doi:10.11887/j.cn.202005005

http://journal. nudt. edu. cn

基于粒子群算法的宽带真延时平面阵列方向图综合*

丛雯珊,余 岚,杜鹏飞,罗 雄,杨海达 (空军预警学院预警技术系,湖北武汉 430019)

摘 要:针对大阵元间距平面阵列方向图综合问题,提出基于粒子群算法的宽带真延时平面阵列方向图综合方法。该方法根据真延时条件下阵列方向图主瓣和栅瓣指向的特点,采用宽带真延时抑制阵列方向图的栅瓣;利用粒子群优化算法优化阵列结构,得到具有较高主副瓣比的平面阵列方向图。通过对8×8的矩形平面阵进行仿真,验证了所提方法的有效性,在此基础上,还仿真研究了该方法对栅瓣的抑制性能与信号带宽之间的关系。

关键词:粒子群算法;宽带真延时;平面阵列;栅瓣抑制;信号带宽

中图分类号:TN828.5 文献标志码:A 文章编号:1001-2486(2020)05-031-06

Planar array pattern synthesis of wideband real time delay based on particle swarm optimization algorithm

CONG Wenshan, YU Lan, DU Pengfei, LUO Xiong, YANG Haida

(Early Warning Technology Department, Air Force Early Warning Academy, Wuhan 430019, China)

Abstract: For the problem of the pattern synthesis for planar array with large elements spacing, a planar array pattern synthesis method of wideband real time delay based on particle swarm optimization algorithm was proposed. In this method, according to the characteristics of the main lobe orientation and the grating lobes orientation under the condition of real time delay, the wideband real time delay was adopted to suppress the grating lobe of pattern. Then, the structure of array was optimized by particle swarm optimization algorithm and the pattern with higher main-sideratio was obtained. The effectiveness of the proposed method was indicated by the simulation for 8 × 8 rectangular planar array. Furthermore, the relationship between the grating lobe suppression performance and the signal bandwidth was studied through the simulation.

Keywords: particle swarm optimization algorithm; wideband real time delay; planar array; grating lobe suppression; signal bandwidth

为有效应对弹道导弹和高超声速等空天进攻武器的现实、潜在和未来威胁,迫切需要提高雷达的空间分辨能力。由阵列信号知识可知,雷达的空间分辨能力与阵列孔径成正比^[1-2],然而大型相控阵不仅造价昂贵,而且馈电网络的复杂度较高^[3]。采用大阵元间距稀疏阵列天线虽然可有效规避上述问题,但其阵列方向图会出现与主瓣性质相同的栅瓣,不仅会引起辐射能量的分散,还会造成空间分辨模糊。

为了消除栅瓣对雷达性能的影响,获得尽量低的副瓣电平,国内外学者针对大阵元间距稀疏阵列天线方向图综合问题展开了大量的研究,提出了多种解决方法^[4-10]。根据抑制栅瓣的原理不同,这些方法可以分为两类:其一是利用遗传算法^[4-5]和粒子群算法^[6-7]等智能优化算法优化阵列结构,破坏其相位的周期性,从而实现对栅瓣的

抑制;其二是利用在真延时条件下,阵列方向图主瓣指向与信号频率无关,而栅瓣指向随信号频率变化的特点,通过发射宽带信号来抑制阵列方向图的栅瓣^[8-10]。虽然上述两类方法都能抑制阵列方向图的栅瓣,但都存在一定的不足:第一类方法不仅随着阵元个数的增大其运算量会明显增大,而且随着阵元间距的增大其栅瓣抑制性能会下降;第二类方法对栅瓣的抑制性能与信号带宽有关,只有相对信号带宽达到 100% 才能有效抑制栅瓣^[8]。同时,目前采用第二类方法抑制阵列方向图栅瓣的文章多数均是针对线阵的,针对平面阵列的还没有报道。

本文研究了一种基于粒子群优化算法的宽带 真延时(WideBand real time delay based on Particle Swarm Optimization algorithm, WB + PSO) 平面阵 列方向图综合方法。这种方法在利用宽带真延时 抑制栅瓣的基础上,采用粒子群优化算法来确定 平面阵列中阵元的位置,从而实现对平面阵列方 向图栅瓣的进一步抑制。通过对8×8的矩形平面 阵进行仿真,验证该方法对大阵元间距平面阵列 方向图栅瓣抑制的有效性。相比于宽带 (WideBand, WB)方法,该方法在小信号带宽下 也可有效抑制平面阵列方向图的栅瓣,其对栅瓣 抑制性能受信号带宽影响较小。

1 基本理论与方法

1.1 平面阵宽带能量方向图

考虑由 $N \times M$ 个阵元组成的平面阵列,其空间几何关系如图 1 所示。X 轴上有 M 个间距为 d

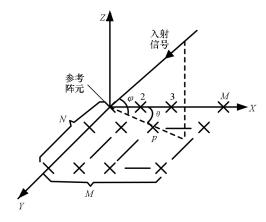


图 1 平面阵列空间几何关系

Fig. 1 Space geometrical relationship of planar array

的均匀线阵,Y轴上有N个间距为d的均匀线阵,另假设宽带信号入射的方位角为 θ ,俯仰角为 φ ,其中方位角为信号入射在XY面上的投影与X轴之间的夹角。以阵列左上角的阵元为参考阵元,并设该阵元的坐标为(0,0),则信号入射到第p($p=1,2,\cdots,MN$)个阵元与信号入射到参考阵元之间的时延差为:

$$\tau_{p}(\theta,\varphi) = \frac{x_{p}\cos\theta\cos\varphi + y_{p}\sin\theta\cos\varphi}{c} \qquad (1)$$

式中: $c = 3 \times 10^8$ m/s 为光速, (x_p, y_p) 为第 p 个阵元的坐标。假设各阵元为各向同性阵元,且接收特性相同,则各阵元接收的信号经过光延时网络后求和得 $^{[10]}$:

$$e(t,\theta,\varphi,\theta_0,\varphi_0) = \sum_{p=1}^{MN} s[t - \tau_p(\theta,\varphi) - \tau_p^*(\theta_0,\varphi_0)]$$
(2)

式中:s(t)为参考阵元接收的宽带信号,为推导方

便,假设 s(t) 为线性调频信号; $\tau_p^*(\theta_0,\varphi_0) = \tau_{MN}(\theta_0,\varphi_0) - \tau_p(\theta_0,\varphi_0)$ 为阵列方向图主瓣指向 (θ_0,φ_0) 时真延时网络对第 p 个阵元接收信号的延时时间。为了获得与时间无关的阵列能量方向图,由文献[11 – 12]可得面阵阵元位置为(X,Y)的阵列能量方向图为:

$$BP^{2}(\theta, \varphi, \theta_{0}, \varphi_{0}, X, Y)$$

$$= \frac{\int_{-\infty}^{+\infty} |e(t, \theta, \varphi, \theta_{0}, \varphi_{0})|^{2} dt}{\int_{-\infty}^{+\infty} |s(t)|^{2} dt}$$

$$= MN + \sum_{n=1}^{MN} \sum_{m>n}^{MN} \frac{2\cos[2\pi f_{0}(\chi_{m} - \chi_{n})]}{k\pi T(\chi_{m} - \chi_{n})} \cdot \sin[k\pi(\chi_{m} - \chi_{n})(T - |\chi_{m} - \chi_{n}|)]$$

其中: $\chi_p = \tau_p(\theta, \varphi) - \tau_p(\theta_0, \varphi_0)$ 为信号入射方向为(θ, φ)时与信号入射方向为(θ_0, φ_0)时相比,信号入射到第p个阵元与参考阵元时延差的差; f_0 、k和T分别为线性调频信号的中心频率、调频率和时宽。

1.2 WB + PSO 平面阵方向图综合方法

粒子群算法又称 PSO 算法,是优化算法中一种以适应度函数作为导向的随机搜索算法,因其理论简单、参数少、易于编程实现及能同时对多维问题和非线性优化问题具有较强的搜索能力,已在阵列方向图综合、模式识别和信息处理等多个领域得到广泛应用。在阵列方向图综合方面,粒子群算法中的粒子通过式(4)来更新自己的速度和位置:

$$\begin{cases} \boldsymbol{V}_{i}^{k+1} = w\boldsymbol{V}_{i}^{k} + c_{1}r_{1}(\boldsymbol{P}_{i,\text{best}}^{k} - \boldsymbol{X}_{i}^{k}) + c_{2}r_{2}(\boldsymbol{G}_{\text{best}}^{k} - \boldsymbol{X}_{i}^{k}) \\ \boldsymbol{X}_{i}^{k+1} = \boldsymbol{X}_{i}^{k} + \boldsymbol{V}_{i}^{k+1} \end{cases}$$

(4)

其中: V_i^{k+1} 和 X_i^{k+1} 分别为第 k+1 次迭代时第 i 个粒子的速度矢量和位置矢量; V_i^k 和 X_i^k 分别为第 k 次迭代时第 i 个粒子的速度矢量和位置矢量; w 为保持原来速度的权重系数, 称为"惯性权重系数"; c_1 和 c_2 分别为粒子根据自身最优位置和整个粒子群最优位置更新速度的权重系数, 统称为"学习因子"; r_1 和 r_2 为均匀分布在 $0 \sim 1$ 之间的随机数; $P_{i,\text{best}}^k$ 为 k 次迭代后第 i 个粒子的最佳位置矢量; G_{best}^k 为第 k 次迭代后粒子群的最佳位置矢量。在循环迭代过程中,为了保持阵列孔径不变和最小阵元间距,则粒子 x 轴和 y 轴的速度和位置矢量迭代公式为:

$$\begin{cases}
V_{ix}^{k+1} = wV_{ix}^{k} + c_{1}r_{1}(P_{ix,\text{best}}^{k} - X_{ix}^{k}) + c_{2}r_{2}(G_{x,\text{best}}^{k} - X_{ix}^{k}) \\
X_{ix}^{k+1} = \text{sort} \left[\text{fix} \left(\frac{\left[(X_{ix}^{k} + V_{ix}^{k+1}) - \min(X_{ix}^{k} + V_{ix}^{k+1}) \right] \times (M-1) \times d \times q}{\max \left[(X_{ix}^{k} + V_{ix}^{k+1}) - \min(X_{ix}^{k} + V_{ix}^{k+1}) \right]} \right] \\
V_{iy}^{k+1} = wV_{iy}^{k} + c_{1}r_{1}(P_{iy,\text{best}}^{k} - X_{iy}^{k}) + c_{2}r_{2}(G_{y,\text{best}}^{k} - X_{iy}^{k})
\end{cases} (5)$$

$$\begin{cases}
V_{iy}^{k+1} = wV_{iy}^{k} + c_{1}r_{1}(P_{iy,\text{best}}^{k} - X_{iy}^{k}) + c_{2}r_{2}(G_{y,\text{best}}^{k} - X_{iy}^{k}) \\
X_{iy}^{k+1} = \text{sort} \left[\text{fix} \left(\frac{\left[(X_{iy}^{k} + V_{iy}^{k+1}) - \min(X_{iy}^{k} + V_{iy}^{k+1}) \right] \times (N-1) \times d \times q}{\max((X_{iy}^{k} + V_{iy}^{k+1}) - \min[X_{iy}^{k} + V_{iy}^{k+1}) \right]} \right) \right]
\end{cases}$$
(6)

适应度函数是用来评价粒子群优化算法每次 迭代后粒子优劣的,本文以抑制大阵元间距平面 阵列方向图的栅瓣为优化目标,依据阵列能量方 向图的归一化最高副瓣电平(Normalized Highest Sideband Level, NHSL)构造适应度函数,其定义 式为:

$$NHSL_{i} = \frac{\max_{(\theta,\varphi) \in S} (BP^{2}(\theta,\varphi,\theta_{0},\varphi_{0},X_{ix},X_{iy}))}{\max(BP^{2}(\theta,\varphi,\theta_{0},\varphi_{0},X_{ix},X_{iy}))}$$

$$(7)$$

式中,*S* 为阵列方向图的副瓣区域。为有效抑制 大阵元间距平面阵列方向图的栅瓣,获得高主副 瓣比的阵列方向图,则目标函数为:

$$f(X_{ix}, X_{iy}) = \min(NHSL_i)$$
 (8)

根据上述理论分析及粒子群优化算法的步骤可知,本文提出的基于粒子群优化算法的宽带真延时阵列方向图综合方法的流程如图 2 所示。

2 仿真实验

2.1 栅瓣抑制性能分析

仿真实验中平面阵列采用水平放置的 8×8 的平面阵,相邻阵元间的平均间距为 3 倍信号波长(信号中心频率所对应的波长),相邻阵元间的最小间距为半个波长(即 q=2),控制光真延时网

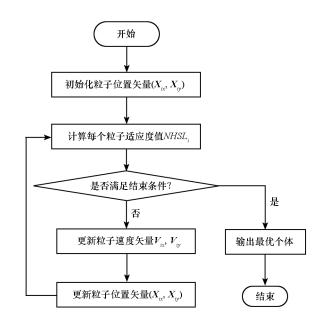


图 2 基于粒子群优化算法的宽带真延时 阵列方向图综合方法的流程图

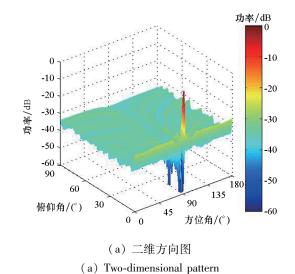
Fig. 2 Flow chart of the planar array pattern synthesis method of wideband real time delay based on particle swarm optimization algorithm

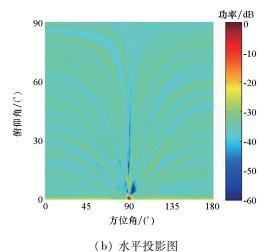
络的延时时间使阵列方向图的主瓣指向为(90°, 0°),粒子群个数为 20,最大迭代次数为 500,惯性权重系数为 0,学习因子 c_1 和 c_2 均为 2,结束条件为连续 30 次迭代 NHSL 的变化小于 0.01 或者迭代次数完成。当线性调频信号的中心频率、带宽和时宽分别为 10 GHz、5 GHz 和 10 ns 时,用本文方法得到平面阵各阵元的位置坐标(以半波长数为计量单位)如表 1 所示。图 3(a)和图 4(a)分别为此阵列本文方法和常规波束形成(Conventional BeamForming,CBF)算法得到的阵列方向图,图 5(a)为该平面阵对应的均匀平面阵采用 WB 方法得到的阵列方向图,图 3(b)、图 4(b)和图 5(b)分别为上述二维阵列方向图对应的水平投影。

表 1 平面阵各阵元的位置坐标

Tab. 1 Position coordinate of the planar array

列序号	行序号							
	1	2	3	4	5	6	7	8
1	(0,0)	(0,9)	(0,14)	(0,23)	(0,32)	(0,37)	(0,40)	(0,42)
2	(9,0)	(4,10)	(1,15)	(22,19)	(2,24)	(2,25)	(9,35)	(15,42)
3	(16,0)	(19,13)	(21,27)	(23,29)	(3,33)	(8,38)	(15,41)	(16,42)
4	(22,0)	(22,4)	(22,5)	(27,8)	(11,28)	(12,32)	(16,35)	(22,42)
5	(25,0)	(26,4)	(26,12)	(34,14)	(15,19)	(15,30)	(24,35)	(24,42)
6	(39,0)	(37,1)	(34,3)	(38,15)	(21,16)	(20,18)	(33,38)	(30,42)
7	(40,0)	(39,8)	(39,11)	(40,18)	(24,21)	(28,22)	(35,27)	(33,42)
8	(42,0)	(42,5)	(42,8)	(42,13)	(42,27)	(42,28)	(42,38)	(42,42)



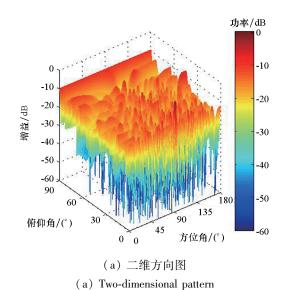


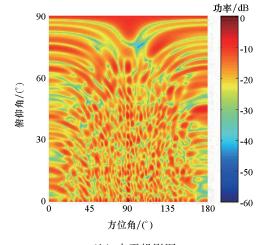
(b) Horizontal projection diagram

图 3

Fig. 3 Array pattern of WB + PSO

WB + PSO 阵列方向图



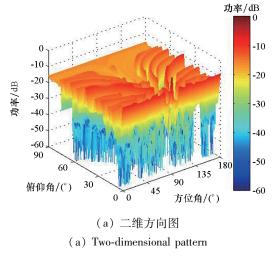


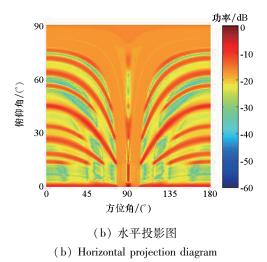
(b) 水平投影图

(b) Horizontal projection diagram

图 4 CBF 方法阵列方向图

Fig. 4 Array pattern of CBF method





B 方法阵列方向图

图 5 WB 方法阵列方向图 Fig. 5 Array pattern of WB method

由图 3~5 可知,本文所提 WB + PSO 方法、CBF 方法和 WB 方法得到的阵列方向图的 NHSL 分别为 - 13.11 dB、- 7.55 dB 和 - 8.61 dB。由此可知,相比于单独采用粒子群优化算法优化阵列结构和 WB 方法,WB + PSO 方法对大阵元间距平面阵列方向图栅瓣的抑制性能更优,其对阵列方向图栅瓣的抑制性能更优,其对阵列方向图栅瓣的抑制性能分别改善了 5.56 dB 和 4.50 dB。

2.2 对栅瓣抑制性能与信号带宽之间的关系

设置线性调频信号带宽的变化范围为 1 Hz~18 GHz,步长为 0.5 GHz,其余仿真条件与 2.1 节相同。CBF 方法、WB 方法和 WB + PSO 方法得到的阵列方向图的 NHSL 随信号带宽的变化关系如图 6 所示。

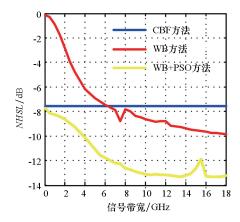


图 6 NHSL 随信号带宽的变化情况 Fig. 6 NHSL against signal bandwidth

由图 6 可知,WB 方法和 WB + PSO 方法得到 的阵列方向图的 NHSL 均随着信号带宽的增大而 减小,但相比于 WB 方法,WB + PSO 方法在小信 号带宽下仍能实现对阵列方向图栅瓣的抑制,且 WB + PSO 方法对平面阵列方向图栅瓣的抑制性 能受信号带宽的影响较小。

3 结论

本文研究了基于粒子群算法的宽带真延时平面阵列方向图综合方法,首先推导了基于宽带真延时的平面阵列能量方向图的基本模型,随后介绍了基于粒子群算法的宽带真延时平面阵列方向图综合方法的基本原理,最后进行了相应的仿真实验。仿真实验结果表明:相比于单独采用粒子群优化算法优化阵列结构的方法和 WB 方法,本文所提方法可更加有效抑制平面阵列方向图的栅瓣,提高阵列方向图主副瓣比;且相比于 WB 方法,本文方法在信号带宽较小时,也可抑制平面阵列方向图的栅瓣。因此,本文提出的方法为抑制雷达阵列方向图栅瓣提供了新的思路。

参考文献(References)

- [1] 王永良,陈辉,彭应宁,等。空间谱估计理论与算法[M]. 北京: 清华大学出版社, 2004.
 WANG Yongliang, CHEN Hui, PENG Yingning, et al.
 Spatial spectrum estimation theory and algorithm [M].
 Beijing: Tsinghua University Press, 2004. (in Chinese)
- [2] 王健鵬,柳征,姜文利. 运动阵列非重叠孔径扩展算法[J]. 宇航学报,2011,32(7):1597-1604.
 WANG Jianpeng, LIU Zheng, JIANG Wenli. A non-overlap mode-based extended aperture algorithm for moving array[J].
 Journal of Astronautics, 2011, 32(7):1597-1604. (in Chinese)
- [3] 王建,盛卫星,韩玉兵,等.基于压缩感知的自适应数字波束形成算法[J]. 电子与信息学报,2013,35(2):438-443.

WANG Jian, SHENG Weixing, HAN Yubing, et al. Adaptive digital beamforming algorithm based on compressed sensing [J]. Journal of Electronics & Information Technology,

[5]

- 2013, 35(2): 438 443. (in Chinese)
- [4] 冯晶晶,陈祝明,江朝抒. 非均匀分布式星载雷达栅瓣抑制技术研究[J]. 现代雷达,2010,32(4):50-58. FENG Jingjing, CHEN Zhuming, JIANG Chaoshu. Grating lobes suppression for non-uniform distributed space-based radar [J]. Modern Radar, 2010, 32(4):50-58. (in Chinese)
- 阵列综合[J]. 电子与信息学报, 2010, 32 (9): 2277-2281.

 HE Xuehui, ZHU Kairan, WU Shunjun. Thinned array synthesis based on integer coded genetic algorithm [J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2010, 32(9): 2277-2281. (in Chinese)

何学辉,朱凯然,吴顺君.基于整数编码遗传算法的稀疏

- [6] 曹爱华,李海林,马守磊,等. 基于 MOPSO 与凸优化算法的稀布圆阵列方向图优化[J]. 数据采集与处理,2017,32(5):980-987.

 CAO Aihua, LI Hailin, MA Shoulei, et al. Sparse circular array pattern optimization based on MOPSO and convex optimization[J]. Journal of Data Acquisition and Processing, 2017,32(5):980-987. (in Chinese)
- [7] 齐飞林,刘峥,杨雪亚,等.毫米波共形相控阵雷达导引 头的阵列稀布优化[J]. 电子与信息学报,2009,

- 31(12): 2869 2875.
- QI Feilin, LIU Zheng, YANG Xueya, et al. Optimization of thinned array for millimeter wave radar seeker with conformal phased array [J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2009, 31(12): 2869 2875. (in Chinese)
- [8] Sipal V, Edwards D, Allen B. Bandwidth requirement for suppression of grating lobes in ultrawideband antenna arrays[C]//Proceedings of IEEE International Conference on Ultra-Wideband, 2012: 236 – 240.
- [9] Ye X W, Zhang Y M, Pan S L. Performance evaluation of RF beamforming based on a wideband antenna array and photonic true time delay [C]//Proceedings of 14th International Conference on Optical Communication and Networks, 2015.
- [10] Ye X W, Zhang B W, Zhang Y M, et al. Performance evaluation of optical beamforming-based wideband antenna array[J]. Chinese Optics Letters, 2017, 15(1): 010013 1 010013 5.
- [11] Ries S, Kaiser T. Ultra wideband impulse beamforming: it is a different world [J]. Signal Processing, 2006, 86 (9): 2198-2207.
- [12] Kasier T, Zheng F, Dimtrov E. An overview of ultra-wide-band systems with MIMO [J]. Proceedings of the IEEE, 2009, 97(2): 285-312.