Website: ycyk.brit.com.cn

基于平面波谱展开的毫米波阵列天线近场校准算法

唐元华,王正鹏

(北京航空航天大学北京100191)

摘要:随着无线通信技术的发展,人们对天线提出了高频、小型化、强定向性的要求,以支持未来更高的数据传输速率。由于毫米波芯片、多天线阵列中固有的通道幅度和相位差,使用过程中受温度特性、老化等因素影响,会产生附加幅度相位差。为消除通道间幅度相位差对波束控制的影响,本文提出一种基于平面波谱展开的近场校准算法。基于平面波谱理论构建待测阵列天线与探头之间的信号模型,通过该信号模型建立校准测量的虚拟信号,并将虚拟信号与实测信号作比较。通过遗传算法优化虚拟信号和实测信号的差别,当其达到最小值时,求解出毫米波阵列天线的初始激励。为验证该校准算法的有效性,文中对一个四单元的毫米波线阵进行了校准测量,其中探头扫描范围约为1/3阵列天线口径。所得幅度校准误差范围为±0.43 dB,相位校准误差范围为±4.6°,实现了高精度的校准。

关键词:毫米波阵列天线;近场校准算法;平面波谱展开

中图分类号: V556.1; TN953 文献标志码: A 文章编号: 2095-1000(2025)02-0124-05 DOI: 10.12347/j.ycyk.20241216001

引用格式: 唐元华, 王正鹏. 基于平面波谱展开的毫米波阵列天线近场校准算法[J]. 遥测遥控, 2025, 46(2): 124-128.

Near-Field Calibration Algorithm for Millimeter-Wave Array Antennas Based on Plane Wave Expansion

TANG Yuanhua, WANG Zhengpeng

(School of Electronic and Information Engineering, Beihang University, Beijing 100191, China)

Abstract: The development of wireless communication technology has imposed strict requirements on antennas, including high-frequency operation, miniaturization, and strong directivity, to support higher data transmission rates in the future. Due to inherent amplitude and phase differences among channels in millimeter-wave chips and multi-antenna arrays, as well as additional amplitude and phase differences caused by factors such as temperature characteristics and aging during operation, beamforming accuracy can be significantly degraded. To mitigate the impact of inter-channel amplitude and phase differences on beam control, this paper proposes a near-field calibration algorithm based on plane wave spectrum expansion. The algorithm constructs a signal model between the antenna under test (AUT) and the probe using plane wave spectrum theory. Based on this model, a virtual signal for calibration measurement is generated and compared with the measured signal. A genetic algorithm is used to optimize the difference between the virtual and measured signals, and the initial excitations of the millimeter-wave array antenna are determined when the difference reaches its minimum. To validate the effectiveness of the proposed calibration algorithm, a four-element millimeter-wave linear array was calibrated. The probe scanning range was approximately one-third of the array aperture. The obtained amplitude calibration error range was $\pm 4.6^{\circ}$, achieving high-precision calibration.

Keywords: Millimeter-wave array antennas; Near-field calibration algorithm; Plane wave expansion

Citation: TANG Yuanhua, WANG Zhengpeng. Near-Field Calibration Algorithm for Millimeter-Wave Array Antennas Based on Plane Wave Expansion[J]. Journal of Telemetry, Tracking and Command, 2025, 46(2): 124–128.

0 引言

以往文献提出了多种阵列天线校准算法,根

据测量距离可以分为远场校准和近场校准两类。 开关法¹¹在远场范围内使用探头依次正对测量各个 阵列天线单元。开关法由于其测试操作简单、成 本低而被广泛应用于工业界,然而其要求探头扫 描系统具有很高的定位精度。旋转矢量法^[2-6]通过 给每个阵列单元配置不同的相位,并记录阵列天 线的辐射功率。阵列单元的初始激励由测量的功 率变化曲线确定,该曲线可以用余弦曲线拟合。 换相法^[7-12]通过为阵列天线配置小条件数的相位矩 阵,通过测得的信号求解线性方程组得到阵列天 线的初始激励。然而,这两种远场校准方法的信 号模型都是基于格林函数建立的,该信号模型的 精度随着测试距离的减小而降低。

1988年, LEE 提出对待测天线平面近场扫描, 通过快速傅里叶变换反演待测天线远场方向图并 重建口面场,完成对待测天线的校准[13]。该校准算 法为了减小平面扫描引起的截断误差,需要远大 于阵列天线口径的扫描范围,因此具有测试成本 高的特点[14-16]。2022年, 文献[17]在远场换相法的 基础上引入了内插算法,通过探头近场扫描测量 阵列天线单元,并对测得的信号使用内插算法计 算阵列天线单元正前方的信号。该算法要求探头 扫描范围不小于阵列天线口径。2023年, 文献[18] 提出了外插法,使用二次曲线拟合探头近场扫描 测量信号的幅度和相位曲线,并通过外插算法计 算阵列单元正前方的信号,该算法需要的探头扫 描范围约等于一半阵列天线口径。本文提出一种 基于探头近场扫描测量的校准算法,基于平面波 谱展开理论建立了新的校准信号模型,用于高精 度校准毫米波阵列天线,并降低了对探头扫描范 围的要求。

1 校准信号模型

校准算法的核心是校准信号模型,信号模型 的精度也决定了校准算法的精度。以往文献中校 准算法广泛应用的信号模型是基于格林函数构建 的,具体如下:

$$S = FAG \tag{1}$$

其中, S表示探头在待测天线近场范围的测量信号, F表示待测天线到探头方向的远场方向图, G 为探头到待测天线方向的远场方向图。 $A = \frac{e^{-ir}}{r}$ 为 待测天线和探头之间的自由空间格林函数, 其中k为自由空间波常数, r为待测天线和探头之间的距 离。该信号模型主要应用于远场测量, 在近场情 况下信号模型精度会显著下降, 这主要是因为它 是基于平面波谱展开的探头补偿理论公式的远场 形式。接下来将说明这一点,探头补偿理论公式 于 1978年由 D T Paris 在其论文^[19]中提出,具体 如下:

 $S = \iint k_{x}F(k_{x},k_{z}) \cdot G(k_{x},-k_{z})e^{-ik \cdot r}dk_{x}dk_{z}$ (2) 其中, $F(k_{x},k_{z})$ 为待测天线的平面波谱, $G(k_{x},-k_{z})$ 为探头的平面波谱, $G(k_{x},-k_{z})$ 代表的平面波传 播方向与 $F(k_{x},k_{z})$ 相反。k为自由空间波矢量, r代表待测天线和探头之间的位移矢量。该信号模 型在近场条件和远场条件下都适用, 对式(2)在 $r \rightarrow \infty$ 的远场条件下应用驻定相位法^[20], 可以得到:

$$S = F(r) \frac{e^{-jkr}}{r} G(r)$$
(3)

式(1)与式(3)等效,证明了基于格林函数的信号模型为探头补偿理论公式在远场条件的表现形式。 在近场条件下,不满足r→∞,式(1)的精度将会下降。

校准系统如图1所示,假设待测阵列天线是一个由N个天线单元组成的均匀线阵,各个阵列天线单元的远场方向图具有一致性。探头位于阵列天线的近场范围,同时位于阵列天线单元的远场范围。探头逐一对阵列天线各个单元进行扫描测量,其扫描范围为L,共M个采样点。其中,探头测量第n个阵列天线单元接收到的信号可以表示为:

$$\mathbf{s}_n = h_n \mathbf{A}_n \mathbf{y} \tag{4}$$

$$\boldsymbol{A}_{n} = \begin{vmatrix} \mathbf{e}^{-jkx_{1}x_{1}} \cdots \mathbf{e}^{-jkx_{Q}x_{1}} \\ \mathbf{e}^{-jkx_{1}x_{m}} \cdot \mathbf{e}^{-jkx_{Q}x_{m}} \\ \mathbf{e}^{-jkx_{1}x_{m}} \cdots \mathbf{e}^{-jkx_{Q}x_{M}} \end{vmatrix}$$
(5)

$$\boldsymbol{y} = \left[\int k_{y} \boldsymbol{F}(k_{x}, k_{z}) \cdot \boldsymbol{G}(k_{x}, -k_{z}) e^{-jk_{y}d} dk_{z} \right] \qquad (6)$$

*h*_n表示第*n*个阵列天线单元的初始激励,*x*_m为 探头在第*m*个位置时跟第*n*个阵列天线单元之间沿 *x*轴的距离,其中*k*_x被平均分为*Q*份,*y*为阵列天 线单元和探头的平面波谱积分组成的向量,代表 了这两个天线的辐射特性。考虑待测天线所有的*N* 个阵列天线单元,式(4)可以组成一个线性方程组, 如下式所示:

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{s}_{1} \\ \boldsymbol{s}_{n} \\ \vdots \\ \boldsymbol{s}_{N} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} h_{1}\boldsymbol{A}_{1} \\ h_{n}\boldsymbol{A}_{n} \\ \vdots \\ h_{N}\boldsymbol{A}_{N} \end{bmatrix} \boldsymbol{y}$$
(7)

其中, *s*_n是通过探头近场扫描测量第*n*个阵列天线 单元得到的信号; *h*_n为待求解的初始激励, 由第*n*

个阵列天线单元和探头之间的几何关系决定,可 以提前测量计算得到; y由阵列天线单元和探头的 平面波谱构成,该向量也是未知的。



2 校准算法

校准算法的目标是求解线性方程组(7),并计 算出各个阵列天线单元的初始激励 $h_n, n \in [1, N]$ 。 在校准系统几何关系已知的基础上,可由计算得 到 A_n , 探头测量信号 s_n 由初始激励 h_n 和待测阵列 天线和探头的辐射特性y决定。当y跟待测阵列天 线和探头的辐射特性一样, h, 也跟待测阵列天线的 初始激励一样时,由h_n和y可根据式(4)计算出一个 虚拟的信号s',,其与探头对待测阵列天线的实测信 号s,相同。因此,可以定义一个评价函数f来描述 虚拟信号与实测信号s_n之间的差异,如式(8)所示:

$$f = \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{N} ||\mathbf{s}_n - \mathbf{s}'_n||^2$$
(8)

其中, $\|\mathbf{x}\|^2$ 代表求向量**x**的长度, 因此函数 $f \ge 0$ 始 终成立。当f=0时,由其确定的初始激励 h_n 和辐 射特性y并不是唯一解,而是一个集合。在f=0的 解集中,主要是由于天线辐射特性y有多种可能 性, 而初始激励 h, 的变化都在一个小范围内变动。 在允许的±0.5 dB校准幅度误差范围和±5°校准相位 误差范围内, f→0时初始激励的解可作为待测阵 列天线的初始激励。此外, f=0是评价函数f的极 小值点,根据费马引理,其极值点的必要条件为 $\frac{\partial f}{\partial v^*} = 0$ 。根据该必要条件,求得评价函数f关于 y^* 的导数,如式(9)所示:

$$\frac{\partial f}{\partial \boldsymbol{y}^*} = \left(\sum_{n=1}^N \boldsymbol{h}_n^* \boldsymbol{h}_n \boldsymbol{A}_n^H \boldsymbol{A}_n\right) \boldsymbol{y} - \sum_{n=1}^N \boldsymbol{h}_n^* \boldsymbol{A}_n^H \boldsymbol{s}_n$$
(9)

根据费马引理,可以求得式(10):

$$\boldsymbol{y} = \left(\sum_{n=1}^{N} \boldsymbol{h}_{n}^{*} \boldsymbol{h}_{n} \boldsymbol{A}_{n}^{H} \boldsymbol{A}_{n}\right)^{-1} \sum_{n=1}^{N} \boldsymbol{h}_{n}^{*} \boldsymbol{A}_{n}^{H} \boldsymbol{s}_{n}$$
(10)

其中, h_n^* 为 h_n 的共轭, A_n^H 为 A_n 的共轭转置矩阵。 为寻求合适的h_n和y,可使用遗传算法求解,使得 评价函数f接近极小值点。首先初始化h_n=1,根据 初始条件通过式(10)求解y,根据这一组参数h,和 y,通过式(4)求s_n,并且根据式(8)求得评价函数f。 通过遗传算法,迭代初始激励h",继而求解y和 s_n ,再进一步得到评价函数 f_o 当评价函数f逐渐减 小并收敛时,得到最终的初始激励h"。

3 校准算法在毫米波阵列天线中的应用

为验证该校准算法,设计的实验系统如图2所 示。待测的毫米波阵列天线为一个由4单元的开口 波导天线组成的均匀线阵,毫米波线阵口径为 42 mm, 其工作频率范围为22 GHz~33 GHz。探头 也为一个相同的开口波导天线,且距离毫米波阵 列天线6.5 cm,位于毫米波线阵的近场范围。



图2 校准实验照片 Fig. 2 Calibration experiment photo

首先,使用开关法校准该毫米波线阵,使用 扫描架控制探头逐一正对毫米波阵列天线各个单 元,同时通过控制电路关闭其余单元,进行校准 测量。其中,开启的天线单元通过幅相调控网络 设置该通道的衰减为0 dB,相移为0°。关闭单元 通过设置该单元通道衰减为110 dB,相移为0°。 其次,使用基于平面波谱展开方法校准该毫米波 线阵,逐一开启毫米波线阵各天线单元,并保持 其余单元关闭。探头以毫米波线阵正中心为原点, 从-6mm运动到6mm,其中运动间隔为1mm,并 在每个位置处接收开启的天线单元发出的信号。 将开关法校准实验结果作为对照,与基于平面波 谱展开的校准算法结果对比,对比结果如图3所 示。其中,幅度校准误差为±0.43 dB,相位校准误 差为±4.6°。该实验结果说明:基于平面波谱展开 的校准方法实现了对毫米波阵列天线的高精度 校准。



Fig. 3 Calibration errors of millimeter-wave array antennas

4 结束语

本文基于平面波谱展开理论,率先提出一种 全新的校准信号模型。依托该校准信号模型,构 建出虚拟接收信号。通过细致对比虚拟信号与实 测信号,进一步提出基于遗传算法求解的近场校 准算法。为验证该校准算法的有效性,针对由四 个开口波导天线组成的毫米波线阵,开展近场探 头扫描测量。以开关法校准结果作为基准,基于 平面波谱展开的近场校准算法,校准幅度误差范 围为±0.43 dB, 校准相位误差范围为±4.6°。这一 校准结果充分表明,基于平面波谱展开的校准算 法实现了对毫米波阵列天线的高精度校准,有力 地证明了该校准算法的有效性。此外,将本文校 准算法与文献中近场校准方法的对比结果列于 表1。结果显示,本文校准算法的校准模型更为精 准,所需的探头扫描范围更小,在毫米波阵列天 线高精度校准领域,有望发挥重要作用。

表1 近场校准方法比较 Table 1 The comparison of near-field calibration methods

校准方法	探头测量方式	探头扫描范围	校准精度
平面扫描法	探头扫描	远大于阵列天线口径	高
内插法	探头扫描	不小于阵列天线口径	较高
外插法	探头扫描	约1/2阵列天线口径	较高
文中的方法	探头扫描	约1/3阵列天线口径	高

参考文献 [1] KUAI L, CHEN J, JIANG Z H, et al . A N260 band 64-

channel millimeter wave full-digital multi-beam array for 5G massive MIMO applications[J]. IEEE Access, 2020, 8: 47640-47653.

- [2] MANO S, KATAGI T. A method for measuring amplitude and phase of each radiating element of a phased array antenna[J]. Electronics and Communications in Japan, 1982, 65(5): 58-64.
- [3] SORACE R. Phased array calibration[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2001, 49(4): 517-525.
- [4] TAKAHASHI T, MIYASHITA H, KONISHI Y, et al. Theoretical study on measurement accuracy of rotating element electric field vector (REV) method[J]. Electronics and Communications in Japan (Part I: Communications), 2006, 89(1): 22-33.
- [5] TAKAHASHI T, KONISHI Y, MAKINO S, et al. Fast measurement technique for phased array calibration[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2008, 56(7): 1888-1899.
- [6] LONG R, OUYANG J, YANG F, et al. Fast amplitudeonly measurement method for phased array calibration[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2017, 65(4): 1815-1822.
- [7] LONG R, OUYANG J, YANG F, et al. Multi-element phased array calibration method by solving linear equations[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2017, 65(6): 2931-2939.
- [8] WANG Z, ZHANG F, GAO H, et al. Over-the-air array calibration of mmWave phased array in beam-steering mode based on measured complex signals[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2021, 69(11): 7876-7888.
- [9] TANG S, WANG Z. Fast phased array calibration method based on multiple measuring probes[C]//2020 IEEE 3rd International Conference on Electronic Information and Communication Technology (ICEICT), 2020.
- [10] LI M, ZHANG F, WANG Z, et al. Fast array diagnosis for subarray structured 5G base station antennas[J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2022, 21(7): 1393-1397.
- [11] TANG Si, WANG Zhengpeng, PAN Chong, et al. A fast and efficient calibration method for phased array antennas using fourier-structured excitation matrix[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2023, 71(3): 2290-2299.
- [12] ZHANG F, FANW, WANG Z, et al. Improved over-theair phased array calibration based on measured complex array signals[J]. IEEE Antennas and Wireless Propaga-

tion Letters, 2019, 18(6): 1174-1178.

- [13] LEE J J, FERREN E M, WOOLLEN D P, et al. Nearfield probe used as a diagnostic tool to locate defective elements in an array antenna[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 1988, 36(6): 884-889.
- [14] SAYERS A E, DORSEY W M, HAVEN K W O, et al. Planar near-field measurement of digital phased arrays using near-field scan plane reconstruction[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2012, 60(6): 2711-2718.
- [15] 张云.相控阵天线近场幅相校准[J].中国电子科学研究院学报,2007(6):611-614.
- [16] 焦禹.相控阵天线平面近场误差分析与校准方法研究 [D].北京:中国舰船研究院,2016.
- [17] ZHANG Y, WANG Z, ZHANG F, et al. Phased array calibration based on measured complex signals in a compact multiprobe setup[J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2022, 21(4): 833-837.

- [18] TANG Yuanhua, WANG Zhngpeng, CHEN Xiaoming. et al. Near-field uniform linear array calibration based on extrapolation of measured complex signals[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2023, 71 (10): 8407-8412.
- [19] PARIS D, LEACH W, JOY E. Basic theory of probecompensated near-field measurements[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 1978, 26(3): 373-379.
- [20] KOT M, NEUBERT M G. Saddle-point approximations, integrodifference equations, and invasions[J]. Bulletin of Mathematical Biology, 2008, 70: 1790-1826.

[作者简介]

(本文编辑:杨秀丽)