一种新的弹载 SAR 高分辨成像方法

周 鹏^{*} 熊 涛 周 松 李亚超 邢孟道 (西安电子科技大学雷达信号处理国家重点实验室 西安 710071)

摘要:导弹在俯冲下降运动中飞行姿态变化较大、造成目标斜距表达式较为复杂,给弹载合成孔径雷达(SAR)成像算法提出了新的要求。针对这个问题,该文提出了一种新的弹载 SAR 成像方法,首先将目标斜距方程近似为慢时间的 4 阶近似式,再利用卡尔丹方程解得驻相点的精确解,进而得到信号的 2 维频谱表达式,然后以此为基础推导了相应的成像算法。最后,点目标仿真结果说明,与传统方法相比该文所提方法具有良好的成像效果,能够在导弹俯冲下降运动中实现全孔径高分辨成像。
 关键词:弹载 SAR;卡尔丹方程;2 维频谱
 中图分类号: TN957.52
 文献标识码: A
 文章编号: 1009-5896(2011)03-0622-06

DOI: 10.3724/SP.J.1146.2010.00904

A Novel High Resolution Imaging Method for the Missile-borne SAR

Zhou Peng Xiong Tao Zhou Song Li Ya-chao Xing Meng-dao (National Laboratory of Radar Signal Processing, Xidian University, Xi'an 710071, China)

Abstract: Due to the variational flight path during the diving maneuver, the range function of the point target for the missile-borne SAR becomes complicated. Thus, a new imaging method is proposed in this paper. Firstly, the target range function is expanded to a quartic polynomial. Secondly, the stationary point is solved via the Cardano's formula, and then the tow-dimensional spectrum is obtained, based on which a new imaging algorithm is derived. Finally, the simulation result of the point targets shows that the algorithm proposed is effective to give a high resolution imagery with the entire aperture of the missile-borne SAR than the traditional method. **Key words**: Missile-borne SAR; Cardano's formula; Tow-dimensional spectrum

1 引言

弹载 SAR 是近年来雷达成像领域的研究热点 之一。通过将实时 SAR 图像与弹上数据库中的基准 图像进行景象匹配,可以确定 SAR 图像在基准图中 的位置,进而由几何关系解算出导弹位置坐标,达 到修正 INS 积累误差、提高导弹制导精度的目的。

在实际中,由于导弹俯冲下降运动中飞行姿态 变化较大,造成目标斜距方程较为复杂^[1],此时常规 的 SAR 成像算法已经难以完成目标的精确聚焦,必 须研究能够适应弹载环境的新成像算法。

在成像算法的研究过程中,推导回波信号的 2 维频谱表达式是首要的一步。由于弹载 SAR 目标斜距方程中根号下存在慢时间的 4 次项,直接使用 POSP(驻相点法)^[2]推导信号 2 维频谱表达式需要解 6 次方程,而根据阿贝耳定理^[3]6 次方程没有一般的 代数解法,因此,如何获得信号 2 维频谱表达式,成为弹载 SAR 成像算法研究的一个难点。传统的弹

载 SAR 成像算法^[4-7]在 2 维频谱的推导过程中均对 斜距方程进行了不同程度的近似(通常为 2 阶近似), 这种近似舍弃了高阶斜距信息,在弹体飞行姿态变 化不大的子孔径成像中可以适用,但当分辨率要求 较高、成像时间较长、弹体飞行姿态变化较大时所 得的 2 维频谱会产生较大的误差,影响成像效果, 具有一定的局限性。文献[8,9]提出了利用级数反演 法^[10]通过斜距高阶近似式推导 2 维频谱高阶近似式 的方法,能够实现全孔径成像,提高了成像精度。

本文从获得高精度 2 维频谱的角度出发,提出 了一种新的弹载 SAR 成像思路。首先,对斜距进行 合理近似,在保证成像质量的条件下降低利用 POSP 求解驻相点时的方程阶数,再通过卡尔丹方 程解得驻相点的精确解,进而得到信号 2 维频谱表 达式。由于在整个推导过程中仅对斜距进行了一次 高阶近似,因此所得的 2 维频谱具有较高的精确度。

文中首先分析了弹载 SAR 成像的几何关系,讨 论了算法研究所面临的问题,然后将斜距方程展开 为慢时间的 4 阶多项式,再利用卡尔丹方程求解驻 相点,并以此推导 2 维频谱表达式。接着对 2 维频 谱进行分析并给出了相应的成像处理思路与算法流

²⁰¹⁰⁻⁰⁸⁻²⁴ 收到, 2010-11-25 改回

国家自然科学基金重大项目(60890072)和新世纪优秀人才支持计划 (NCET-06-0861)资助课题

^{*}通信作者: 周鹏 zhoupeng_23@tom.com

程。最后通过点目标成像仿真结果的对比,验证了 本文方法的有效性。

2 成像模型与问题分析

图 1 为弹载 SAR 成像几何模型。弹体在 XOZ 平 面内沿曲线 \widehat{AB} 做俯冲下降运动,其瞬时速度为 $V, V 在 X 方向和 Z 方向的分量分别记为 <math>v_x = v_z \circ P$ 为测绘带中一点,坐标为 $(x_p, y_p, 0) \circ t_m$ 为慢时间, 设 $O' 为 t_m = 0$ 时导弹位置, H 为此时弹体高度, (v_{x0}, v_{z0}) 为此时速度分量, (a_x, a_z) 为加速度分量。 假设弹体在任意 t_m 时刻的位置坐标为 $(x_R, 0, z_R)$,则 有 $(x_R, 0, z_R) = (v_{x0}t_m + 0.5a_xt_m^2, 0, H + v_{z0}t_m + 0.5a_zt_m^2)$ 。



图 1 弹载 SAR 成像几何模型

由以上条件可以得到弹体与点 P 之间的瞬时斜 距方程为

$$R(t_m) = \left(\left(v_{x0}t_m + 0.5a_x t_m^2 - x_p \right)^2 + y_p^2 + \left(H + v_{z0}t_m + 0.5a_z t_m^2 \right)^2 \right)^{1/2}$$
$$= \sqrt{R_0^2 + \mu_1 t_m + \mu_2 t_m^2 + \mu_3 t_m^3 + \mu_4 t_m^4}$$
(1)

其中

$$\left. \begin{array}{l} R_{0} = \sqrt{x_{p}^{2} + y_{p}^{2} + H^{2}}, \quad \mu_{1} = -2\left(v_{x0}x_{p} - v_{z0}H\right) \\ \mu_{2} = v_{x0}^{2} + v_{z0}^{2} - a_{x}x_{p} + a_{z}H, \\ \mu_{3} = v_{x0}a_{x} + v_{z0}a_{z}, \quad \mu_{4} = \frac{1}{4}\left(a_{x}^{2} + a_{z}^{2}\right) \end{array} \right\}$$
(2)

通常合成孔径雷达发射线性调频信号,设γ为 信号调频率,则目标 P的基带回波信号可以表示为

$$s(\hat{t}, t_m) = w_r \left(\hat{t} - \frac{2R(t_m)}{c} \right) w_a(t_m)$$
$$\cdot \exp\left[j\pi\gamma \left(\hat{t} - \frac{2R(t_m)}{c} \right)^2 \right] \exp\left[-j\frac{4\pi}{\lambda} R(t_m) \right] (3)$$

其中 $w_r(\hat{t})$, $w_a(t_m)$ 分别为雷达线性调频信号的窗函数和方位窗函数, \hat{t} 为快时间,c为光速, λ 为波长。

下面先用式(1)推导信号 *s*(*t*,*t_m*) 的 2 维频谱表达 式。令 *f_r* 为距离频率,对式(3)做距离向傅里叶变换 (以下推导忽略窗函数的形式变化),可以得到

$$\begin{split} S(f_r,t_m) &= w_r \left(f_r \right) w_a(t_m) \exp \left[-j\pi (f_r^2/\gamma) \right] \\ &\cdot \exp \! \left[-j \frac{4\pi}{c} R(t_m) \left(f_r + f_c \right) \right] \end{split}$$

再令 f_a 为多普勒频率,对式(4)做方位向傅里叶变换,得到 2 维频谱表达式

$$S(f_r, f_a) = \int_{-\infty}^{\infty} S(f_r, t_m) \exp\left(-j2\pi f_a t_m\right) \mathrm{d}t_m \quad (5)$$

用 POSP 求解式(5),由于距离脉冲压缩项 exp $[-j\pi(f_r^2/\gamma)]$ 对 POSP 没有影响,式(5)中傅里叶 积分的相位项可以写为

$$\phi(t_m) = -\frac{4\pi}{c} R(t_m) \left(f_r + f_c\right) - 2\pi f_a t_m \tag{6}$$

将斜距表达式(1)代入式(6),可以得到 $\phi(t_m)$ 对 t_m 的导数

$$\phi'(t_m) = -\frac{2\pi}{c} (f_r + f_c) \cdot \frac{1}{\sqrt{R_0^2 + \mu_1 t_m + \mu_2 t_m^2 + \mu_3 t_m^3 + \mu_4 t_m^4}} \cdot (\mu_1 + 2\mu_2 t_m + 3\mu_3 t_m^2 + 4\mu_4 t_m^3) - 2\pi f_a \quad (7)$$

若当 $t_m = t_m^*$ 时 $\phi'(t_m^*) = 0$,则 t_m^* 即为所求驻相点。 为求解 t_m^* ,令式(7)等于零,整理后得到如下的6次 方程

$$\begin{pmatrix} R_0^2 - \mu_1^2 \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \mu_1 - 4\mu_1\mu_2 \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} \end{pmatrix} t_m \\ + \begin{pmatrix} \mu_2 - (6\mu_1\mu_3 + 4\mu_2^2) \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} \end{pmatrix} t_m^2 \\ + \begin{pmatrix} \mu_3 - (8\mu_1\mu_4 + 12\mu_2\mu_3) \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} \end{pmatrix} t_m^3 \\ + \begin{pmatrix} \mu_4 - (16\mu_2\mu_4 + 9\mu_3^2) \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} \end{pmatrix} t_m^4 - 24\mu_3\mu_4 \\ \cdot \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} t_m^5 - 16\mu_4^2 \frac{(f_r + f_c)^2}{(f_a c)^2} t_m^6 = 0$$
(8)

由以上推导可以看出,由于式(1)在根号下含有 t_m的4次项,导致在使用 POSP 求解信号2维频谱 时需要解式(8)所示的6次方程,而由阿贝尔定理^[3] 可知6次方程没有一般的代数解法,因此直接使用 式(1)的原始斜距方程无法得到驻相点t^{*}_m。传统的解 决方法^[4-7]是对斜距进行2阶近似后求解驻相点, 这种方法舍弃了高阶斜距信息,在子孔径成像时可 以适用,在全孔径成像时则会产生较大的误差,因 此需要考虑其他求解思路。

(4)

3 基于卡尔丹方程的2维频谱计算

由 SAR 成像的性质可知,如果斜距的近似误差 小于波长的1/8,可以认为对成像精度没有影响。因此,可以对斜距进行一定程度的近似,在保证成像 质量的条件下,降低方程阶数,方便求解。

将式(1)按泰勒级数展开并保留至4次项

$$R(t_m) = R_0 + k_1 t_m + k_2 t_m^2 + k_3 t_m^3 + k_4 t_m^4 \cdots$$
(9)
其中

$$k_{1} = \frac{\mu_{1}}{2R_{0}}$$

$$k_{2} = \frac{\mu_{2}}{2R_{0}} - \frac{\mu_{1}^{2}}{8R_{0}^{3}}$$

$$k_{3} = \frac{\mu_{3}}{2R_{0}} - \frac{\mu_{1}\mu_{2}}{4R_{0}^{3}} + \frac{\mu_{1}^{3}}{16R_{0}^{5}}$$

$$k_{4} = \frac{\mu_{4}}{2R_{0}} - \frac{2\mu_{1}\mu_{3} + \mu_{2}^{2}}{8R_{0}^{3}} + \frac{3\mu_{1}^{2}\mu_{2}}{16R_{0}^{5}} - \frac{5\mu_{1}^{4}}{128R_{0}^{7}}$$
(10)

假设弹体飞行参数为, H=13000 m, $v_{x0} =$ 1500 m/s, $v_{z0} = -500$ m/s, $a_x = -50$ m/s² $a_z =$ -10 m/s², 目标坐标为(0,4500,0), 雷达波长为 0.04 m。分别计算一个合成孔径时间内目标斜距的 3 阶 近似误差与 4 阶近似误差。如图 2, 图 3 所示, 3 阶 近似误差在边缘最大处约为 0.00745 m, 大于波长的 1/8, 而 4 阶近似误差的最大值约为 0.00012 m, 远 小于波长的 1/8。因此, 对弹载 SAR 而言, 在保证 成像质量的前提下, 可以对斜距方程进行 4 阶近似。

于是,将斜距 4 阶近似式(9)代入式(6),可以得 到 $\phi(t_m)$ 对 t_m 的导数

$$\phi'(t_m) = -\frac{4\pi}{c} \left(k_1 + 2k_2 t_m + 3k_3 t_m^2 + 4k_4 t_m^3 \right) \\ \cdot \left(f_r + f_c \right) - 2\pi f_a \tag{11}$$

同样令 $\phi'(t_m) = 0$,整理后可以得到以下3次方程

$$\left(k_1 + \frac{cf_a}{2(f_r + f_c)}\right) + 2k_2t_m + 3k_3t_m^2 + 4k_4t_m^3 = 0 \quad (12)$$

由以上推导可以看出,通过对斜距的合理近似, 方程阶数由6阶降为3阶,在保留了足够的斜距变



化信息的同时降低了求解驻相点的难度。

下面利用卡尔丹方程^[3]对式(12)进行求解。首 先,设

$$\alpha = 4k_4, \beta = 3k_3, \gamma = 2k_2, \delta = \left(\frac{f_a}{\left(\frac{2}{\lambda} + \frac{2f_r}{c}\right) + k_1}\right)(13)$$

$$\alpha t_m^3 + \beta t_m^2 + \gamma t_m + \delta = 0 \tag{14}$$

11-

~ ~ `

再定义

$$t_m = y - \beta/(3\alpha) \tag{15}$$

$$y^3 + 3py + 2q = 0 (16)$$

其中

$$p = -(1/9)(\beta/\alpha)^{2} + \gamma/(3\alpha)$$
(17)

$$q = \frac{1}{27} \left(\frac{\beta}{\alpha} \right) - \frac{1}{6} \frac{\beta\gamma}{\alpha^2} + \frac{\delta}{2\alpha}$$
(18)

由卡尔丹方程的性质^[3]可以得到,式(16)的判别 式为 $\Delta = q^2 + p^3$ 。

当
$$\Delta \ge 0$$
时式(16)有一个实数解
 $y_1 = \sqrt[3]{-q} + \sqrt{q^2 + p^3} + \sqrt[3]{-q} - \sqrt{q^2 + p^3}$ (19)
当 $\Delta < 0$ 时有 3 个实数解

$$\begin{array}{l} y_{1} = 2\sqrt{-p}\cos[\theta/3] \\ y_{2} = 2\sqrt{-p}\cos[\theta/3 + 2\pi/3] \\ y_{3} = 2\sqrt{-p}\cos[\theta/3 + 4\pi/3] \end{array}$$
(20)

其中

$$\cos\theta = -q / \sqrt{-p^3} \tag{21}$$

在实际求解过程中, 若 $\Delta < 0$, 则需要根据具体雷达参数选择 3 个解中具有实际物理意义的一个。

假设通过以上过程得到式(16)的解为 y^{*},将其 代入式(15)中即可得到所求驻相点。

$$t_m^* = y^* - \beta/(3\alpha) \tag{22}$$

将 t_m^* 代回到式(5),计算傅里叶积分^[2]可以得到 信号的2维频谱表达式



$$\begin{split} S(f_r, f_a) &= w_r \left(f_r \right) w_a(f_a) \exp\left[-j\pi \frac{f_r^2}{\gamma} \right] \exp\left[j\phi\left(t_m^*\right) \right] \\ &= w_r \left(f_r \right) w_a(f_a) \exp\left[-j\pi \frac{f_r^2}{\gamma} \right] \\ &\cdot \exp\left[j\left(-\frac{4\pi}{c} R(t_m^*) \left(f_r + f_c \right) - 2\pi f_a t_m^* \right) \right] (23) \end{split}$$

从以上对 2 维频谱的推导过程可以看出,由于 在推导中仅对斜距方程进行了一次高阶近似,所以 解得的驻相点 t_m^* 中包含了斜距的 4 个系数 k_1 , k_2 , k_3 , k_4 ,因此由此驻相点所得的 2 维频谱表达式能 够体现出较多的斜距变化信息,具有较高的精确度, 有利于在弹载条件下对目标进行精确成像。

4 成像算法分析

下面利用所得2维频谱进行成像算法推导。

从上节的推导过程可以看出,在 t_m^* 的表达式中, 同时具有变量 f_r , $f_a 与 R_0$ 。因此,与通常的频域类 算法类似,在成像处理中首先需要在 2 维频域中补 偿与场景中心距离 R_s 相对应的频谱,再在距离-多普 勒域补偿随 R_0 空变的相位差。

算法流程如下:

(1)首先对式(3)的回波信号做 2 维 FFT 得到式 (23)所示的 2 维频谱。

(2)乘以以下因子,用场景中心距离处的频谱对 信号进行补偿并做距离脉冲压缩

$$H_1(f_r, f_a; R_s) = \exp\left[j\pi \frac{f_r^2}{\gamma}\right] \exp\left[-j\phi\left(t_m^*; R_s\right)\right] \quad (24)$$

(3)做距离 IFFT 将信号变换到距离-多普勒域, 补偿随距离空变的相位差。

首先需要推导随距离空变的相位差^[11]的表达 式。由于在 SAR 成像中通常有 $f_c \gg f_r$ ^[12],因此 $f_r/c \ll 1/\lambda$ 。可以将式 (13)中的 δ 近似为 $\delta \approx (\lambda f_a/2 + k_1)$ 。于是式(18)可以近似写为

$$\tilde{q} \approx \frac{k_1}{8k_4} + \frac{1}{64} \left(\frac{k_3}{k_4}\right)^3 - \frac{1}{16} \frac{k_2 k_3}{k_4^2} + \frac{\lambda f_a}{16k_4}$$
(25)

由此 \tilde{q} 得到的式(16)的解记为 \tilde{y} ,于是可以得到新的驻相点

$$\tilde{t}_m = \tilde{y} - k_3/(4k_4)$$
 (26)

可以看出,式(26)中 \tilde{t}_m 仅随 f_a 与 R_0 变化,将其代入式(5)得到新的2维频谱

$$S(f_r, f_a; R_0) = w_r \left(f_r \right) w_a(f_a) \exp\left[-j\pi \frac{f_r^2}{\gamma} \right] \exp\left[j\phi \left(\tilde{t}_m \right) \right]$$
(27)

将式(27)中场景中心距离 R_s处的相位与将其他 距离 R₀处的相位相减就可以得到随距离空变的相 位差为

$$\Delta\phi(f_a; R_s; R_0) = \exp\left[-j\left(\phi(\tilde{t}_m; R_s) - \phi(\tilde{t}_m; R_0)\right)\right] (28)$$

最后,将式(28)与变换到距离多普勒域的回波 信号相乘,就可以补偿掉随距离空变的相位差。

(4)最后对信号做方位向 IFFT 就可以得到聚焦 后的 SAR 图像

$$s(\hat{t}, t_m; R_0) = \operatorname{sinc}\left[B\left(\hat{t} - \frac{2R_0}{c}\right)\right]\operatorname{sinc}\left[\Delta f_a t_m\right] \quad (29)$$

其中 B 为发射信号带宽, Δf_a 为多普勒带宽。完整的算法流程图如图 4 所示。



5 仿真结果对比

为验证本文算法的有效性,下面分别采用本文 方法和传统的斜距 2 阶近似条件下的 R-D 算法进行 点目标全孔径成像仿真对比。仿真参数如表 1 所示, 场景中有近、中、远 3 个点目标,点目标坐标分别 为 P_{near} (0,4000,0), P_{nid} (0,4500,0), P_{far} (0,5000,0)。

表1 雷达参数

波长	$0.04~\mathrm{m}$	Н	$13 \mathrm{~km}$
信号带宽	$50 \mathrm{~MHz}$	v_{x0}	$1500~{\rm m/s}$
采样率	$100 \mathrm{~MHz}$	a_{x}	$-50 \mathrm{~m/s^2}$
脉冲宽度	$2 \ \mu s$	v_{z0}	$-500~\mathrm{m/s}$
天线方位向孔径长度	$0.4 \mathrm{m}$	a_z	$-10 \mathrm{~m/s^2}$
PRF	$9 \mathrm{~kHz}$	场景中心坐标	$(0,\!4500,\!0)$

将两种算法对场景中心点 *P*_{mid} 的成像结果进 行对比,如图 5 和图 6 所示,其中图 5(a),图 6(a) 为点目标等高线图,图 5(b),图 6(b)为方位脉冲响 应,图 5(c),图 6(c)为距离脉冲响应。可以看出, 在由于导弹在俯冲下降飞行中运动姿态较为复杂, 对斜距的 2 阶近似无法保留足够的斜距变化信息, 造成点目标聚焦效果畸变,难以满足成像要求。而 本文所提算法由于对斜距进行 4 阶近似,所得 2 维 频谱中能够体现出较多的斜距变化信息,具有较高 的精确度,因此对点目标具有良好的聚焦效果。

表 2 为本文算法对远、中、近 3 个点目标的成 像质量评价结果。由表 2 可以看出,各项质量评价 指标均与理论值较为接近,说明本文所述算法能够 在弹载俯冲下降运动条件下进行全孔径高分辨成 像。



	理论值		$P_{ m near}$		$P_{ m mid}$		$P_{ m far}$	
	方位向	距离向	方位向	距离向	方位向	距离向	方位向	距离向
分辨率(m)	0.2	3	0.2	3	0.2	3	0.2	3
PSLR(dB)	-13	3.26	-13.23	-13.18	-13.25	-13.26	-13.30	-13.29
ISLR(dB)	-{	9.8	-9.90	-9.98	-9.94	-9.82	-9.96	-9.98

6 结束语

本文首先分析了弹载 SAR 成像几何关系,指出 了弹载 SAR 成像的难点,然后针对难点提出了对斜 距公式进行 4 阶展开,利用卡尔丹方程解 3 阶相位 方程得到驻相点的解决思路,进而得到信号的 2 维 频谱表达式,并推导了相应的成像算法。文章最后 通过点目标仿真对比,验证了本文所提方法的有效 性。

参考文献

- 房丽丽,王岩飞. 俯冲加速运动状态下的 SAR 信号分析及运 动补偿[J]. 电子与信息学报, 2008, 30(6): 1316-1320.
 Fang Li-li and Wang Yan-fei. Signal analysis and motion compensation of SAR data with diving acceleration [J]. *Journal of Electronics & Information Technology*, 2008, 30(6): 1316-1320.
- [2] Cumming I G and Wong F H. Digital Processing of Synthetic Aperture Radar Data: Algorithms and Implementation [M].

Norwood, MA: Artech House, 2005: 47-48.

- Weisstein E W. CRC Concise Encyclopedia of Mathematics
 [M]. Boca Raton, London, New York, Washington D C CRS Press LLC, 1999: 362–365.
- [4] 秦玉亮,王建涛,王宏强,黎湘.基于距离-多普勒算法的俯冲
 弹道条件下弹载 SAR 成像[J].电子与信息学报,2009,31(11):
 2563-2568.

Qin Yu-liang, Wang Jian-tao, Wang Hong-qiang, and Li Xiang. Range Doppler algorithm based missile-borne SAR imaging with diving maneuver [J]. *Journal of Electronics & Information Technology*, 2009, 31(11): 2563–2568.

 [5] 俞根苗,尚勇,邓海涛,张长耀,葛家龙,吴顺君.弹载侧视 合成孔径雷达信号分析及成像研究[J].电子学报,2005,33(5): 778-782.

Yu Gen-miao, Shang Yong, Deng Hai-tao, Zhang Chang-yao, Ge Jia-long, and Wu Shun-jun. Signal analysis and imaging processing of missile-borne side-looking SAR[J]. Acta Electronica Sinica, 2005, 33(5): 778–782.

[6] 孙兵,周荫清,陈杰,李春升.基于恒加速度模型的斜视 SAR

成像 CA-ECS 算法[J]. 电子学报, 2006, 34(9): 1595-1599.

Sun Bing, Zhou Yin-qing, Chen Jie, and Li Chun-sheng. CA-ECS algorithm for squinted SAR imaging based on constant acceleration model [J]. *Acta Electronica Sinica*, 2006, 34(9): 1595–1599.

[7] 秦玉亮,王建涛,王宏强,黎湘.基于 RD 算法的横向规避弹
 道弹载 SAR 成像[J].系统工程与电子技术,2010,32(4):
 731-733.

Qin Yu-liang, Wang Jian-tao, Wang Hong-qiang, and Li Xiang. Range-Doppler algorithm based missile-borne SAR imaging with lateral avoidance trajectory[J]. Systems Engineering and Electronics, 2010, 32(4): 731–733.

[8] 易予生,张林让,刘楠,刘昕,申东.基于级数反演的俯冲加 速运动状态弹载 SAR 成像算法[J].系统工程与电子技术. 2009, 31(12): 2863-2866.

Yi Yu-sheng, Zhang Lin-rang, Liu Nan, Liu Xin, and Shen Dong. Imaging algorithm for missile-borne SAR with diving acceleration based on series reversion[J]. *Systems Engineering* and Electronics, 2009, 31(12): 2863–2866.

 [9] 易予生,张林让,刘昕,刘楠,申东.一种弹载侧视 SAR 大场 景成像算法[J].电子与信息学报,2010,32(3):587-592.

Yi Yu-sheng, Zhang Lin-rang, Liu Xin, Liu Nan, and Shen Dong. A large scene imaging algorithm for missile-borne side-looking SAR[J]. *Journal of Electronics & Information* $Technology,\ 2010,\ 32 (3):\ 587-592.$

- [10] Neo Y L, Wong F H, and Cumming I. A two-dimensional spectrum for bistatic SAR processing using series reversion
 [J]. *IEEE Geoscience and Remote Sensing Letters*, 2007, 4(1): 93–96.
- [11] Eldhuset K. A new fourth-order processing algorithm for spaceborne SAR[J]. *IEEE Transactions on Aerospace and Electronic Systems*, 1998, 34(3): 824–835.
- [12] Eldhuset K. Spaceborne bistatic SAR processing using the EETF4 algorithm [J]. *IEEE Geoscience and Remote Sensing Letters*, 2009, 6(2): 194–198.
- 周 鹏: 男, 1982 年生, 博士生, 从事弹载 SAR 成像方面的研 究工作.
- 熊 涛: 男, 1984 年生, 博士生, 从事双基 SAR 成像方面的研 究工作.
- 周 松: 男, 1984 年生, 博士生, 从事弹载 SAR 成像方面的研 究工作.
- 李亚超: 男,1981年生,博士,副教授,从事实时信号处理、雷达成像等方面的研究工作.
- 邢孟道: 男,1975年生,博士,教授,从事雷达成像和目标识别 等方面的研究工作.