文章编号:1004-9037(2012)02-0125-06

一种时域滑窗多普勒后处理的STAP 方法

姜 晖1 廖桂生2

(1. 西安邮电学院通信与信息工程学院,西安,710121;2. 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:一般的多普勒后处理方法忽视了相邻多普勒通道间数据的相关性,这将造成杂波协方差矩阵估计的不准, 因此本文提出了一种联合相邻多普勒通道信息的空时自适应处理方法。该方法先通过时域滑窗后滤波的处理方 式来降低杂波的自由度,再利用相邻多普勒门上数据相关性进行联合处理,最终构造出新的杂波协方差矩阵。该 方法在提高时域自适应能力的同时减轻了空域杂波相消的负担,提高了处理器的性能,并消除因信息泄露带来 的影响,以达到有效抑制地杂波的目的。通过对仿真和实测数据处理,证明了该方法的有效性。

关键词:机载相控阵雷达;降维;多普勒通道

中图分类号:TN959.73 文献标识码:A

STAP Method After Time-Delay Taps and Doppler Filtering

Jiang Hui¹, Liao Guisheng²

(1. School of Communications and Information Engineering, Xi' an University of Post and Tables X''_{1} = 710101 Cli

Telecommunication, Xi'an, 710121, China;

2. National Key Lab of Radar Signal Processing, Xidian University, Xi'an, 710071, China)

Abstract: In post-Doppler processing methods of space-time adaptive processing (STAP) available, the correlation between the channels is ignored, thus leading to the inaccurate estimation of covariance matrix of clutter. Hence, a new post-Doppler processing STAP method is proposed to solve the problem. The method firstly reduces the degree of freedom (DOF) of clutter by time-delay filtering. Then, the method makes full use of the correlation among the adjacent Doppler bins to construct a new covariance matrix. It improves the ability of adapation in the time domain and releases the burden of clutter suppression in the spacing domain, eliminates the influence of diffuse information on covariance matrix, and combines the multi-Doppler bins followed by the clutter suppression. Thereby, the proposed method can effectively suppress clutter. Finally, the measured data is processed by the method. Analysis results show that the method improves the processing of effectiveness.

Key words: airborne phased array radar; reduced rank (RR); Doppler channel

引 言

空时自适应处理技术在空域和时域中同时进行 自适应滤波,能够有效地抑制杂波,尽管空时自适应 处理具有非常好的性能,但是在实际应用中存在着 许多的困难:运算量大;在相控阵体制下如何保持众 多单元一致性的前提下实现超低副瓣;在实际应用 中无法准确地估计杂波协方差矩阵。这些难题均造 成了最优处理的不现实性,为了克服上述两个问题, 降维技术^[1-9]在空时自适应处理(Space-time adaptive processing, STAP)算法得到了广泛的应用。

在各种降维方法中由Brennan^[3]提出的先滑窗 再时空联合处理方法(F\$A),虽然该方法可用较

基金项目:教育部新世纪优秀人才计划(NCET-08-0891)资助项目;陕西省自然科学基金(2010JQ80241)资助项目;陕 西省教育厅自然科学基金(2010JK836)资助项目。

收稿日期:2011-04-28;修订日期:2011-08-22

少的时域自由度和较多的空域自由度执行空时联 合自适应处理,但是它对接收到的数据仍然有很高 的要求,在特定的情况下难以获得足够的数据样 本,于是人们对其提出了改进,如子阵处理的方法, 在延迟的通道中只选用部分的输出,同时对其采取 时域加窗处理。这些改进方法虽然在杂波抑制能力 上取得了一定的提高,但在延迟通道中选取的输出 数据过少,时域的自适应能力将会变差。另外,由于 时域的深加权也会对系统的稳定性造成一定影响。 同时,人们在采用各种降维方法对数据进行处理 时,一般都未将多普勒通道信息的相关性考虑在 内,这就进一步增加了杂波协方差矩阵估计的不准 确。因此,为了更好地估计杂波协方差矩阵,本文利 用相邻多普勒门的信息进行杂波协方差矩阵估计, 提出了一种联合多普勒门的空时自适应处理方法, 将这个思想应用到F\$A 方法中就形成了JDF\$A 方法,该方法能够利用较多的多普勒通道进行联合 处理,以获得较强的杂波抑制的能力。

1 空时二维自适应处理

空时二维自适应信号处理的思想是Brennan^[3] 首先提出用于机载雷达中,其实质是将一维空域滤 波技术推广到时间与空间二维域中,提出了自适应 雷达理论,并在高斯杂波背景加确知信号的模型 下,根据似然比检测理论导出一种空时二维联合自 适应处理结构。

设雷达天线由 N 个阵元组成,一个相干处理 脉冲内有 K 个脉冲,将第 n 个阵元的第 k 次采样的 数据记为 x_{nk} 。设 H_0 , H_1 分别代表无目标、有目标, 在此假设下接收数据可写为

$$x_{nk} = \begin{cases} \boldsymbol{c} + \boldsymbol{n} & \text{ (BU)} \boldsymbol{H}_0 \\ b\boldsymbol{S} + \boldsymbol{c} + \boldsymbol{n} & \text{ (BU)} \boldsymbol{H}_1 \end{cases}$$
(1)

式中:*b* 为回波的幅度; *c*, *n* 分别为杂波和热噪声。 式(1)可写为

$$\boldsymbol{x} = [x_{11} x_{21} \cdots x_{n1} x_{12} \cdots x_{nk}]^{\mathrm{T}}$$

S 为空时信号导向矢量

$$\mathbf{S} = \mathbf{S}_{s} \bigotimes \mathbf{S}_{t} \tag{2}$$

式中:符号 \otimes 为 kronecker 积; S_s , S_t 分别是空间和 时间导向矢量, S_t (f_{dk}) = [1 e^{jf_{dk}} ···· e^{j(K-1)f_{dk}}]^T, S_s (ϕ_0) = [1 e^{jcos\phi_0} ··· e^{j(N-1)cos\phi_0}]^T, 其中 f_{dk} , ϕ_0 为时间归一化频率和空域锥角。

根据线性约束最小方差准则对此数据求解最 优权,即求解如下式的线性约束

$$\begin{cases} \min_{\boldsymbol{W}} \quad \boldsymbol{W}^{\mathrm{H}}\boldsymbol{R}_{x}\boldsymbol{W} \\ \mathrm{s.\,t.} \quad \boldsymbol{W}^{\mathrm{H}}\boldsymbol{S} = 1 \end{cases}$$
(3)

式中R_x为杂波协方差矩阵。

可得到最优权

$$\boldsymbol{W}_{\text{opt}} = \frac{\boldsymbol{R}_x^{-1}\boldsymbol{S}}{\boldsymbol{S}^{\text{H}}\boldsymbol{R}_x^{-1}\boldsymbol{S}}$$
(4)

其改善因子为

IF =
$$\frac{\text{SCNR}_{\text{out}}}{\text{SCNR}_{\text{in}}} = \mathbf{S}^{\text{H}} \mathbf{R}_{x}^{-1} \mathbf{S} (\text{CNR}_{\text{in}} + 1) \sigma_{\text{in}}^{2}$$
 (5)

式中:onn为输入的噪声功率;CNRin为输入杂噪比。

2 F \$ A 处理方法

直接使用全维空时自适应处理方法对接收数 据进行消杂处理可达到最优,但在实际中无法实 现。因此提出各种降维处理方法对数据进行处理, 使得运算量在降低的同时性能达到准最优。在这些 方法中F\$A的原理图如图1所示。



图1 F\$A方法原理图

该方法先通过时域滑窗滤波处理,降低了每一 个多普勒通道的杂波自由度,这样可以用较少的时 域自由度和较多的空域自由度参与时空联合处理。

假设在一个 CPI 内的脉冲数是 K+2 个,对每 个空域通道进行 3 次 K 点离散傅里叶变换(Discrete Fourier transform, DFT),每次参加的序列 在时间上滑动一个脉冲,空时自适应处理是针对一 个多普勒通道的输出进行处理。设X(n,i)(i=1,2, 3)分别表示在第n(n=1,...,N)个空域通道中接收 的不滑动、滑一个脉冲、滑两个脉冲的数据矢量

$$\boldsymbol{X}(n,1) = \begin{bmatrix} x_{n1} & x_{n2} & \cdots & x_{nK} \end{bmatrix}^{\mathrm{H}}$$
(6)
$$\boldsymbol{X}(n,2) = \begin{bmatrix} x_{n1} & x_{n2} & \cdots & x_{nK+1} \end{bmatrix}^{\mathrm{H}}$$
(7)

$$\mathbf{x}(n, \boldsymbol{z}) = \begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{n2} & \boldsymbol{x}_{n3} & \cdots & \boldsymbol{x}_{nK+1} \end{bmatrix}$$
(7)

 $X(n,3) = \begin{bmatrix} x_{n3} & x_{n4} & \cdots & x_{nK+2} \end{bmatrix}^{H}$ (8) 经过DFT 后,第k 个多普勒滤波器(T_k)的输出为

 $\mathbf{y}_{ink} = \mathbf{T}_{k}^{H} \mathbf{X}(n,i)$ i = 1, 2, 3 (9)

形成 N 个通道的输出可写为

 $Y_{ik} = \begin{bmatrix} y_{i1k} & y_{i2k} & \cdots & y_{iNk} \end{bmatrix}^{H}$ (10) 最终形成的处理数据是

取《形成的处理数据 f $\boldsymbol{B}(r_n, f_{dk}) =$

 $\begin{bmatrix} \boldsymbol{Y}_{1k}^{\text{H}}(r_{n}, f_{dk}) & \boldsymbol{Y}_{2k}^{\text{H}}(r_{n}, f_{dk}) & \boldsymbol{Y}_{3k}^{\text{H}}(r_{n}, f_{dk}) \end{bmatrix}^{\text{H}}(11) \\ \text{F$A 方法的空时二维导向矢量为}$

式中:

$$\mathbf{S}_{\mathrm{F}\,\$\,\mathrm{A}} = \mathbf{g} \bigotimes \mathbf{S}_{\mathrm{s}}(\boldsymbol{\psi}_{0}) \tag{12}$$
$$\mathbf{g} = (1, g_{1}, g_{2})^{\mathrm{T}}, g_{1} = \frac{\mathbf{W}_{ik}^{\mathrm{H}} \mathbf{S}_{\iota}(f_{dk})}{\mathbf{W}^{\mathrm{H}} \mathbf{S}_{\iota}(f_{-1}) \mathrm{e}^{\mathrm{i}\pi f_{ik}}}, g_{2} =$$

 $\frac{\mathbf{W}_{ik}^{H} \mathbf{S}_{t}(f_{dk})}{\mathbf{W}_{ik}^{H} \mathbf{S}_{t}(f_{dk}) e^{i2\pi f_{dk}}}, \mathbf{W}_{ik}$ 是对应于第 k 个多普勒通道所 加的自适应权矢量。求解类似于式(3)的最优问题, 可得最优权

$$W_{\text{opt}} = \frac{R_{B_k}^{-1} S_{\text{F} \$ A}}{S_{\text{F} \$ A}^{\text{H}} R_{B_k}^{-1} S_{\text{F} \$ A}}$$
(13)

式中 $R_{B_k} = E[B_k B_k^H]_{\circ}$

最后,其改善因子为

 $IF = \mathbf{S}_{F \$ A}^{H} \mathbf{R}_{\mathbf{B}_{k}}^{-1} \mathbf{S}_{F \$ A} (CNR_{in} + 1) \sigma_{in}^{2} \qquad (14)$

这种方法虽然在理论上可以取得较好的结果, 但考虑到实际的数据处理中相邻多普勒通道具有 一定的相关性,直接估计杂波协方差矩阵后进行杂 波相消时,会使目标信息有所损耗,降低了目标的 检测性能。因此,在构成杂波协方差矩阵时,必须考 虑相邻多普勒通道数据的相关性,这就引出了本文 的JDF \$ A 处理方法。

3 JDF \$ A 方法

现对某实测数据进行脉压,假定相邻的多普勒 单元不具有相关性,目标只存在于待检测单元内, 即在图2中所示的单元1内,利用周围的单元进行 杂波相消,可以获得较好的结果,其脉压如图3(a) 所示。但因为在F\$A方法中进行DFT后,每次针 对的是一个多普勒通道的输出做自适应处理,这种 方法加大了空域杂波相消的负担,而且相邻的多普 勒门上的信息具有相关性,即单元1内的目标信息 就被扩展,在2或3单元内都可能含有目标信息,其 脉压如图3(b)所示。

从图 3(b)中可以看出,此时的脉压将会产生 偏差,这时使用相邻单元的数据估计杂波协方差矩 阵后进行杂波相消,就会导致目标信息损失。因此, 在形成训练数据时必须考虑相邻多普勒门的信息, 积累目标信息的能量。

在文中提出的方法首先在每个空域通道进行 多普勒滤波,将空时全分布的杂波进行局域化处 理,接着利用相邻的若干个多普勒通道^[10-12]的数据 进行联合处理,从而对杂波进行消除,这样的结构







可以在有效抑制杂波的同时降低空域抑制杂波的 复杂度,及其原理图如图4所示。

经过DFT 后形成的N 个通道的第k,k-1,k+1 个多普勒滤波器输出

 $\mathbf{Y}_{ik} = \begin{bmatrix} y_{i1k} & y_{i2k} & \cdots & y_{iNk} \end{bmatrix}^{\mathrm{H}}$ (15) $\mathbf{Y}_{ik-1} = \begin{bmatrix} y_{i1k-1} & y_{i2k-1} & \cdots & y_{iNk-1} \end{bmatrix}^{\mathrm{H}}$ (16) $\mathbf{Y}_{ik+1} = \begin{bmatrix} y_{i1k+1} & y_{i2k+1} & \cdots & y_{iNk+1} \end{bmatrix}^{\mathrm{H}}$ (17)

由于在DFT 后的输出中是联合3个多普勒通 道进行处理来对消杂波,因此取第k,k-1,k+1个 多普勒通道的数据构成的时空数据矢量为

$$\begin{aligned}
 Z_{k} &= \begin{bmatrix} Y_{1k}^{H} & Y_{2k}^{H} & Y_{3k}^{H} & Y_{1k-1}^{H} & Y_{2k-1}^{H} \\
 Y_{3k-1}^{H} & Y_{1k+1}^{H} & Y_{2k+1}^{H} & Y_{3k+1}^{H} \end{bmatrix}^{H} & (18) \\
 \exists \mathbf{\mu}, \mathbf{\eta} \not\in \mathbf{B} \not\in \mathbf{M} \\$$

$$\boldsymbol{W}_{\text{kopt}} = \mu \boldsymbol{R}_{\boldsymbol{Z}_{k}}^{-1} \boldsymbol{S}_{\text{JDF}\,\$\,\text{A}} \tag{19}$$

式中: $\mu = 1/(S_{JDF\$A}^{H} R_{Z_{k}}^{-1} S_{JDF\$A}); R_{Z_{k}} = E[Z_{k} Z_{k}^{H}];$ $S_{JDF\$A} = S_{1} \otimes S_{2} \otimes S_{3}, \otimes$ 为 Kronecker 积, $S_{1} = (1 e^{-j\pi f_{dk}} e^{-j2\pi f_{dk}})^{T}, S_{2} (\psi_{0}) = [(1 e^{j\cos(\psi_{0})} \cdots e^{j\cos(\psi_{0})(N-1)}]^{T}, S_{3} = (1 D_{1} D_{2})^{T}, D_{1} =$ $\frac{W_{ik-1}^{H} S_{i}(f_{dk})}{W_{ik}^{H} S_{i}(f_{dk})}, D_{2} = \frac{W_{ik+1}^{H} S_{i}(f_{dk})}{W_{ik}^{H} S_{i}(f_{dk})}, W_{im} (m = k, k-1, k+1)$ 公別 見第 h, h-1, h+1 众名英斯語 道氏 知 dh

k+1)分别是第k,k-1,k+1个多普勒通道所加的



图4 JDF\$A方法原理图

自适应权矢量。

最后,可得到改善因子

 $\mathrm{IF}(k) = \mathbf{S}_{\mathrm{JDF\,\$\,A}}^{\mathrm{H}} \mathbf{R}_{\mathbf{Z}_{k}}^{-1} \mathbf{S}_{\mathrm{JDF\,\$\,A}} (\mathrm{CNR}_{\mathrm{in}} + 1) \sigma_{\mathrm{in}}^{2} (20)$

本方法对接收到的数据先通过滑窗再时域滤 波处理后再联合相邻多普勒通道进行对消杂波,当 待测样本中存在着各种干扰,通过对接收到的数据 先通过滑窗处理增加样本数,随后对杂波进行窄带 滤波处理,再使用相邻的多普勒通道进行联合处理 来对消杂波,这样的结构可以在有效抑制杂波的同 时降低空域抑制杂波的负担,提高时域抑制杂波的 能力。

4 仿真实验结果

4.1 仿真数据

本节利用仿真数据来验证本文的方法,天线子 阵数为8,采样快拍次数为12,信号波长0.32 m,载 机速度120 m/s,脉冲重复频率1 500 Hz,载机高度 6 000 m。

假设当为理想条件下的改善因子如图 5(a)所示, JDF \$ A 与 3DT 方法的改善性能相当,好于F \$ A方法。

当存在5%阵元误差,其幅度误差服从正态分 布,相位误差服从均匀分布,杂波起伏5%时,其改 善因子如图5(b)所示。杂波起伏导致主杂波谱的 展宽,引起了性能凹口的展宽,JDF\$A方法在主 杂区域明显地好于3DT和F\$A方法。

现假定现有一个阵元幅相误差为5%,载机偏 航5°,杂波起伏为5%的情况下,理论杂波模型仿真 如图6(a)所示。偏航引起了杂波谱的弯曲,这造成 了性能凹口整体右移,现用全空时方法、F\$A方 法、3DT方法和JDF\$A方法对杂波进行处理后得 到了它们的改善因子图,如图6(b)所示。

从图6可以看出JDF \$ A 算法在主杂波区域内



图5 改善因子图

的性能更加接近于全空时算法,而F\$A 算法的性 能明显下降,说明了JDF\$A 的性能是优于F\$A 算法。

4.2 实测数据

以某机载三通道雷达系统为例验证 JDF \$ A 方法的有效性。雷达工作于X 波段,且为正侧视,载机高度约为5 000 m,天线子孔径间距约0.6 m,脉冲重复频率1 000 Hz,载机速度约为115~145 m/s。

图 7 是 F \$ A 方法和 JDF \$ A 方法分别在理想



图 6 5% 幅相误差、杂波起伏和载机偏航

条件下和在距离向上存在配准误差条件下的多普 勒波束锐化(Doppler beam sharpening, DBS)图。

在理想条件下用F\$A方法处理实测数据可 以看到在第12个频率门,第110个距离门处的一个 比较弱的目标就被明显地消弱了,而用JDF\$A方 法没有发生如此的情况。当存在距离误差时,在第 40~60的多普勒通及第0~300的距离门处,用 F\$A方法消杂后目标基本上被淹没在杂波中,用 JDF\$A方法处理后目标的能量仍然高于周围的杂 波能量。

在第50个多普勒通道中加上3个目标,它们分 别在260,310,360距离门上,径向速度的变化区间





图 8 第 50 多普勒通道的统计改善因子

是一6~6 m/s,其性能改善因子如图8 所示。从图8 可以看出,F\$A 方法和3DT 方法的性能是整体相 当的,而本文提出的JDF\$A 方法在整体改善性能 要好于F\$A 方法和3DT 方法。 对于F\$A方法,当存在大量强而分布宽的杂 波从主瓣进入系统时,就会加大空域杂波抑制的负 担,自适应性能就会降低,加之相邻多普勒通道的 信息具有一定的相关性,因此本文采取JDF\$A方 法,利用相邻的多普勒通道进行联合处理,这样可 以获得较强的杂波抑制能力,增强了抗干扰的能 力。通过对仿真和实测数据的处理,验证了该方法 的有效性。

参考文献:

- Goldstein J S, Reed I S. Reduced rank adaptive filtering[J]. IEEE Trans on SP, 1997, 45(2): 493-496.
- [2] Haimovich A M. The eigencanceler: adaptive radar by eigenanalysis methods [J]. IEEE Trans on SP, 1991, 9(1):76-84.
- [3] Brennan L E, Piwinski D J, Standaher F M. Comparison of space-time adaptive processing approaches using experimental airborne radar data [C]// The Record of 1993 IEEE National Radar Conf Massachusetts, USA: IEEE, 1993. 176-181.
- [4] Melvin W L. A STAP overview [J]. IEEE Trans on AES Magazine, 2004, 19(1): 19-35.
- [5] Greve S D, Ries P. Framework and taxonomy for radar space-time adaptive processing (STAP) method [J]. IEEE Trans on AES, 2007, 43(3): 1084-1099.
- [6] Klemm R. Adaptive airborne MTI with two-dimensional motion compensation [J]. IEE Proceedings F Radar and Signal Processing, 1991, 138(6): 551-558.
- [7] 李明,廖桂生,周争光.基于导数更新的机载前视阵 雷达降维 STAP 方法[J].系统工程与电子技术, 2009,31(9):2031-2036.

Li Ming, Liao Guisheng, Zhou Zhengguang. Reduced dimension of derivative based updating STAP algorithm for airborne forward looking radar [J]. Systems Engineering and Electronics, 2009,31(9): 2031-2036.

[8] 李彩彩,廖桂生,朱圣棋,等.一种多普勒后处理的 STAP方法研究[J].西安电子科技大学学报,2009, 36(2):240-244.
Li Caicai, Liao Guisheng, Zhu Shengqi, et al. Study of a post-Doppler processing STAP method [J].

Journal of Xidian University, 2009,36(2):240-244. [9] 向聪,冯大政,和洁. 机载雷达三维空时两级降维自 适应处理[J]. 电子与信息学报, 2010,32(8):1869-1873.

Xiang Cong, Feng Dazheng, He Jie. Three-dimensional spatial-temporal two-step dimension-reduced adaptive processing for airborne radar [J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2010, 32 (8):1869-1873.

- [10] 保铮,张玉洪,廖桂生,等. 机载雷达空时二维信号处理(1)[J]. 现代雷达,1994,16(1): 38-48.
 Bao Zheng, Zhang Yuhong, Liao Guisheng, et al.
 Space-time signal processing for airborne radars(1)
 [J]. Modern Radar,1994,16(1):38-48.
- [11] 保铮,张玉洪,廖桂生,等. 机载雷达空时二维信号处理(2)[J]. 现代雷达,1994,16(2):17-27.
 Bao Zheng, Zhang Yuhong, Liao Guisheng, et al.
 Space-time signal processing for airborne radars(2)
 [J]. Modern Radar,1994,16(2):17-27.
- [12] 保铮,廖桂生,吴仁彪,等.相控阵机载雷达杂波抑制的时空二维自适应滤波[J].电子学报,1993,21(9) 1-7.

Bao Zheng, Liao Guisheng, Wu Renbiao. 2-D temporal-spatial adaptive clutter suppression for phased array airborne radars [J]. Acta Electronica Sinica, 1993, 21(9):1-7.

作者简介:姜晖(1976-),男,博士,研究方向:阵列信号处 理,E-mail:jh02_76@126.com;廖桂生(1963-),男,教授, 博士生导师,研究方向:分布式小卫星雷达系统、阵列信号 处理、智能天线、空时二维信号处理以及地面运动目标检测 等。