

方位谱估计投影法的改进

张 铭 吴士达

(南京航空学院,南京 210016) (成都气象学院,成都 610041)

摘要 本文提出了一种新的阵处理方法,此法无需进行特征值分解(EVD)和多维最优化处理。因此它计算简单、易于实时处理,而且适合于相干源存在的情况。文中将新方法 with PROJ (1991) 和 Yeh (1987) 两种方法作了比较;还给出了模拟结果。

关键词 信号处理;阵处理;谱估计

一、引 言

在阵处理中,快照数(snapshot)越多会带来越复杂的数据采集、存贮和计算。在高实时性的应用中,希望将单次快照情况与计算简单的算法配合应用。

近十多年,基于特征值分解(EVD)的空间谱估计方法在文献中有广泛的讨论,其中著名的有 MUSIC 方法^[1]、最小范数法^[2]、空间平滑 MUSIC 法^[3]、改进的空间平滑 MUSIC 法^[4]、修改的前后向线性预测法^[5]以及信号增强法^[6]等。这些方法都能得到很好的结果,但是为得到特征值分解需要大量的计算。为了避免此大量的计算,Yeh 提出了一种计算简单的投影矩阵方法^[7,8],对很多次快照,它能给出好的结果,然而对单次快照而言,此法的性能会大大变差。为了改进 Yeh 方法的性能,我们在文献[9]中提出了一种适合于单次快照的改进方法简称为 PROJ 法。文献[9]中显示出它能提供比 Yeh 方法更好的结果。

本文提出一种新的阵处理方法,并分析了它比 PROJ 法具有更高分辨力的原因。最后给出的模拟结果验证了理论分析。

二、问题的形成和 PROJ 法

考虑一个包含 N 个相同阵元的均匀线阵,阵元间距为 d , 设有 $M (M < N)$ 个窄带平面波从方向 $\{\theta_1, \theta_2, \dots, \theta_M\}$ 入射到阵列,入射波载波的波长为 λ , 则在第 k 个阵元的一次快照为

$$y(k) = \sum_{m=1}^M a_m \exp[j(k-1)\omega(\theta_m)] + w(k), \quad k = 1, \dots, N \quad (1)$$

其中, a_m 为第 m 个人射波的复振幅,且其幅度为 $|a_m|$, 相位为 ϕ_m ; $\omega(\theta_m) = 2\pi d \sin \theta_m / \lambda$;

$w(k)$ 为第 k 个阵元上的加性白噪声。

利用测量值 $y(k)$ 估计源的方向 θ_m 是空间谱估计的目的。PROJ 法^[9]描述如下:

定义矢量 h_l 为

$$h_l = [h_{l0}, h_{l1}, \dots, h_{l(L-1)}]^T, \quad l = l_1, \dots, l_M, \quad \text{当 } m \neq n \text{ 时, } l_m \neq l_n \text{ 且 } 0 \leq l \leq L-1 \quad (2)$$

此处

$$h_{li} = \sum_{n=L}^N [y(n-l)y^*(n-i) + y^*(n-L+l+1)y(n-L+i+1)] \quad (3)$$

L 为一个给定的正整数且 $1 \leq L \leq N$, $*$ 表示共轭。

文献[9]中指出,当 $L \geq M$ 且 $N-L+1 \geq M$ 时,矢量 $h_l (l = l_1, \dots, l_M)$ 是线性独立的并且在无噪声的情况下,此 M 个矢量张成信号子空间。对 M 个矢量 $h_l (l = l_1, \dots, l_M)$ 进行 Gram-Schmit 正交化处理,可以得到 M 个单位正交矢量 $q_i (i = 1, \dots, M)$ (即信号子空间中的一组基)。因此可以构造投影矩阵如下:

$$P = I - QQ^H \quad (4)$$

其中 $Q = [q_1 | \dots | q_M]$, H 表示共轭转置。

由于无噪声时, $Ps_i = 0$, 故可以进行谱估计如下:

$$H_p(\theta) = 1/[(Ps)^H(Ps)] \quad (5)$$

其中 $s = [1, \exp(j\omega(\theta)), \dots, \exp(j\omega(\theta)(L-1))]^T$, $\omega(\theta) = 2\pi d \sin \theta / \lambda$ 。

三、改进方法

由于 P 是投影算子并且也是一个正定 Hermite 矩阵, 故 P 可分解成两个矩阵的乘积, 即

$$P = I - QQ^H = VV^H \quad (6)$$

其中 V 为 $L \times (L-M)$ 矩阵且 $V^H V = I_{(L-M)}$, $I_{(L-M)}$ 为一个 $(L-M) \times (L-M)$ 的单位矩阵, $V \triangleq [v_1 | \dots | v_{(L-M)}]$ 。

因为已知矢量 $q_i (i = 1, \dots, M)$ 属于信号子空间, 因此矢量 $v_i (i = 1, \dots, L-M)$ 属于噪声子空间。任一个为矢量 $v_i (i = 1, \dots, L-M)$ 线性组合的矢量 v 都属于噪声子空间。因此在无噪声的情况下, 我们有

$$v^H s_i = 0, \quad i = 1, \dots, M \quad (7)$$

此性质可用来估计空间谱。然而线性组合的任意性使得这个问题缺少唯一解。为得到唯一解, 令

$$v = Vc \quad (8)$$

其中 $c = [c_1, \dots, c_{(L-M)}]^T$, $c_i (i = 1, \dots, L-M)$ 为一组不全为零的常数。

我们寻求如下问题的解:

$$\min \|v\|$$

且

$$v^H e_1 = 1 \quad (9)$$

其中 $\|\cdot\|$ 表示 Euclidean 范数, $\mathbf{e}_1 = [1, 0, \dots, 0]^T$.

进一步有

$$\min \|V\mathbf{c}\|$$

且

$$\mathbf{c}^H V^H \mathbf{e}_1 = 1 \quad (10)$$

由 Lagrange 乘子法可得

$$f(\mathbf{c}, \varepsilon) = \mathbf{c}^H V^H V \mathbf{c} - 2\varepsilon(\mathbf{c}^H V^H \mathbf{e}_1 - 1) \quad (11)$$

考虑 $V^H V = I_{(L-M)}$, 有

$$f(\mathbf{c}, \varepsilon) = \mathbf{c}^H \mathbf{c} - 2\varepsilon(\mathbf{c}^H V^H \mathbf{e}_1 - 1) \quad (12)$$

于是得(12)式的平稳点的条件为

$$\mathbf{c} = \varepsilon V^H \mathbf{e}_1 \quad (13)$$

将(10)式代入(13)式有

$$\varepsilon = 1/(\mathbf{e}_1^T V V^H \mathbf{e}_1) \quad (14)$$

于是得

$$\mathbf{c} = (V^H \mathbf{e}_1)/(\mathbf{e}_1^T V V^H \mathbf{e}_1) \quad (15)$$

因此此时矢量 \mathbf{v} (记为 \mathbf{v}_{op}) 为

$$\mathbf{v}_{op} = (V V^H \mathbf{e}_1)/(\mathbf{e}_1^T V V^H \mathbf{e}_1) = (P \mathbf{e}_1)/(\mathbf{e}_1^T P \mathbf{e}_1) \quad (16)$$

于是空间谱估计为

$$H_s(\theta) = 1/|\mathbf{s}^H \mathbf{v}_{op}|^2 \quad (17)$$

从以上的讨论可以看出新的矢量法与 PROJ 法具有相同的解相干性, 因此当 $L \geq M$, 且 $N - L + 1 \geq M$ 时, 新的矢量法独立于信号源间的相干性.

以上主要是就单次快摄情况讨论的, 对于多次快摄的情况, 可以计算 h_{ii} 如下:

$$h_{ii} = \sum_{t=1}^T \sum_{n=L}^N [y_i(n-l)y_i^*(n-i) + y_i^*(n-L+l+1)y_i(n-L+i+1)] \quad (18)$$

其中 $y_i(k)$ 表示第 k 个阵元的第 t 次快摄, T 表示快摄数. 其它的计算过程与以上相同.

四、改进的方法与 PROJ 法的关系

从(5)式有

$$H_p^{-1}(\theta) = (P\mathbf{s})^H (P\mathbf{s}) = \mathbf{s}^H P^H P \mathbf{s} \quad (19)$$

由于 P 是一个 Hermite 矩阵, 而且是一个投影算子, 所以有

$$H_p^{-1}(\theta) = \mathbf{s}^H P \mathbf{s} \quad (20)$$

由于 P 是正定 Hermite 矩阵, 故由 Cholesky 分解可知

$$P = U U^H \quad (21)$$

其中 U 为下三角矩阵, 即 $U = [\mathbf{u}_1 | \dots | \mathbf{u}_L]$, 矢量 $\mathbf{u}_i = [0, \dots, 0, \underbrace{\mathbf{u}_i^T}_{(i-1) \uparrow}]^T$. 展开(21)式

有

$$P = \sum_{i=1}^L \mathbf{u}_i \mathbf{u}_i^H \quad (22)$$

由(16)式有

$$\mathbf{v}_{op} = \mathbf{u}_{11}^* \mathbf{u}_1 / |\mathbf{u}_{11}|^2 \quad (23)$$

因此考虑(17),(20)和(22)式可得

$$H_P^{-1}(\theta) = H_v^{-1}(\theta) \cdot |\mathbf{u}_{11}|^2 + \sum_{i=2}^L H_i^{-1}(\theta) \cdot |\mathbf{u}_{ii}|^2 \quad (24)$$

其中 $H_i^{-1}(\theta) = |\mathbf{s}^H \mathbf{u}_i|^2 / |\mathbf{u}_{ii}|^2$.

考虑 \mathbf{u}_i 的特性有

$$\mathbf{s}^H \mathbf{u}_i = \mathbf{s}_{(i)}^H \mathbf{u}_i \quad (25)$$

其中 $\mathbf{s}_{(i)}^H = [1, \exp(j\omega(\theta)), \dots, \exp(j(L-i)\omega(\theta))]^T$.

当无噪声时有

$$\mathbf{s}_{(i)}^H \mathbf{u}_i = \mathbf{s}^H \mathbf{u}_i = 0 \quad (26)$$

因此, \mathbf{u}_i 是 $(L-i+1)$ 维噪声子空间中的矢量, 因而 $H_i(\theta)$ 是 $(L-i+1)$ 阶空间谱估计。(24)式表明 L 阶 PROJ 法的谱估计是 L 阶改进方法的谱与各个低阶谱估计的加权之和, 因此改进方法比 PROJ 法具有更高的分辨力。同时(24)式也表明改进方法的谱估计比 PROJ 法有更大的波动。从下节模拟可以看出, PROJ 法的图中除波峰之外几乎处处平直, 而改进方法会出现波动。

关于运算量, 特征值分解 (EVD) 计算需要 $O(L^3)$ 次乘法^[10], 而 Gram-Schmit 正交化计算只需 $O(LM^2)$ 次乘法^[11]。一般地, $M \ll L$, 所以前者所需的运算量远大于后者。因此本文方法的运算量比基于 EVD 的方法小得多。

五、模拟结果

以(1)式作为模拟模型, $N = 17$ (17个阵元), $d = \lambda/2$, 两个源位于 $\theta_1 = 30^\circ$ 和 $\theta_2 = 34^\circ$ ($\Delta\theta \approx 0.56$ 个标准波宽), $\text{SNR} = 17\text{dB}$, 只有一次快摄可以利用, 信号的复振幅为 $\mathbf{a}_1 = 1$, $\mathbf{a}_2 = \exp(j\phi)$, $\phi = 45^\circ$ 。

图1显示出 Yeh 方法的结果, 只有一个峰可见。图2和图3分别显示了 PROJ^[9] 和本文的改进方法的结果 (此时 $L = 14$)。可以看到, 两图中均有两个峰而且图3中的结

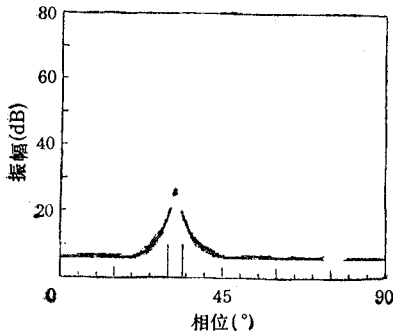


图1 Yeh 方法

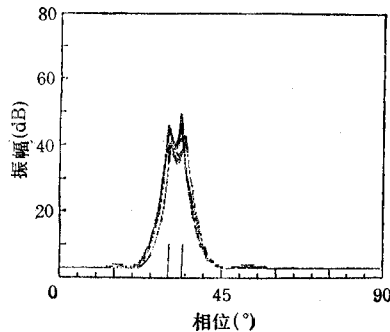


图2 PROJ 法

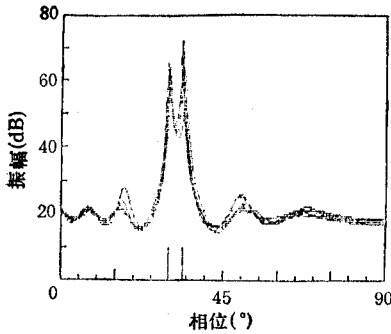
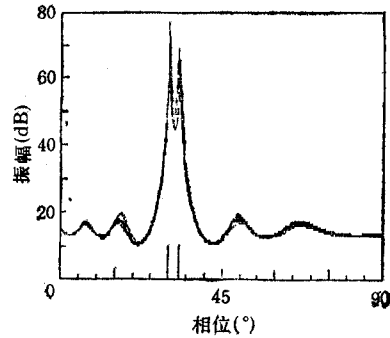


图3 本文方法

图4 本文方法 ($T = 15$)

果明显地比图2中的好。图4中,快摄数 $T = 15$, $\text{SNR} = 15\text{dB}$ (比以上图中低 2dB), $\theta_1 = 30^\circ$ 和 $\theta_2 = 33^\circ$ ($\Delta\theta \approx 3^\circ$ 比以上图中小 1°), 其它条件均同上。图4显示出本文方法的结果。该图表明新方法可得到很好的结果。由此可见,对多次快摄的情况能得到比单次快摄更好的结果。

六、结 论

本文提出了一种新的阵处理法,此法适用于相干源存在和单次快摄的情况。此法不需要 EVD,所以计算简单,且便于实时处理。文中给出了本文新方法 with PROJ 法的谱之间的解析关系式,从而证明新方法比 PROJ 法有更高的分辨力。计算机模拟结果验证了新方法的分辨力比 Yeh 方法和 PROJ 法的分辨力更高。

参 考 文 献

- [1] R. O. Schmidt, *IEEE Trans. on AP*, **AP-34**(1986)3, 276—280.
- [2] R. Kumaresan, D. W. Tufts, *IEEE Trans. on AES*, **AES-19**(1983)1, 134—139.
- [3] T.-J. Shan et al., *IEEE Trans. on ASSP*, **ASSP-33**(1985)8, 806—811.
- [4] R. T. Williams et al., *IEEE Trans. on ASSP*, **ASSP-36**(1988)4, 425—432.
- [5] D. W. Tufts, R. Kumaresan, *Proc. IEEE*, 70(1982)9, 975—989.
- [6] J. A. Cadzow, *IEEE Trans. on ASSP*, **ASSP-36**(1988)1, 49—62.
- [7] C. C. Yeh, *IEEE Trans. on ASSP*, **ASSP-34**(1986)6, 1347—1349.
- [8] C. C. Yeh, *IEE Proc.-F*, 134(1987)2, 146—150.
- [9] M. Zhang et al., *IEE Proc.-F*, 138(1991)5, 407—410.
- [10] I. Karasalo, *IEEE Trans. on ASSP*, **ASSP-34**(1986)1, 8—12.
- [11] E. K. L. Hung R. M. Turner, *IEEE Trans. on AES*, **AES-19**(1983)4, 598—607.

IMPROVEMENT OF PROJECTION APPROACH TO BEARING ESTIMATIONS

Zhang Ming

Wu Shida

(Nanjing Aeronautical Institute, Nanjing 210016)

(Chengdu Institute of Meteorology, Chengdu 610041)

Abstract A new array processing method is presented. The method is computationally simple and beneficial to real-time processing, because it does not require eigenvalue decomposition (EVD) and multi-dimensional optimizing processing. The method is also suitable for the coherent case. It is compared with PROJ method and Yeh's method (1987). Simulation results are given.

Key words Signal processing; Array processing; Spectral estimation