只包括了目标的后向散射特性中的相位 ϕ_0 和一个 $\pm \frac{\pi}{4}$ 。在干涉处理中，假定两个天线分别成像，在图像配准后生成干涉相位图时，相位相减导致结果不含任何相位信息。而我们需要从干涉相位图中提取出表征斜距差的相位，显然该方法无法达到此目的。

2) 若使用以下方位脉压滤波器：

$$\begin{aligned} H_{az}(f_\eta) &= \exp \left\{ +j \frac{4\pi R_0 f_0 D(f_\eta, V_r)}{c} - j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \right\} \\ &= \exp \left\{ +j \frac{4\pi R_0 [D(f_\eta, V_r) - 1] f_0}{c} \right\} \end{aligned} \quad (1.23)$$

则有以下方位脉压结果（距离多普勒域）：

$$S_{ac}(\tau, f_\eta) = A_0 \cdot p_r \left(\tau - \frac{2R_0}{c} \right) \cdot W_a(f_\eta - f_{\eta_c}) \cdot \exp \left\{ -j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \right\} \cdot \exp \left\{ \pm j \frac{\pi}{4} \right\} \quad (1.24)$$

变回时域，有：

$$\begin{aligned}
s_{ac}(\tau, \eta) &= A_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c}\right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\
&= \sigma_0 \cdot e^{j\phi_0} \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c}\right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{-j \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \pm j \frac{\pi}{4}\right\} \\
&= \sigma_0 \cdot p_r\left(\tau - \frac{2R_0}{c}\right) \cdot p_a(\eta - \eta_c) \cdot \exp\left\{j\left(\phi_0 - \frac{4\pi R_0 f_0}{c} \pm \frac{\pi}{4}\right)\right\}
\end{aligned} \tag{1.25}$$

公式(1.25)和公式(1.22)相比, 公式(1.25)保留了表征目标距离信息的相位项: $-\frac{4\pi R_0 f_0}{c}$;

更进一步的说, 同样考虑双天线干涉处理。假定天线 A 成像结果的相位是 $\left(\phi_0 - \frac{4\pi R_A f_0}{c} \pm \frac{\pi}{4}\right)$,

天线 B 成像结果的相位是 $\left(\phi_0 - \frac{4\pi R_B f_0}{c} \pm \frac{\pi}{4}\right)$ (假定已经配准), 其中 R_A 和 R_B 分别是天线 A 和

天线 B 到同一目标的最近斜距, 两者的不同由双天线间的基线距和基线倾角造成。干涉相位图提取即为两者相位之差, 结果是:

$$\left(\phi_0 - \frac{4\pi R_A f_0}{c} \pm \frac{\pi}{4}\right) - \left(\phi_0 - \frac{4\pi R_B f_0}{c} \pm \frac{\pi}{4}\right) = -\frac{4\pi f_0}{c}(R_A - R_B) = -\frac{4\pi}{\lambda}(R_A - R_B)$$

这正是我们通过干涉处理希望得到的结果。

因此, 公式(1.25)保留了相位信息, 并可以用于后续的干涉处理。

最后, 再次强调一件事:

使用公式(1.16)进行 SRC, 得到的结果(1.17), 只有最近斜距为 R_0 处的目标 (即 SRC 滤波器生成时被选择为参考距离处的目标) 能被完全补偿, 其他距离处的目标的二次距离压缩结果是有一定残余的^[1]。是否需要考虑残余的影响在于该残余是否在容忍范围内。这里的结果没有考虑这一点。

至此, 推导工作全部完成。

参考文献

- [1] Cumming Ian G., Wong Frank H. 合成孔径雷达成像——算法与实现[M]. 洪文, 胡东辉等, 译. 电子工业出版社, 2007.
- [2] 张澄波. 综合孔径雷达: 原理、系统分析与应用[M]. 科学出版社, 1989.

WD

2015年1月14日23:02 p.m.