# 基于相位控制超构表面的 OAM 阵列天线 RCS 减缩研究

李思佳1,陈可可1,高择朋1,李金果2,李卓越1,韩博文3

(1.空军工程大学信息与导航学院,西安,710077;2.93154部队,甘肃酒泉,735305;3.93107部队,沈阳,110141)

**摘要**设计了一款基于相位控制超构表面的低雷达散射截面(RCS)轨道角动量(OAM)阵列天线,该天线由四元缝隙耦合微带天线组成,通过馈电网络为各单元馈送幅度值相等,相位值依次为0°、90°、180°、270°的激励,实现了1模态的OAM辐射效果。根据相位相消减缩RCS的原理,以2种人工磁导体单元为基础,构建了超构表面,以棋盘布阵的形式加载到阵列天线周围,实现了天线RCS的有效减缩。仿真结果表明:阵列天线的工作带宽为4.22~5.16 GHz,增益为8.91 dBi;阵列天线在5.3~7.0 GHz 实现了8 dB 的 RCS 减缩,在5.35~6.05 GHz 实现了10 dB 的 RCS 减缩。

关键词 OAM;阵列天线;雷达散射截面;人工磁导体;超构表面 DOI 10.3969/j.issn.2097-1915.2023.03.001 中图分类号 TN82 文献标志码 A 文章编号 2097-1915(2023)03-0002-08

# An OAM Array Antenna Based on Phase Controlling Metasurface

LI Sijia<sup>1</sup>, CHEN Keke<sup>1</sup>, GAO Zepeng<sup>1</sup>, LI Jinguo<sup>2</sup>, LI Zhuoyue<sup>1</sup>, HAN Bowen<sup>3</sup>

(1. Information and Navigation School, Air Force Engineering University, Xi'an 710077, China;

2. Unit 93154, Jiuquan 735305, Gansu, China; 3. Unit 93107, Shenyang 110141, China)

Abstract A low RCS (radar cross section)  $2 \times 2$  OAM (orbital angular momentum) array antenna is designed based on the phase controlling metasurface. The array antenna is composed of four aperture coupled micro-strip antennas, and a feeding network with same amplitude and the phase values of 0°, 90°, 180°, and 270° for different ports, realizing the OAM radiation effect of mode 1. According to the principle of phase cancellation to reduce RCS, a meta-surface is constructed based on two units of artificial magnetic conductor with around the array antenna being loaded in the form of a checkerboard array, realizing effective reduction of antenna RCS. The simulated results show that the operating bandwidth of the array antenna is from 4. 22 GHz to 5. 16 GHz, and the gain is 8. 91 dBi. The array antenna achieves the reduction of 8 dB RCS from 5. 3 GHz to 7. 0 GHz, and the reduction of 10 dB RCS from 5. 35 GHz to 6. 05 GHz. Key words OAM; array antenna; radar cross section; feeding network; metasurface

随着无线通信事业的快速发展,人类已经进入时延低、功耗低、可靠性高的5G时代。5G移动通

信技术的出现显著提升了通信速度和通信质量,实现了互联网与物联网的互联互通。但是,伴随着通

收稿日期: 2022-07-11

基金项目: 国家自然科学基金(61701523,61801508)

作者简介: 李思佳(1987-), 男, 陕西西安人, 副教授, 研究方向为超构表面设计与隐身天线。E-mail: lsj051@126. com

**引用格式**: 李思佳,陈可可,高择朋,等. 基于相位控制超构表面的 OAM 阵列天线 RCS 减缩研究[J]. 空军工程大学学报, 2023, 24(3): 2-9. LI Sijia, CHEN Keke, GAO Zepeng, et al. An OAM Array Antenna Based on Phase Controlling Metasurface[J]. Journal of Air Force Engineering University, 2023, 24(3): 2-9.

信系统技术的进一步发展,频谱资源越发短缺,成为 阳碍技术升级的绊脚石。为此,不少学者和专家就 如何拓宽信道容量进行了相关研究,轨道角动量 (orbital angular momentum, OAM)技术便是其中 之一。2010年 MOHAMMADI S M 等人将激光束 的旋转相位和轨道角动量的最新发现应用于无线电 频率<sup>[1]</sup>,并对无线电 OAM 系统进行了综合模拟,实 验表明传统的天线方向图优化方法可以应用于 OAM 生成的圆形阵列天线,以增强其方向性。 2017 年 LIU B Y 等人提出了一种宽带双极化双 OAM 模式天线<sup>[2]</sup>,该天线阵列由宽带双极化蝶形 偶极子阵列和宽带相移馈电网络组成,用于从2个 天线产生 OAM 的±1 模态。OAM 技术基于所携 带不同模态值之间的正交性,可以实现多路信号在 不同轨道同时传输,进而有效地解决频率资源紧张 问题,实现信道容量的拓宽<sup>[3-5]</sup>。

与此同时,随着电子战与信息战飞速发展,各式 探测技术手段不断更新进步,军事装备的隐身性能 要求也越来越高。在飞行器机载设备中,天线是总 雷达散射截面(radar cross section,RCS)的主要贡 献者之一,因此需要采取有效方法措施减小天线 RCS。2007 年 PAQUAY M 等人首次提出将人工 磁导体(artificial magnetic conductor,AMC)用于降 低 RCS<sup>[6]</sup>,设计了一种用于 RCS 减缩的 AMC 结 构,实现在宽带内实现明显的 RCS 减缩。2017 年 SU J X 等人以编码的形式组成超材料加载到阵列 天线周围<sup>[7]</sup>,该超材料表面结构紧凑,易于共形,可 广泛应用于其他隐身平台。降低 RCS 以实现隐身 性能在战争中的重要性愈发凸显,近几年,RCS 减 缩研究在我国通信领域掀起高潮,如何降低 RCS 也 是当前各国的研究热点<sup>[8-11]</sup>。综合现有研究可以看 出,已有的隐身天线通常都是对线极化、圆极化或者 双极化天线 RCS 的减缩,关于 OAM 阵列天线 RCS 减缩的隐身技术鲜有报道。因此开展基于相位控制 超构表面的 OAM 阵列天线 RCS 减缩研究具有明 显的创新性。

## 1 天线模型

微带是由双导线演变的结果,将无限薄的金属 板放在双导线中央,根据镜像原理,产生的场型与单 导线时一致,故将一侧导线演变成了带状。微带天 线一般为3层结构,中间层为介质基板,下层以金属 板作为接地面,上层叠加一定形状用以产生特定波 束的金属贴片,通过微带线为天线单元馈送激励。 微带天线具有低剖面、易共形、易集成等优势,在现 代天线研究和应用中最广泛。

设计的天线以如图 1(a) 所示的缝隙耦合微带 天线为基础,天线单元的参数见表 1,通过均匀圆阵 列(uniform circular array,UCA)方式,以 R 为半径 排列组成四元 OAM 阵列天线,见图 1(b),加载图 1 (c) 所示的馈电网络以馈送控制相位的激励,加载超 构表面以实现天线的 RCS 减缩。



─────────────────────────────────────
---------------------------------------

参数	L	$L_1$	$L_2$	$L_3$	$\boldsymbol{W}_1$	${m W}_2$	$oldsymbol{W}_{3}$	$H_1$	$H_{2}$
尺寸/mm	45	28.7	9.5	16.3	3.1	1.6	16.3	1	3

## 1.1 阵列天线组阵原理

电磁波偏转角在旋转一周之后波前相位改变量  $\Delta \varphi$  与阵元数目 N、模态 l 之间的关系为<sup>[1]</sup>:

$$\Delta \varphi = \frac{2\pi l}{N} \tag{1}$$

理论上,阵列天线的天线单元数量越多时,所能 产生 OAM 波束的模态种类越多<sup>[12]</sup>:

$$-\frac{N}{2} < l_{\max} < \frac{N}{2} \tag{2}$$

根据阵列天线组阵方法和 OAM 技术的有关理 论,将 4 个尺寸、材质、性能、朝向等完全相同的天线 单元,等角度间隔以 UCA 形式分布,取  $l=1,则 \Delta \varphi$ =90°,排列半径为 R,构建成四元 OAM 阵列天线, 如图 1(b)所示。阵列天线组阵时,分别取不同的半 径 R 值,为阵列天线各个端口馈送幅度值相等、相位值依次为 0°、90°、180°、270°的激励,结果发现四元 OAM 阵列天线以半径  $R = 0.6\lambda$  进行组阵时,能实呈现较好的 OAM 效果,故确定排列半径  $R = 0.6\lambda$ 。

### 1.2 馈电网络

根据传输线理论,构建馈电网络见图 2。馈电 网络的各条线长度根据阵列位置和不同相位要求来 确定,两类不同的线宽具体为  $P_1$ =3.1 mm, $P_2$ = 1.22 mm,隔离电阻为 100 Ω。该馈电网络可以实 现 4 个端口幅度值相等,两相邻端口相位差为 90°。 仿真结果如图 3 所示,f=5 GHz 附近 port2~port5 的幅度值基本相等, port2~port3, port4~port5, port5~port2 相位差为 90°, port3~port4 相位差为 270°(等效为 90°),即基于馈电网络实现 port2~ port5 相邻两端口之间相位差均为 90°。



图 3 馈电网络模型性能曲线

### 1.3 超构表面

为解决天线组阵后其雷达散射截面增大的问题, 引入超构表面以实现 RCS 减缩<sup>[13-18]</sup>。首先设计 2 种 AMC 单元,如图 4 所示,2 种 AMC 单元以金属板作 为接地面,贴片材质均为金属铜,介质板材质均为 Rogers RT5880。2 种 AMC 单元的参数见表 2。 2种 AMC 单元反射相位及相位差见图 5。理 论上,当 2种 AMC 单元产生的反射相位差为 143° ~217°,对应的 RCS 减缩量在 10 dB 及以上时<sup>[18]</sup>, 可产生明显的相位相消效果,实现较好的散射抑制 性能。工程上一般取 2种 AMC 单元实现相位相消 对应的反射相位差为 150°~210°。

如图 6 所示,将 2 种 AMC 单元以棋盘结构的 形式排列,超构表面在 4~7 GHz 产生不同程度的 RCS 减缩效果,f = 5.5 GHz 处 RCS 减缩效果最明 显,最大减缩量为 18 dB,与 2 种 AMC 单元实现相 位相消时对应的频段相比,基本无频偏。最终确定 将 2 种 AMC 单元各自 5×5 组阵,以棋盘结构形式 构建超构表面,用于阵列天线的 RCS 减缩。





# 2 天线性能

### 2.1 辐射性能

将超构表面与馈电网络加载到四元 OAM 阵列 天线上, 仿真结果见图 7, 阵列天线带宽为 0.94 GHz(4.22~5.16 GHz), f = 5 GHz 处回波损耗值 约为-13 dB。图 7(a)为加载超构表面前后的反射 曲线, 图 7(b)为天线阵列的增益曲线, 阵列天线加 载超构表面前后, 对应的 2 条反射曲线基本重合。 图 7(c)~图 7(e)为 4.8 GHz, 5.0 GHz, 5.16 GHz 时天线的三维方向图, 从左至右分别为主极化相位 分布, 主极化幅度分布和交叉极化幅度分布。从

载超构表面几乎没有对原四元 OAM 阵列天线的辐

射特性产生影响。

OAM 三维波束的辐射和相位分布结果可以看出: 在 4.75~5.16 GHz 阵列天线三维方向图呈现明显 的 OAM 效果,同时其交叉极化分量很小,即表明加

10 -10 0 幅度/dB -20 增益/dB S -30 -10未加载超构表面 未加载超构表面 加载超构表面 加载超构表面 -40 -15 -50L 4.0 5.5 6.0 4.5 50 65 -207.0 6.5 4045 5.0 55 6.0 7.0频率/GHz 频率/GHz (a) 加载超构表面前后的反射曲线 (b) 阵列天线增益曲线 Prop.Dir @4.8 GHz @4.8 GHz @4.8 GHz Prop.Di (°) **3**60 dBi 8.28 Theta Theta 0 31.7 Ph Σ-Vector Phi Σ-Vector Σ-Vector (c) 4.8 GHz 时天线三维方向图 Prop.Dir @5.0 GHz @5.0 GHz @5.0 GHz dBi 8.9 (°) 360 31.5 0 Phi Ph  $\Sigma$ -Vector Σ-Vector Σ-Vector (d) 5.0 GHz 时天线三维方向图 Prop.Dir @5.16 GHz @5.16 GHz Prop.Dir Prop.Dir @5.16 GHz (°) 360 The dBi 8.96 0  $\Sigma$ -Vector Σ-Vector Phi  $\Sigma$ -Vector

(e)5.16 GHz 时天线三维方向图图 7 阵列天线辐射性能

### 2.2 散射性能

为图 1 所示的模型施加垂直入射 X 极化、Y 极 化平面电磁波激励,仿真结果见图 8。施加 X 极化平 面电磁波时,阵列天线在 5.1~7.0 GHz 范围内产生 不同程度的单站 RCS 减缩效果,5.3~7.0 GHz 范围 内实现 8 dB 的 RCS 减缩,5.35~6.05 GHz 范围内实 现 10 dB 的 RCS 减缩,f=5.4 GHz 和 f=5.95 GHz 处 RCS 減缩效果最明显,RCS 減缩量分别为 11.4 dB 和 21.8 dB。施加 Y 极化平面电磁波时,阵列天线在 4.5~7.0 GHz 范围内产生不同程度的单站 RCS 減 缩效果,5.2~7.0 GHz 范围内实现 8 dB 的 RCS 減 缩,5.25~6.05 GHz 范围内实现 10 dB 的 RCS 減缩, f=5.4 GHz 和 f=5.95 GHz 处 RCS 減缩效果最明 显,減缩量分别为 16.1 dB 和 21.7 dB。





图 9 所示,为阵列天线施加垂直入射 X 极化平面电 磁波激励时, $-55^{\circ}\sim55^{\circ}$ 角度范围内可实现明显的双 站 RCS 减缩。 $\theta=0^{\circ}$ 时,f=5.4 GHz 处的减缩量为 11.4 dB,f=5.95 GHz 处的减缩量为 21.8 dB。为阵

列天线施加垂直入射 Y 极化平面电磁波激励时,在 -45°~45°角度范围内基本实现较明显的双站 RCS 减缩。 $\theta$ =0°时,f=5.4 GHz处的减缩量为 16.7 dB, f=5.95 GHz 处的减缩量为 21.6 dB。双站 RCS 减 缩结果与同条件单站 RCS 减缩基本相同,加载超构 表面的阵列天线可以实现明显 RCS 减缩效果。



### 2.3 测试分析

为验证设计的基于相位控制超构表面的 OAM 阵列天线辐射和散射性能,加工制作了样件并进行 了测试,如图 10 所示。



从测试结果可以看出,天线样件在4.6~5.2 GHz范围反射小于-10dB,且在该范围得增益大 于8dB;从图10(b)和图10(c)的方向图对比结果可 以看出,仿真与测试的一致性较好,天线阵列形成了 OAM的锥形波束;测试的RCS减缩结果表明设计 的基于相位控制超构表面的OAM阵列天线具有明 显的RCS减缩效果。

# 3 结语

本文首先设计了工作于 5 GHz 的缝隙耦合微 带天线,将 4 个天线单元以半径  $R = 0.6\lambda$  排列组成 四元 OAM 阵列天线,产生较好的 OAM 波束。其 次设计一款基于相位控制的馈电网络,实现对阵列 天线各单元馈送幅度值相等,相位值依次为 0°、90°、 180°、270°的激励,实现了 1 模态的 OAM 辐射效 果。最后设计了 2 种 AMC 单元,各自 5×5 组阵 后,以棋盘结构形式组成超构表面加载到阵列天线 周围,可在 5.3~7.0 GHz 基本实现 8 dB 的 RCS 减 缩,在 5.35~6.05 GHz 实现 10 dB 的 RCS 减缩。 该天线可有效缓解信道容量受限问题并且具有隐身 性能,在多个领域具有广泛的应用价值。

#### 参考文献

- [1] MOHAMMADI S M, DALDORFF L K S, BERG-MAN J E S, et al. Orbital Angular Momentum in Radio——A System Study[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2010, 58(2): 565-572.
- [2] LIU B Y, CUI Y H, LI R L. A Broadband Dual-Polarized Dual-OAM-Mode Antenna Array for OAM Communication [J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2017, 16: 744-747.
- [3] 唐杰,李凯,林楚婷,等. OAM-MIMO 通信系统的 信道容量研究[J]. 北京邮电大学学报,2020,43 (6):27-35.
- [4] 余超. 平面 OAM 天线特性研究及设计分析[D]. 成都: 电子科技大学, 2018.
- [5] 赵林军,张海林,刘乃安. 涡旋电磁波无线通信技术 的研究进展[J]. 电子与信息学报,2021,43(11): 3075-3085.
- [6] PAQUAY M, IRIARTE J C, EDERRA I, et al. Thin AMC Structure for Radar Cross-Section Reduction[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2007, 55(12): 3630-3638.
- [7] SU J X, KONG C Y, LI Z R, et al. Wideband Diffuse Scattering and RCS Reduction of Microstrip Antenna Array Based on Coding Metasurface[J]. Electronics Letters, 2017, 53(16): 1088-1090.

- [8] PAN W B, HUANG C, CHEN P, et al. A Low-RCS and High-Gain Partially Reflecting Surface Antenna [J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2014, 62(2): 945-949.
- [9] LI W Q, CAO X Y, GAO J, et al. Broadband RCS Reduction and Gain Enhancement Microstrip Antenna Using Shared Aperture Artificial Composite Material Based on Quasi-Fractal Tree[J]. IET Microwaves, Antennas & Propagation, 2016, 10(4): 370-377.
- [10] RAJESH N, MALATHI K, RAJU S, et al. Design of Vivaldi Antenna with Wideband Radar Cross Section Reduction[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 2017, 65(4): 2102-2105.
- [11] JIA Y T, LIU Y, GONG S X, et al. A Low-RCS and High-Gain Circularly Polarized Antenna with a Low Profile [J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2017, 16: 2477-2480.
- [12] GIBSON G, COURTIAL J, PADGETT M J, et al. Free-Space Information Transfer Using Light Beams Carrying Orbital Angular Momentum[J]. Optics Ex-

press, 2004, 12(22): 5448-5456.

- [13] 周禹龙,曹祥玉,高军,等.双频频率选择表面及其 在微带天线宽带 RCS 减缩中的应用[J].电子与信息 学报,2017,39(6):1446-1451.
- [14] CONG L L, CAO X Y, SONG T, et al. Ultra-Wideband Low Radar Cross-Section Metasurface and Its Application on Waveguide Slot Antenna Array[J]. Chinese Physics B, 2018, 27(11): 470-475.
- [15] 吉地辽日,曹祥玉,高军.具有超宽带 RCS 减缩特性的天线设计[J]. 电子与信息学报,2019,41(1): 115-122.
- [16] 李培,刘颖,李鹏,等. 基于极化旋转超表面的天线 RCS减缩方法[J]. 电子信息对抗技术,2021,36 (5):84-89.
- [17] 冯奎胜,李娜,杨欢欢.电磁超构表面与天线结构一体化的低 RCS 阵列[J].物理学报,2021,70(19):80-88.
- [18] 王成,王星,李思佳,等. 基于双层介质 AMC 的宽带隐身超表面[J]. 现代雷达, 2021, 43(4): 52-58. (编辑:徐楠楠)