原始数据压缩对方位向多通道SAR系统影响研究

赵 耀¹² 邓云凯¹ 王 宇¹² 李 宁^{*1} 王 伟¹ ¹(中国科学院电子学研究所 北京 100190) ²(中国科学院大学 北京 100039)

摘 要:方位向多通道是实现星载SAR高分辨率宽测绘带成像的重要技术手段,随着分辨率和幅宽的提升, SAR系统的回波数据量也会急剧增加。然而星上存储空间和数传带宽有限,通常采用数据压缩技术降低回波的数 据量。为研究数据压缩对方位向多通道SAR系统的影响,该文建立了多通道数据压缩的信号模型,推导并分析了 数据压缩对多通道信噪比尺度因子和量化噪声的影响,最后通过仿真和实测数据验证了该文提出的模型与分析结 果的正确性,并讨论了数据压缩对多通道虚假目标强度比的影响。该文的研究结果可为多通道SAR系统的原始数 据压缩方式选择提供依据。

关键词: 分块自适应量化; 高分辨率宽测绘带; 多通道SAR系统; 量化信噪比

 中图分类号:TN957.52
 文献标识码:A
 文章编号:2095-283X(2017)04-0397-11

 DOI: 10.12000/JR17030

引用格式:赵耀,邓云凯,王宇,等.原始数据压缩对方位向多通道SAR系统影响研究[J].雷达学报,2017,6(4): 397-407. DOI: 10.12000/JR17030.

Reference format: Zhao Yao, Deng Yunkai, Wang Yu, *et al.*. Study of effect of raw data compression on azimuth multi-channel SAR system[J]. *Journal of Radars*, 2017, 6(4): 397–407. DOI: 10.12000/JR17030.

Study of Effect of Raw Data Compression on Azimuth Multi-channel SAR System

Zhao Yao^{10°} Deng Yunkai^{1°} Wang Yu^{10°} Li Ning^{1°} Wang Wei^{1°}

^①(Institute of Electronics, Chinese Academy of Sciences, Beijing 100190, China) ^②(University of Chinese Academy of Sciences, Beijing 100039, China)

Abstract: An effective way to achieve High Resolution and Wide Swath (HRWS) imaging capability is the multi-channel technique in azimuth. Improved resolution and swath can dramatically increase the volume of echo data in the SAR system. However, the onboard data storage and data-transmission bandwidth are limited, so data compression technique is typically used to reduce the volume of echo data. To study the effect of raw data compression on the azimuth multi-channel SAR system, in this paper, we establish a multi-channel SAR signal model based on data compression. We then derive and analyze the effects of data compression on the Signal-to-Noise Ratio (SNR) scaling factor of the multi-channel SAR system and quantization noise. Finally, we verify the validity of the proposed model and analysis results using simulation and real data and discuss the effect of data compression on the Peek-to-Ghost Ratio (PGR). The results of this paper provide an important theoretical basis for the choice of compression method in the multi-channel SAR system.

Key words: Block adaptive quantization; High Resolution and Wide Swath (HRWS); Multi-channel SAR system; Signal-to-quantization-noise ratio

*通信作者: 李宁 lining nuaa@163.com

收稿日期: 2017-03-16; 改回日期: 2017-05-12; 网络出版: 2017-06-21

基金项目: 国家自然科学基金优秀青年基金(61422113),国家万人计划-青年拔尖人才,中科院百人计划

Foundation Items: The National Natural Science Foundation of China (61422113), The National Ten Thousand Talent Program-Young Top Notch Talent Program, The Hundred Talents Program of the Chinese Academy of Sciences

1 引言

合成孔径雷达(Synthetic Aperture Radar, SAR)具有全天时、全天候的对地观测能力,在资 源勘测、军事侦察、灾害监测等方面具有广泛的应 用前景^[1,2]。为了提供更广阔、更精细的目标信息, SAR系统朝着高分辨率、宽测绘带的方向迅速发 展,但与此同时也导致了数据量的急剧增加。

方位向多通道技术是实现高分辨率、宽测绘带 的有效途径之一^[3-7],该技术在方位向设置多个接 收子孔径,能够在一个脉冲周期内获得多个回波信 号,从而等效降低了系统的脉冲重复频率(Pulse Recurrence Frequency, PRF),并且TerraSAR-X、Radarsat-2和Alos-2等星载SAR系统也都验证 了其技术的可行性。相比传统的单通道SAR系统, 多通道SAR系统的数据量会急剧增加,而实际系统 中存储空间和数传带宽都是有限的,所以必须应用 数据压缩技术减少数据量和降低数据率。

分块自适应量化(Block Adaptive Quantization, BAQ)是现今应用最广的SAR卫星原始数据压缩算 法,最早应用于美国Magellan飞行器的SAR系统, 它通过Lloyd-Max量化器对原始数据进行量化,根 据不同的应用需求来选择压缩比^[8-12]。BAQ是一种 有损压缩算法,压缩的过程中必然会引入量化噪 声,进而影响图像信噪比和相位精度。因此,为了 选择合适的压缩比,有必要评估BAQ算法对各种 应用的影响。文献[13]分析了原始数据压缩对干涉 测高精度的影响,得出对测高精度要求较高的系 统,至少需要采用8:4的压缩比; 文献[14]从数值实 验和频谱的角度分析了数据压缩对SAR的2维分辨 率的影响,得出了数据压缩并不影响其2维分辨率 的结论: 文献[15]分析了原始数据压缩对全极化 SAR信息的影响,通过仿真实验得出了极化定标时 可以采用8:4的压缩比,一般场合使用8:3压缩比的 结论; 文献[16]分析了原始数据压缩对星载SAR/ GMTI系统测速的影响,得出对测速精度要求较高 时,应选择8:4的压缩比,并且在同等压缩比下, 信噪比越大,测速误差越小。现今已有不少文献研 究了BAQ算法在具体应用中的性能,然而针对它 在多通道SAR系统的影响分析却尚未见诸报道。

通常方位向多通道系统信号采样在方位向是非 均匀的,因此需要在成像之前进行多通道重构,现 今比较经典的重构方法有:系统函数法^[17]、波束形 成法^[18]、频谱分解法^[19]和频率采样法^[20]。但多通道 重构会导致压缩信号的信噪比衰减,为了选择合适 的压缩比,有必要对多通道系统的性能变化进行全 面的分析。 本文的结构如下:第2节介绍了本文的基本原 理,通过建立信号模型分析了信噪比尺度因子和量 化信噪比的影响因素;第3节为基于仿真和实测数 据的实验及分析;最后第4节对本文进行了总结。

2 多通道数据压缩性能分析

本节首先介绍了多通道SAR系统和数据压缩的 基本原理,然后分析了信噪比尺度因子和量化信噪 比重构前后的影响因素。最后,为充分分析系统性 能变化,本文又引入了虚假目标强度比和平均相位 误差这两个评估指标。

2.1 信号模型

图1为方位向多通道SAR系统的示意图,其中 Rx和Tx分别表示接收子孔径和发射天线,*d*_{az}为接 收子孔径相位中心间的间隔,*V*_s为平台速度。为了 保证方位向的均匀采样,系统的PRF应满足:

$$PRF = \frac{2 \cdot V_{\rm s}}{N \cdot d_{\rm az}} \tag{1}$$

式中,N为通道数。然而在实际的SAR系统设计时, 为了避开星下点回波和发射脉冲窗口的回波信号,很 多情况下PRF不能满足上式。当实际系统的PRF偏 离理想值时,方位向采样点将呈现周期性非均匀分布, 导致方位向频谱混叠,需要在成像前进行重构处理。



图 1 方位向多通道SAR系统 Fig. 1 Azimuth multi-channel SAR system

BAQ算法是基于SAR原始数据统计特性,将I, Q数据分块,并对每一子块采用邻块的标准差进行 归一化,然后使用Lloyd-Max量化器进行量化^[8]。 作为一种有损压缩算法,BAQ算法在量化的过程 中必然引入了量化噪声,进而影响系统性能。

2.2 原始回波域评估指标

(1) 信噪比尺度因子(SNR scaling factor)

非均匀采样信号需要在成像前进行重构处理, 为分析数据压缩和重构过程中系统信噪比的变化, 这里引入信噪比尺度因子衡量信噪比的衰减程度, 其表达式为:

$$\phi = \frac{\text{SNR}_{\text{in}}}{\text{SNR}_{\text{out}}} \tag{2}$$

其中,SNR_{in}表示输入信号的信噪比,SNR_{out}表示 输出信号的信噪比,该值越大,信噪比衰减越严 重。为分析该指标,本节建立了如图2所示的信号 模型,此系统为线性系统。其中 $U_j(f_r, f)$ 为j通道的 输入信号, $n_{t,j}(f_r, f)$ 为j通道的系统热噪声(每个通 道的系统热噪声各不相关), G_j 为经过低噪放(LNA) 后的功率增益。假设信号为非饱和的, j通道的量 化噪声为 $n_{q,j}(f_r,f)$ (包括采样量化噪声 $n_{q,j,1}(f_r,f)$ 和 数据压缩造成的量化噪声 $n_{q,j,2}(f_r,f)$), $P_j(f_r,f)$ 为重 构滤波器, $U_{out}(f_r,f)$ 为输出信号, f_r 和f分别表示距 离向和方位向频率。



图 2 加入系统热噪声的信号模型

Fig. 2 Signal model with thermal noise

首先,*j*通道信号经过低噪放,它的信号功率 和噪声功率分别为:

$$P_{\mathrm{s},j} = P_{\mathrm{tx,av}} G_j \cdot E\left[\left| U_j(f_{\mathrm{r}}, f) \operatorname{rect}\left(\frac{f_{\mathrm{r}}}{B}\right) \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right) \right|^2 \right] (3)$$
$$P_{\mathrm{t},j} = G_j \cdot E\left[\left| n_{\mathrm{t},j}(f_{\mathrm{r}}, f) \operatorname{rect}\left(\frac{f_{\mathrm{r}}}{B}\right) \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right) \right|^2 \right] (4)$$

其中, *P*_{tx.av}为信号的平均发射功率, *B*为距离向带宽, *I*_s为多普勒带宽, *E*[·]表示期望值。则输入信号的信噪比为:

$$SNR_{in} = \frac{\sum_{j=1}^{N} P_{s,j}}{\sum_{j=1}^{N} P_{t,j}}$$
(5)

然后,对信号进行采样量化和数据压缩。由于 多通道重构发生在方位向,接下来只考虑方位向的 参数信息,此时噪声功率可以表示为:

$$P_{n} = \sum_{j=1}^{N} E\left[\left| \left(n_{t,j}(f) \cdot \sqrt{G_{j}} + n_{q,j}(f) \right) \cdot \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{s}}\right) \right|^{2} \right] (6)$$

相对压缩造成的量化噪声,采样量化噪声对信 号噪声功率的影响很小,下面的推导中忽略采样量 化噪声n_{q,j,1}(f_r,f)。此时,信噪比尺度因子 ϕ 为:

$$\phi = \frac{\mathrm{SNR}_{\mathrm{in}}}{\mathrm{SNR}_{\mathrm{out}}'}$$
$$= \frac{\sum_{j=1}^{N} E\left[\left|\left(n_{\mathrm{t},j}(f) \cdot \sqrt{G_{j}}\right) \cdot \mathrm{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right)\right|^{2}\right]}{\sum_{j=1}^{N} E\left[\left|\left(n_{\mathrm{t},j}(f) \cdot \sqrt{G_{j}} + n_{\mathrm{q},j,2}(f)\right) \cdot \mathrm{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right)\right|^{2}\right]}$$
(7)

故数据压缩后的信噪比受到压缩量化噪声的影 响而减小。

(2) 量化信噪比(SQNR)

量化信噪比是衡量数据压缩算法性能的重要评估指标,该指标反映了数据压缩对信号的影响,其 值越大,数据压缩对信号的影响越小^[21]。其计算公 式为:

$$SQNR = 10 \cdot \lg \frac{\sum_{p=1}^{P} \sum_{q=1}^{Q} |s(p, q)|^{2}}{\sum_{p=1}^{P} \sum_{q=1}^{Q} |s(p, q) - g(p, q)|^{2}}$$
(8)

其中, *s*(*p*, *q*)为未压缩的信号在(*p*, *q*)处的值, *g*(*p*, *q*)为压缩信号在(*p*, *q*)处的值,*P*和*Q*分别是方 位向和距离向的采样点数。

在传统的单通道SAR系统中,量化信噪比随着量化比特数线性变化^[22],其表达式为:

$$SQNR = 6R - 1.40 \tag{9}$$

其中, *R*为量化比特数。鉴于该指标只与量化噪声 功率和信号功率有关,本文建立了如图3所示的信 号模型。



图 3 不加系统热噪声的多通道信号模型 Fig. 3 Signal model without thermal noise

j通道采样后的信号功率和噪声功率如下式:

$$P_{\mathrm{s},j} = P_{\mathrm{tx.av}} G_j \cdot E\left[\left| U_j(f_{\mathrm{r}}, f) \mathrm{rect}\left(\frac{f_{\mathrm{r}}}{B}\right) \mathrm{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right) \right|^2 \right] (10)$$

$$P_{\mathrm{n},j} = E\left[\left|n_{\mathrm{q},j,1}(f_{\mathrm{r}},f)\mathrm{rect}\left(\frac{f_{\mathrm{r}}}{B}\right)\mathrm{rect}\left(\frac{f}{I_{\mathrm{s}}}\right)\right|^{2}\right]$$
(11)

在下面的推导中,只考虑方位向,进行数据压 缩后的噪声功率为:

$$P_{\rm n} = \sum_{j=1}^{N} E\left[\left| \left(n_{{\rm q},j,1}(f) + n_{{\rm q},j,2}(f) \right) \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{\rm s}}\right) \right|^2 \right]$$
(12)

在量化的过程中,有*n*_{q,j,1}(*f*) ≪ *n*_{q,j,2}(*f*),忽略 采样量化噪声。此时,系统的信号功率和量化噪声 功率分别为:

$$P_{\rm s} = \sum_{j=1}^{N} P_{{\rm s},j} \tag{13}$$

$$P_{\rm n} = \sum_{j=1}^{N} E\left[\left| n_{{\rm q},j,2}(f) \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{\rm s}}\right) \right|^2 \right]$$
(14)

故重构前量化信噪比为:

$$SQNR = \frac{P_s}{P_n}$$
(15)

2.3 重构后的评估指标

(1) 信噪比尺度因子

数据压缩后的信号通过一个*P_j(f)*的线性滤波器在多普勒域进行重构。鉴于此系统为一个线性系统,可以分开计算信号功率和噪声功率,此时输出的信号功率和噪声功率为:

$$P_{\rm s,out} = P_{\rm s,in} \tag{16}$$

$$P_{n,out} = \sum_{j=1}^{N} E\left[\left| \left(n_{t,j}(f) \cdot \sqrt{G_j} + n_{q,j,2}(f) \right) \right. \\ \left. \cdot P_j(f) \operatorname{rect} \left(\frac{f}{I_s} \right) \right|^2 \right]$$
(17)

其中, *P*_{s,in}表示输入信号功率。由于量化噪声和系统热噪声互不相关, 故有:

$$P_{n,out} = \sum_{j=1}^{N} G_j \cdot E\left[\left|n_{t,j}(f) \cdot P_j(f)\operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_s}\right)\right|^2\right] \\ + \sum_{j=1}^{N} E\left[\left|n_{q,j,2}(f) \cdot P_j(f)\operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_s}\right)\right|^2\right] \\ = (P_{n,in} + P_{n,q}) \cdot \sum_{j=1}^{N} E[|P_j(f)|^2]$$
(18)

其中, $P_{n,q}$ 表示数据压缩造成的量化噪声功率, $P_{n,n}$ 表示热噪声功率。则信噪比尺度因子 ϕ 为:

$$\phi = \frac{P_{\rm s,in}/P_{\rm n,in}}{P_{\rm s,out}/P_{\rm n,out}}$$

$$= \frac{P_{\rm s,in}/P_{\rm n,in}}{P_{\rm s,in} / \left((P_{\rm n,in} + P_{\rm n,q}) \cdot \sum_{j=1}^{N} NE[|P_j(f)|^2] \right)}$$

$$= \frac{(P_{\rm n,in} + P_{\rm n,q}) \cdot \sum_{j=1}^{N} E[|P_j(f)|^2]}{P_{\rm n,in}}$$

$$= \frac{(P_{\rm n,in} + P_{\rm n,q}) \cdot \sum_{j=1}^{N} \sum_{m=1}^{N} |P_{jm}(f)|^2}{P_{\rm n,in}}$$
(19)

文献[6]指出 $|P_{jm}(f)|$ 是一个由系统PRF决定的 值,并从矩阵论的角度给出重构滤波器项的数学解 释,见式(20)。它表示为矩阵 $P(f) \cdot P^{H}(f)$ 特征值 $\lambda(PRF)$ 和的形式,其中P(f)是N通道SAR系统的 重构滤波器, $P^{H}(f)$ 为P(f)的共轭矩阵。

$$\sum_{j=1}^{N} E[|P_j(f)|^2] = \sum_{j=1}^{N} \lambda_j(\text{PRF})$$
(20)

故重构后信噪比尺度因子是由3部分共同作用 的: 压缩量化噪声功率 $P_{n,q}$ 、系统热噪声功率 $P_{n,in}$ 以及重构滤波器项 $\sum_{j=1}^{N} E[|P_j(f)|^2]$ 。压缩量化 噪声功率与系统压缩比的选择有关,压缩比越高, 数据压缩造成的量化噪声越小,压缩量化噪声功率 也就越小; 重构滤波器项由系统PRF决定,受到系 统非均匀性的影响,非均匀性越大,该项对信噪比 尺度因子的影响也就越大。

(2) 量化信噪比

经过重构后,量化噪声功率的表达式如下:

$$P_{\rm n} = \sum_{j=1}^{N} E\left[\left| n_{{\rm q},j,2}(f) \operatorname{rect}\left(\frac{f}{I_{\rm s}}\right) \cdot P_j(f) \right|^2 \right]$$
(21)

故此时量化信噪比的表达式如下:

$$SQNR = \frac{P_{s}}{P_{n}} = \frac{P_{s,in}}{P_{n,q} \cdot \sum_{j=1}^{N} E[|P_{j}(f)|^{2}]}$$
$$= \frac{P_{s,in}}{P_{n,q} \cdot \sum_{j=1}^{N} \lambda_{j}(PRF)}$$
(22)

式中,分子为信号功率,对固定的系统,它是一个 定值;分母由压缩量化噪声和系统的非均匀性共同 决定。由此可见,影响重构后量化信噪比的因素主要有两点:压缩比和系统的非均匀性。

2.4 其他性能评估指标

(1) 虚假目标强度比(PGR)

如果不进行信号的非均匀重构或者重构不当,则将造成脉冲压缩的主峰两侧存在虚假峰值。此 外,如果多通道间存在幅度和相位的不一致误差,则也会引入虚假目标。虚假目标强度比是衡量多通 道成像的重要性能指标,其定义为:

$$PGR = 20 \lg \left(\frac{P_1}{P_2}\right) \tag{23}$$

其中, *P*₁为虚假目标峰值幅度, *P*₂为真实目标峰值 幅度。

(2) 平均相位误差(MPE)

该指标衡量压缩过程中引入相位误差的平均水 平。其值越小表示数据压缩对相位的影响越小。其 定义为:

MPE =
$$\frac{1}{P \cdot Q} \sum_{p=1}^{P} \sum_{q=1}^{Q} |\phi(p, q) - \varphi(p, q)|$$
 (24)

其中, $\phi(p,q)$ 为压缩前信号的相位, $\varphi(p,q)$ 为压缩 后信号的相位。

3 实验结果与分析

为了验证上述分析的正确性,下文首先用仿真 实验研究了数据压缩对信噪比尺度因子、量化噪声 和虚假目标强度比的影响,然后采用实际机载数据 在数据域和图像域验证了理论分析和仿真实验结果 的正确性。

3.1 仿真实验及分析

实验模拟了星载多通道SAR系统的回波信号, 并在各个通道加入固定信噪比的高斯白噪声作为系 统热噪声。这里定义一个参数表示系统非均匀性的 大小,称作非均匀因子F:

$$F = \left| \frac{\text{PRF} - \text{PRF}_{\text{uni}}}{\text{PRF}_{\text{uni}}} \right| \tag{25}$$

其中,PRF_{uni}为方位向信号均匀采样的PRF,可由 式(1)计算得到。当非均匀因子为零时,表示信号 均匀采样,通过调整参数,仿真实验模拟了不同非 均匀因子的情况。回波数据采用8 bit量化,BAQ 选择的压缩比为8:6,8:5,8:4,8:3,8:2,8:1,重构算 法选取了Kreiger在文献[17]中提出的方法,仿真参 数如表1,具体的仿真实验流程如图4所示。

表 1 多通道SAR系统的主要仿真参数 Tab. 1 Main simulation parameters of multi-channel SAR system

参数	数值
载频(GHz)	9.65
非均匀因子	$0{\sim}0.7$
速度(m/s)	7609.4
接收天线长度(Rx) (m)	4.78
子孔径数	2
发射天线长度(Tx)(m)	2.39



图 4 仿真实验流程图

Fig. 4 Flowchart of simulation experiments

对信噪比尺度因子的仿真结果如图5所示,其 中图5(a)-图5(c)的输入信号信噪比分别为30 dB, 20 dB, 10 dB。可以看出,在非均匀因子和系统热 噪声相同时,随着压缩比的减小,信噪比尺度因子 也随之减小;在压缩比和系统热噪声相同时,随着 非均匀因子的增大,信噪比尺度因子随之增大。故信 噪比尺度因子由3部分共同作用:非均匀因子,压缩 比以及系统热噪声,符合2.3节理论推导的结果。 数据域量化信噪比的仿真结果如图6所示,可 见:数据域量化信噪比受到压缩比和非均匀因子的 影响,当非均匀因子一定时,量化信噪比与压缩比 有关,压缩比越小,量化信噪比越高;当压缩比一 定时,非均匀因子越大,量化信噪比越低,与2.3 节理论分析基本一致。

虚假目标强度比的仿真结果如图7所示,可 见:(1)当非均匀因子增大时,虚假目标强度比会



图 5 加入不同热噪声的信噪比尺度因子随量化比特数的变化曲线 Fig. 5 SNR scaling factor of adding different thermal noise over quantization bits



图 6 不同非均匀因子的数据域量化信噪比随量化比特数的 变化曲线

Fig. 6 Signal to quantization noise ratio of different non-uniform factors over quantization bits in data domain



图 7 不同非均匀因子的虚假目标强度比随量化比特数的变化曲线 Fig. 7 Peek-to-ghost-ratio of different non-uniform factors over quantization bits

增大[23]。(2)当非均匀因子一定时,采用不同的压 缩比对虚假目标强度比几乎没有影响。实际上, BAQ压缩后的点目标峰值幅度衰减,但是主旁瓣 相对关系不变,呈等比例衰减[24]。故非均匀采样信 号在BAQ压缩及重构的过程中,真实目标和虚假 目标幅度等比例衰减,虚假目标强度比基本一致。 (3)在非均匀因子较小时,选取高的压缩比可能会 引起虚假目标强度比的升高,这是由于此时虚假目 标本身较弱,可能会淹没在量化噪声中。

3.2 实测数据实验及分析

实测数据实验流程图如图8所示。本文的原始 数据来自于一次飞行的四通道机载SAR系统,其系 统参数如表2。此处截取了4个后向散射特性不同的 均匀场景:农场、山丘、森林、海陆交界。为了评 估多通道系统非均匀采样的影响,本节通过抽取的 方式获得不同的PRF(300 Hz, 360 Hz和450 Hz)以 获得不同的非均匀性。其原始数据为8 bit量化,虚 实部都满足均值为零的高斯分布。对原始数据采用 两种处理方式:一是直接进行重构处理;二是进行 BAQ压缩后进行重构处理,本节依然选取3.1节中 的重构方法。最后,采用Chirp Scaling算法(CSA) 对重构后的数据进行聚焦,得到复图像。



图 8 实测实验流程图 Fig. 8 Flowchart of real data experiments



Tab. 2 Main parameters of multi-channel SAR system

参数	数值
载频(GHz)	5.4
$\mathrm{PRF}(\mathrm{Hz})$	1800
速度(m/s)	137.7
接收天线长度(Rx) (m)	0.624
子孔径数	4
发射天线长度(Tx)(m)	0.156

下面是实测数据实验结果及分析,4种不同的 场景如图9所示。其数据域量化信噪比的分析如下。



Fig. 9 Focused images for reconstructed raw data

图10为4种不同场景数据域量化信噪比随量化

比特数的变化曲线,图中黑色表示均匀采样的结 果,红色和蓝色分别表示非均匀因子为0.33和0.2的 结果。可见: (1)均匀场景的数据域量化信噪比主 要与两个因素有关: 非均匀因子和压缩比。非均匀 因子与具体的系统参数有关,压缩比是由星上存储 能力、下传链路大小以及具体应用的精度需求来综 合选择的。(2)在数据域,不同场景量化信噪比均 随着量化比特数线性变化,且在非均匀因子与压缩 比相同时,不同场景的量化信噪比大致相等。相对 均匀采样的数据,当非均匀因子为0.2时,量化信 噪比衰减2 dB; 当非均匀因子为0.33时,量化信噪 比衰减6.2 dB。根据公式(9)所示,在非均匀因子 为0.33时,若要达到均匀采样条件下8:4压缩的性 能,则可能需要选择8:5的压缩比进行BAQ压缩。 (3)在压缩比一定的条件下,数据域量化信噪比的 衰减与非均匀因子呈非线性关系,非均匀因子越 大,量化信噪比衰减越快。实测数据结果与前文量 化信噪比的理论分析基本一致。

经过以上的推导,多通道SAR系统的回波信号 经过重构后信噪比会下降,选用传统单通道的压缩 比可能无法保持其原有的精度。现今干涉、极化等 应用对相位精度的要求更高,所以需要对信号的相



Fig. 10 The signal to Quantization Noise Ratio over quantization bits in data domain

位变化进行精准评估,此处选取平均相位误差作为 评估指标。

图11展示了平均相位误差在数据域的结果。可 见:均匀场景数据域的平均相位误差也主要与压缩 比和非均匀因子有关。非均匀因子越大,平均相位 误差也就越大。在数据域,以8:4压缩的数据为 例,均匀采样时,平均相位误差为0.082 rad;当非 均匀因子为0.2时,平均相位误差为0.097 rad;当 非均匀因子为0.33时,平均相位误差为0.138 rad, 若要达到均匀采样条件下8:4压缩的相位精度,则 需要选择8:5的压缩比。

量化信噪比和平均相位误差还可作为图像域评估指标,图12展示了图像域量化信噪比的结果,可见:(1)图像域的量化信噪比不仅与非均匀因子和压缩比有关,还与场景有关,如在非均匀因子为0.2,压缩比为8:4的情况下,场景(a)为25.3 dB,场景(b)为22.9 dB,场景(c)为23.6 dB,场景(d)23.5 dB,可见场景目标的后向散射特性影响图像域的量化信噪比。(2)图像域的量化信噪比依然与量化比特数满足线性关系。

图像域的平均相位误差结果如图13所示,可 见:(1)图像域的平均相位误差与量化信噪比的影 响因素相同。当压缩比为8:4、非均匀因子为 0.2时,4个场景的平均相位误差依次为:场景 (a)0.070 rad,场景(b)0.102 rad,场景(c)0.091 rad,场景(d)0.162 rad。场景(d)的平均相位误差 与其余3个场景相差较大,实际上,对散射强度不 同的区域,低散射区域的回波信号经过BAQ压缩 后相位损失较大^[11]。海陆交界的场景中有既有陆地 又有海面,海面相对陆地,它的散射强度较低,故 场景(d)平均相位误差相对较大。(2)图像域的平均 相位误差与量化比特数之间呈非线性关系,此外随 着量化比特数的提高,非均匀因子对相位的影响越 来越小。

4 结论

本文分析了数据压缩对方位向多通道SAR系统 的影响,建立了多通道数据压缩的信号模型,推导 并分析了对数据域量化信噪比和信噪比尺度因子的 影响因素,最后通过仿真和实测数据,在数据域和 图像域分析了量化信噪比、平均相位误差的实验结 果。结果表明:信噪比尺度因子受到系统热噪声、 压缩比和非均匀因子三者的制约;数据压缩基本不 影响虚假目标强度比;经过BAQ压缩的非均匀采 样信号在重构的过程中量化信噪比会衰减,系统的 非均匀因子越大,重构滤波器项对量化噪声的影响



40

35

30

■ F 0.33 ▲ F 0.2

F 0

0

40

35

30

F = 0.33 F = 0.2 F = 0

-0-







越大,量化信噪比衰减得越严重,BAQ算法性能 将进一步下降;在均匀场景的数据域,数据压缩对 系统性能的影响因素主要有两点:非均匀因子和压 缩比;在图像域,其影响因素还包括地面散射特 性。在进行实际SAR系统的压缩算法设计时,如表2 中所示参数,当非均匀因子为0.2或者更小时,采 用8:4能满足系统高精度应用的需求;当非均匀因 子为0.33或者更高时,则要采用更低的压缩比(如 8:5)才能满足此需求。在非均匀因子较大时,BAQ 算法性能将会严重下降,未来的工作是根据通道间 相干性研究高性能的数据压缩算法,以期在保证图 像质量的同时尽可能的减少数据量。

参考文献

- Cumming I G and Wong F H. Digital Processing of Synthetic Aperture Radar Data: Algorithms and Implementation[M]. Norwood, MA: Artech House, 2005.
- [2] 邓云凯,赵凤军,王宇. 星载SAR技术的发展趋势及应用浅析
 [J]. 雷达学报, 2012, 1(1): 1–10.
 Deng Yun-kai, Zhao Feng-jun, and Wang Yu. Brief analysis on the development and application of spaceborne SAR[J]. *Journal of Radars*, 2012, 1(1): 1–10.
- Currie A and Brown M A. Wide-swath SAR[J]. IEE Proceedings F-Radar and Signal Processing, 1992, 139(2): 122–135. DOI: 10.1049/ip-f-2.1992.0016.
- [4] Currie A. Wide-swath SAR imaging with multiple azimuth beams[C]. Proceedings of IEE Colloquium on Synthetic Aperture Radar, London, UK, 1989: 3/1–3/4.
- [5] Currie A and Hall C D. A synthetic aperture radar technique for the simultaneous provision of high-resolution wide-swath coverage[C]. Proceedings 1990 Military Microwaves Conference, 1990: 539–544.
- [6] Gebert N, Krieger G, and Moreira A. Digital beamforming on receive: Techniques and optimization strategies for highresolution wide-swath SAR imaging[J]. *IEEE Transactions* on Aerospace and Electronic Systems, 2009, 45(2): 564–592. DOI: 10.1109/TAES.2009.5089542.
- [7] Kim J H, Younis M, Prats-Iraola P, et al. First spaceborne demonstration of digital beamforming for azimuth ambiguity suppression[J]. *IEEE Transactions on Geoscience and Remote Sensing*, 2013, 51(1): 579–590. DOI: 10.1109/TGRS.2012.2201947.
- [8] Kwok R and Johnson W T K. Block adaptive quantization of Magellan SAR data[J]. *IEEE Transactions on Geoscience* and Remote Sensing, 1989, 27(4): 375–383. DOI: 10.1109/36.29557.
- [9] Max J. Quantizing for minimum distortion[J]. IRE Transactions on Information Theory, 1960, 6(1): 7–12. DOI: 10.1109/TIT.1960.1057548.

- [10] McLeod I H and Cumming I G. On-board encoding of the ENVISAT wave mode data[C]. Proceedings of IEEE International Geoscience and Remote Sensing Symposium, Firenze, Italy, 1995, 3: 1681–1683.
- [11] Martone M, Bräutigam B, and Krieger G. Quantization effects in TanDEM-X data[J]. *IEEE Transactions on Geoscience and Remote Sensing*, 2015, 53(2): 583–597. DOI: 10.1109/TGRS.2014.2325976.
- [12] Pavia P, Spera G, Venturini R, et al. CSG satellite design and performance[C]. Proceedings of the 11th European Conference on Synthetic Aperture Radar, Hamburg, Germany, 2016: 1023–1026.
- [13] McLeod I H, Cumming I G, and Seymour M S. ENVISAT ASAR data reduction: Impact on SAR interferometry[J]. *IEEE Transactions on Geoscience and Remote Sensing*, 1998, 36(2): 589–602. DOI: 10.1109/36.662741.
- [14] Benz U, Strodl K, and Moreira A. A comparison of several algorithms for SAR raw data compression[J]. IEEE Transactions on Geoscience and Remote Sensing, 1995, 33(5): 1266-1276. DOI: 10.1109/36.469491.
- [15] 谭洪, 仇晓兰, 洪峻. 原始数据压缩对全极化SAR极化信息的 影响[J]. 系统工程与电子技术, 2015, 37(9): 2029-2034.
 Tan Hong, Qiu Xiao-lan, and Hong Jun. Effect of raw data compression on polarimetric information of quad polarimetric SAR[J]. Systems Engineering and Electronics, 2015, 37(9): 2029-2034. DOI: 10.3969/j.issn.1001-506X.2015.09.12.
- [16] 行坤, 邓云凯, 祁海明. 原始数据压缩对星载SAR/GMTI系统 测速影响研究[J]. 电子与信息学报, 2010, 32(6): 1321–1326. Xing Kun, Deng Yun-kai, and Qi Hai-ming. Study of effect of raw data compression on space-borne SAR/GMTI velocity measurement[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2010, 32(6): 1321–1326.
- [17] Krieger G, Gebert N, and Moreira A. Unambiguous SAR signal reconstruction from nonuniform displaced phase center sampling[J]. *IEEE Geoscience and Remote Sensing Letters*, 2004, 1(4): 260–264. DOI: 10.1109/LGRS.2004. 832700.
- [18] Jing Wei, Xing Meng-dao, Qiu Cheng-wei, et al.. Unambiguous reconstruction and high-resolution imaging for multiple-channel SAR and airborne experiment results[J]. *IEEE Geoscience and Remote Sensing Letters*, 2009, 6(1): 102–106. DOI: 10.1109/LGRS.2008.2008825.
- [19] Lin Y P and Vaidyanathan P P. Periodically nonuniform sampling of bandpass signals[J]. *IEEE Transactions on Circuits and Systems II: Analog and Digital Signal Processing*, 1998, 45(3): 340–351. DOI: 10.1109/82.664240.
- [20] Jenq Y C. Perfect reconstruction of digital spectrum from nonuniformly sampled signals[J]. *IEEE Transactions on*

Instrumentation and Measurement, 1997, 46(3): 649–652. DOI: 10.1109/19.585419.

- [21] 仇晓兰, 雷斌, 葛蕴萍, 等. SAR原始数据两种量化压缩方式的 性能评估[J]. 电子与信息学报, 2010, 32(9): 2268-2272.
 Qiu Xiao-lan, Lei Bin, Ge Yun-ping, et al.. Performance evaluation of two compression methods for SAR raw data[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2010, 32(9): 2268-2272.
- [22] Algra T. Data compression for operational SAR missions using entropy-constrained block adaptive quantisation[C]. Proceedings of 2002 IEEE International Geoscience and Remote Sensing Symposium, Toronto, Canada, 2002, 2: 1135–1139.



作者简介

赵 耀(1993-),男,河南人,中国科学 院电子学研究所通信与信息系统专业硕 士研究生,研究方向为星载数据压缩技 术。

E-mail: zhaoyaohust@163.com



邓云凯(1962-),男,湖北人,现为中国 科学院电子学研究所研究员,博士生导 师,研究方向为星载合成孔径雷达系统 设计。

E-mail: ykdeng@mail.ie.ac.cn



王 字(1980-),男,河南人,现为中国 科学院电子学研究所研究员,博士生导 师,研究方向为SAR系统设计与信号处 理技术。

E-mail: yuwang@mail.ie.ac.cn

[23] 郜参观,邓云凯,冯锦,等.非均匀采样对偏置相位中心多波束 SAR性能影响的分析[J].电子与信息学报,2012,34(6): 1305-1310.

Gao Can-guan, Deng Yun-kai, Feng Jin, et al. Analysis on the non-uniform sampling of displaced phase center multiple-beam SAR systems[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2012, 34(6): 1305–1310.

[24] 李信, 祁海明, 华斌, 等. 星载SAR原始数据压缩引起的目标辐射误差机理研究[J]. 电子与信息学报, 2011, 33(8): 1845–1850.
Li Xin, Qi Hai-ming, Hua Bin, et al.. Theoretical analysis on target radiometric error resulting from spaceborne SAR raw data compression[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2011, 33(8): 1845–1850.



李 宁(1987-),男,安徽人,毕业于中 国科学院电子学研究所,获得博士学 位,现为中国科学院电子学研究所助理 研究员,研究方向为多模式合成孔径雷 达成像及其应用技术。

E-mail: lining_nuaa@163.com



王 伟(1985-),男,河北人,毕业于中 国科学院电子学研究所,获得博士学 位,现为中国科学院电子学研究所助理 研究员,研究方向为新体制星载SAR系 统设计和信号处理。

E-mail: ww_nudt@sina.com