文章编号:1001-9014(2005)05-0344-04

毫米波 Costas 编码雷达动目标一维距离像运动补偿

刘 静, 李兴国, 李跃华

(南京理工大学,江苏 南京 210094)

摘要:毫米波 Costas 编码雷达是一种高距离分⊭率雷达,运动补偿是其实现距离高分辨率的核心技术.提出了一种 基于时域的运动补偿方法,并对其测速精度进行了分析.仿真结果表明该方法是可行的,具有速度快的优点. 关键词:高分辨率雷达;运动补偿;一维距离像;Costas 编码 中图分类号:TN957;TN958 文献标识码;A

MOTION COMPENSATION FOR 1-D RANGE PROFILE OF MOVING TARGET IN MMW COSTAS FREQUENCY HOPPED RADAR

LIU Jing, LI Xing-Guo, LI Yue-Hua (Nanjing Univ. of Sci. & Tech., Nanjing 210094, China)

Abstract: MMW Costas frequency-coded radar is a kind of high-range-resolution radar, and motion compensation is the key to realize high range resolution. A motion compensation method based on time domain was proposed, and the accuracy of estimating velocity was also analyzed. Simulations show that this method is feasible and fast. Key words; high resolution radar; motion compensation; 1-D mange profile; Costas code

引言

高分辨率雷达是现代雷达的一个重要发展方向^{1.2},它要求雷达系统具有大的带宽.在现有的硬件 水平限制下,频率编码波形可以避免某些高分辨率波 形应用时的实际问题,在保证高分辨率的前提下,具有 较窄的瞬时带宽,显著降低了对接收机和信号处理器 件的要求,易于工程实现,是一种实用的高分辨率信号 形式.与频率步进信号相比,Costas 频率编码信号具有 近似理想的"图钉"型模糊函数,消除了距离——多普 勒耦合,且距离旁瓣被控制在较低电平,但由于目标运动 产生的多普勒失配会引起能量发散,为了使聚焦理想,必 须进行运动补偿.本文首先分析了毫米波 Costas 编码雷 达的原理和多普勒性能,在此基础上提出了一种基于时 远的运动参数估计方法,最后给出了仿真结果.

1 目标运动对一维距离像的影响

1.1 毫米波 Costas 编码雷达成像原理

收稿日期:2004 - 10 - 10,修回日期:2005 - 06 - 15

基金项目:国防重点预研项目(41305020501)

作者简介:刘静(1979-),女,重庆人,南京理工大学,在读博士生,主要从事毫米波高分辨率雷达关键技术研究.

毫米波 Costas 编码雷达的发射信号是一组载频 Costas 编码的相参脉冲序列,其数学表达式为^[3]:

$$x(t) = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{i=0}^{N-1} u(t - iT_r) \exp(j2\pi f_i t) \quad , \qquad (1)$$

为 Costas 序列, f_0 为初始载频, Δf 为跳频步长, N 为脉冲个数, T 为脉冲宽度, T, 为脉冲重复周期.

对于距离为*R*的静止目标,经过 I、Q 正交双通 道的混频、滤波及归一化综合处理,可得目标回波信 号的复包络输出:

$$G_i = \exp\left(-j2\pi f_i \frac{2R}{c}\right) \quad , \tag{2}$$

可以这样理解:目标是一个线性系统,雷达发射 机用一组离散频率的正弦信号对它进行激励,得到 的回波信号实际上是对目标频域信息的采样,对所 得到的频域信息进行逆离散傅立叶变换,就可得到 目标的时域冲激响应,即一维距离像.但由于其经过 Costas 编码调制,顺序已被打乱,进行 IDFT 之前应

Received date: 2004 - 10 - 10, revised date: 2005 - 06 - 15

将 G, 按频率步进方式整序.

1.2 毫米波 Costas 编码雷达多普勒性能分析

当目标和雷达间有相对运动时,式(2)表示的 复包络相位有如下形式

$$\psi_{i} = -2\pi f_{i} \frac{2}{c} \left(R - vt - \frac{1}{2} at^{2} \right) \quad , \qquad (3)$$

其中 R 为目标相对雷达的初始距离,v 为目标与雷达的相对径向速度,a 为目标加速度,t = iT, + T/2 + 2R/c 为第 i 个回波脉冲的采样时刻.

首先假设在合成处理之前已对目标的相对径向 速度进行了精确补偿,只考虑加速度对目标一维距 离像的影响(本文仿真均采用如下参数:R = 308m, $f_0 = 35$ GHz, $\Delta f = 10$ MHz, N = 64, T = 100ns, $T_r =$ 40μ s). 若以 ISAR 成像运动补偿精度为准,当目标 加速度 a 的大小在式(4)确定的范围内时,其对目 标一维距离像的影响可以忽略^[4]

 $a \le \lambda_0 / (4N^2 T_r^2)$, (4) 按本文所采用的系统参数,图1给出了 $a = 300 \text{ m/s}^2$ 时(虚线)和静止时(实线)的合成距离像,其中横轴 表示逆傅立叶变换点数(用N表示),纵轴为归一化 电压值(用U表示).可见,在加速度为 300m/s²时, 其对合成距离像的影响可以忽略,而这一加速度要 求在工程中很容易满足.

下面我们仅分析径向速度对一维距离像的影响.将 $a=0,t=iT_r+T/2+2R/c$ 代入式(3),并按频率步进方式整序,可得整序后的复包络相位为^[5]

$$\psi'_{i} = -2\pi (f_{0} + i\Delta f) \frac{2}{c} \left\{ R - v_{i} \left[(c'_{i} - 1) T_{r} + \frac{T}{2} + \frac{2R}{c} \right] \right\}, \quad (5)$$

其中 C'_i 是与 C_i 由同一个 Costas 阵列变换而来的 Costas 序列. 忽略常数项,上式可改写为



图 1 加速度对一维距离像的影响 Fig. 1 Effect of acceleration on 1-D range profile

$$+\frac{4\pi}{c}(f_0+i\Delta f)v_t(c'_i-1)T_r \quad , \qquad (6)$$

式(6)中,第一项是脉冲间正常的相位关系,决 定了目标峰值在距离轴上的静态位置;第2项和第 1项同为线性相位项,IFFT 合成处理后使目标合成 距离像产生平移,平移的高分辨距离单元数为 $2N\Delta fv_{e}(T/2 + 2R/c)/c_{e}$ 若以在相参处理时间内由速 度引起的平移量不超过半个距离分辨单元为准则, 因为 $R \leq T.c/2$ 、 $T \ll T.$,按照本文采用的参数,可得目 标径向速度为2926.03 m/s,因此第2项的影响可以 忽略;第3项是速度对距离像的主要影响.由 Costas 序列的性质可知,该相位项在各个脉冲间没有固定 的相位关系^[5],因而不存在距离-多普勒耦合,但 由于其等效在采样序列的相位中加入了随机噪声. 因而造成合成距离像峰值发散和衰减,旁瓣电平抬 高. 对于固定的雷达参数, 当速度超过某一门限 时^[6],目标的峰值衰减到噪声电平,无法成像.为了 进行后续信号处理,必须进行运动补偿.

2 基于时域的一维距离像运动补偿

考虑径向速度为 v_t 的单点目标,连续发射L帧 Costas 信号,则第一帧和第L帧的回波信号 $s_1(t)$ 和 $s_L(t)分别为:$

$$s_{1}(t) = \exp\left\{-j2\pi \left[f_{0} + (c_{i}-1)\Delta f\right]\frac{2}{c}\left[R - v_{i}\left(iT_{r} + \frac{T}{2} + \frac{2R}{c}\right)\right]\right\}$$

$$s_{L}(t) = \exp\left\{-j2\pi \left[f_{0} + (c_{i}-1)\Delta f\right]\right\}$$

$$\frac{2}{c}\left[R - v_{i}\left\{\left[(L-1)N + i\right]T_{r} + \frac{T}{2} + \frac{2R}{c}\right\}\right]\right\}, \quad (7)$$

按频率步进方式整序后的回波信号 $s'_1(t)$ 和 $s'_L(t)$ 分别为

$$s'_{1}(t) = \exp\left[-j2\pi(f_{0} + i\Delta f) - \frac{2}{c} \left\{R - v_{t}\left[(c_{i}' - 1)T_{r} + \frac{T}{2} + \frac{2R}{c}\right]\right\}\right]$$
$$s'_{L}(t) = \exp\left[-j2\pi(f_{0} + i\Delta f)\right]$$

$$\frac{2}{c} \left\{ R - v_t \left\{ \left[(L-1)N + c_i' - 1 \right] T_r + \frac{T}{2} + \frac{2R}{c} \right\} \right\} , (8)$$

$$\Leftrightarrow s(t) = s'_t(t) / s'_1(t),$$

$$s(t) = \exp\left[j\frac{4\pi}{c}(f_0 + i\Delta f)v_t(L-1)NT_r\right] , (9)$$

 $对_{s}(t)$ 进行 M 占证值立叶变换并取模有

$$\operatorname{IFFT}[s(t)] = \left| \frac{1}{M} \sum_{i=0}^{N-1} \exp\left[j \frac{4\pi}{c} (f_0 + i\Delta f) v_t (L-1) NT_r \right] \exp\left(j \frac{2\pi}{M} li \right) \right|$$
$$= \left| \frac{1}{M} \exp\left[j \frac{4\pi}{c} f_0 v_t (L-1) NT_r \right] \right|$$
$$\sum_{i=0}^{N-1} \exp\left\{ j \frac{2\pi}{M} i \left[l + \frac{2M\Delta f}{c} v_t (L-1) NT_r \right] \right\} \right|, \quad (10)$$

由上式可知,合成距离像在 $-\frac{2M\Delta f}{c}v_t(L-1)NT$,处 达到同相叠加,有峰值输出.由于逆傅立叶变换的周 期性,在最大不模糊距离窗内,当目标径向速度为正 (靠近雷达)时,上述距离像峰值位置为 $M - \frac{2M\Delta f}{c}v_t(L-1)NT_r$,而当目标径向速度为负(远离雷达)时, 距离像峰值为 $-\frac{2M\Delta f}{c}v_t(L-1)NT_r$,故同一峰值会 对应正、负两个不同的速度.为了解决这个问题,在 进行逆傅立叶变换前将回波数据进行相位补偿,使 合成距离像峰值向右平移M/2个距离单元,则在最 大不模糊距离窗内的距离像峰值位置l为

$$l = \frac{M}{2} - \frac{2M\Delta f}{c} v_t (L-1) NT_r$$

即有

$$v_{t} = \left(\frac{M}{2} - l\right) c / \left[2M\Delta f(L-1)NT_{r}\right] \quad , \qquad (11)$$

同时由于逆傅立叶变换的周期性,回波峰值会同时 出现在 kM + l(k 为正整数)处,因此无模糊测速范 围 v_{range} 为 $\left[-\frac{c}{4\Delta f(L-1)NT_{r}}, \frac{c}{4\Delta f(L-1)NT_{r}}\right]$.

3 仿真实验

为了考察上述方法的性能,本文采用1.2节所 述参数对单点运动目标,在[-300m/s,300m/s]的 速度范围内进行了速度补偿仿真实验.仿真中对回 波复采样数据添加了不同信噪比的复高斯白噪声,*L* 帧信号的获取利用采样存储设备同时记录*L* 帧回波 数据来实现.图2、图3分别给出了M = 1024, L = 5(在本文的雷达系统参数下,无模糊测速范围为[-732.42m/s,732.42m/s],这显然能满足工程要求), 信噪比为 SNR = 15dB,5dB 时的速度估计曲线.其中 横轴为目标真实速度,用 *V* 表示;纵轴为估计速度, 用 *V* 表示.可见,在无模糊测速范围内和一定的信 噪比条件下,通过选择合适的参数M、*L* 值,算法总 能得到精确的速度估计值.

仿真中发现,当雷达参数固定时,速度估计精度 由 *M*、*L* 决定.由式(11)可知,当信号 *s*(*t*)峰值位置 变化1时,对应的目标速度变化 Δ*v*_i 为

$$\Delta v_t = \frac{c}{2M\Delta f(L-1)NT} \quad , \tag{12}$$

即目标运动速度变化在这个范围内时所得到的估计 速度相同,这就造成了测速误差,所以增大 M 和 L 的取值有利于提高测速精度.



图 2 速度估计曲线(SNR = 15dB)

Fig. 2 Estimated velocity (SNR = 15dB)



图 3 速度估计曲线(SNR = 5dB) Fig. 3 Estimated velocity(SNR = 5dB)

令 L = 2(只考虑 M 对算法测速精度的影响), 增大 M,即增大算法的采样分辨率,可以减小 IFFT 的栅栏效应,提高测速精度,但同时增加了算法的计 算量.如果 M 的取值过小,速度补偿曲线又会出现 明显的阶梯状^[7];同理,取 M 为跳频脉冲个数 N(只 考虑 L 对算法测速精度的影响),L 增大,也有利于 提高测速精度,改善阶梯状曲线形状,但却减小了无 模糊测速范围,同时增加了系统的成本和复杂度.下 表给出了取不同 M 和 L 值时的理论测速精度值,同 时给出了相应的最大不模糊测速范围,工程实现时 可以参考选取合适的参数值.

由于同时利用了第一帧和第 L 帧的信号来实现 速度补偿,因此进行第一次速度估计需要通过发射 L 帧信号来实现,但以后每次速度估计可在每帧发 射信号时间内完成(利用第二帧和第 L +1 帧回波 信号,以此类推),因而该方法具有计算量小、快速 的优点.

4 结束语

本文提出一种基于时域的速度估计方法对毫米 波 Costas 编码动目标一维距离像进行运动补偿,并

0.67

[-172.3, 172.3]

1.04

[-266.3,266.3]

通过仿真实验证明了这种方法的可行性、快速性.利 用本文提出的方法进行运动补偿所得的目标一维距 离像可以进一步应用于毫米波 Costas 编码雷达的目 标识别技术中.

0.67

-86.2,86.2]

轰 1

1.04

-133.2,133.2

REFERENCES

- [1] SUN Chang-Gui, LI Xing-Guo. Two-step stretch processing method for MMW high-resolution radar [J]. J. Infrared Millim. Waves (孙长贵,李兴国.毫米波高分辨雷达二步 伸缩处理方法:红外与毫米波学报),2003,22(6): 457-460.
- 2 ZENG Yong-Hu, WANG Xue-Song, XIAO Shun-Ping, et al. High-resolution radar target recognition based on correlation of instantaneons polarization WVD [J]. J. Infrared Millim. Waves (曾勇虎,王雪松,肖顺平,等.基于瞬态极 WVD 相关的高分辨率 雷达目标识别. 红外与毫米波学 报),2004,23(6);455—458.
- [3] LIU Jing, LI Xing-Guo, Wu Wen. Application of waveform entropy method for motion compensation of MMW Costas

(上接第343页)

结论 3

本文提出了一种新型微带左手传输线结构,并 证明了它具有左手材料的后向辐射和相位超前的特 征.由于该结构简单紧凑,所以它特别适用于微波集 成电路和毫米波集成电路. 文中给出了一个左·右手 混合微带线在毫米波微带阵列中应用的例子,利用 左手传输线相位超前的特性,控制阵列馈电点间的 零相位差,来克服辐射方向图的偏移.

REFERENCES

- [1] Veselago V G. The electrodynamics of substances with simultaneously negative values of and [J]. Soviet Physics Uspekhi, 1968, 4: 509-514.
- [2] Christophe Caloz, Itoh T. Application of the transmission

frequency hopped radar [J]. J. Infrared Millim. Waves(刘 静, 李兴国, 吴文. 波形熵法在毫米波 Costas 跳频雷达 运动补偿中的应用.红外与毫米波学报),2003,22 (4):303-306.

1.14

[-585.9,585.9]

- [4] LIU Zheng, ZHANG Shou-Hong. Estimation of target motion parameter in a stepped-frequency pulses radar [J]. Acta electronica sinica(刘峥,张守宏.步进频率雷达目标的 运动参数估计. 电子学报), 2003, 28(3):43--45.
- [5] MU Shan-Xiang, LI Xing-Guo, KONG De-Chun. Doppler performance analysis of interpulse Costas FH radar signal [J]. J. Infrared Millim. Waves(牟善祥,李兴国,孔德 春. 脉间 Costas FH 雷达信号的多普勒性能分析. 红外 与毫米波学报), 2000, 19(4):313—317.
- [6] Wehner D R. High resolution radar [M]. London: Artech House Inc. 1997.
- [7] Jiang Nan-Zhi, Wang Mao-Lu, Li Shao-Hong, et al. Compensation methods for stepped frequency radar HRR imaging [J]. Journal of Electronics(蒋楠稚, 王毛路, 李少洪等. 频率步进脉冲距离高分辨一维成像速度补偿分析, 电 子科学学刊), 1999, 21(5):665-670.

line theory of left-handed (LH) materials to the realization of a microstrip 'LH line' [J]. APS. IEEE, 2002, 2: 16 - 21.

- [3] Lindell I V, Tretyakov S A, Nikoskinen K I, et al. Bw media-media with negative parameters, capable of supporting backward waves [J]. Microwave and Optical Technology Letters, 2001, 31: 129-133.
- [4] Ramesh Garg. Microstrip Antenna Design Handbook [M]. Boston: Artech House, 2001.
- [5] WU Zhan-Zhan, XU Shan-Jia. Rigorous mode matching analysis of transmission characteristics for periodic dielectric structures [J]. J. Infrared Millim. Waves (伍瞻瞻,徐善 驾,周期介质结构传输特性的严格模匹配分析.红外与 毫米波学报),2004,23(1):21-26.
- [6] JING Heng-Zhen, XU Shan-Jia. Mode matching analysis of a new omnidirectional circular rod antenna with double dielectric gratings for millimeter-wave application [J]. J. Infrared Millim. Waves (靖恒珍,徐善驾. 新型双介质栅毫 米波棒形全向天线的模匹配分析. 红外与毫米波学 报),2003,22(4):241-245.

0.64

[-325.5, 325.5]

 $\Delta v_i (m/s)$

v_{range}(m∕s)