文章编号:1001-9014(2023)02-0223-06

DOI:10.11972/j.issn.1001-9014.2023.02.012

基于人工表面等离子体激元的毫米波高扫描率四波 束漏波天线

彭 臻¹, 翟国华^{1*}, 黄代鑫¹, 任继山², 高建军¹
(1. 华东师范大学 通信与电子工程学院,上海 200000;
2. 上海航天研究院第八设计部,上海 201109)

摘要:为灵活控制波束以增强多目标探测和跟踪功能,研制了基于人工表面等离子体激元(SSPP)的毫米波四波束 高扫描率漏波天线(LWA)。根据正弦电抗调制叠加理论,对基片集成波导(SIW)槽缝形成的SSPP结构进行多周期 性叠加调控,实现四波束扫描LWA。为改善天线的法向辐射性能,在SIW下表面周期性开槽,消除LWA的阻带效 应。对设计的LWA进行加工和测试,结果表明在29 GHz~30.2 GHz的频带内,该天线的四个波束能从-52°连续扫 描到+22°,扫描率达到18°/%BW,节约了频谱资源,并提高了多目标探测效率。 关键 词:多波束;人工表面等离子体激元(SSPP);漏波天线;毫米波天线 中图分类号:TN822+.6;TN814+.5 文献标识码:A

Millimeter wave high scanning rate quad-beam leaky wave antenna based on spoof surface plasmon polaritons (SSPP)

PENG Zhen¹, ZHAI Guo-Hua^{1*}, HUANG Dai-Xin¹, REN Ji-Shan², GAO Jian-Jun¹

(1. School of Physics and Electronic Science, East China Normal University, Shanghai 200000, China;2. 8th Institute of Shanghai Academy of Spaceflight Technology, Shanghai 201109, China)

Abstract: In order to enhance the multi-object detecting and tracking capability, a four-beam millimeter wave frequency scanning leaky wave antenna (LWA) based on spoof surface plasmon polaritons (SSPP) has been proposed. According to the theory of sinusoidally modulated reactance superposing surface (SMRSS), Quad-beam LWA is realized by etching periodical slots on the top surface of substrate integrated waveguide (SIW), and uniform slots etched on the bottom layer is used to eliminate the open-stopband effect. The measurement shows that the four beams can scan from -52° to 22° within the frequency band from 29 GHz to 30. 2 GHz, achieving a total of 74° scanning range, and the beam scanning is up to 18°/%BW, which not only saves the spectrum source but improvs the multi-target detection efficiency. **Key words**: multi-beam, spoof surface plasmon polariton (SSPP), leaky wave antenna, millimeter wave antenna

引言

相对于机械扫描和相控阵扫描天线,基于频率 扫描的漏波天线(Leaky Wave Antenna, LWA)可以 通过改变馈电频率来实现天线波束的定向辐射与 扫描^[1],具有成本低、定向性高和馈电简单等优点, 因此可以应用于雷达探测、卫星导航和无线移动通 信等领域。 周期性LWA中的主模工作在慢波模式(k>k₀,k₀ 是自由空间波数),在周期性调制激发无限次谐波 的条件下,位于快波区间的谐波可以向外辐射能量 (lk_nl<k₀,k_n是n次谐波波数),以实现周期性LWA的 前向和后向扫描^[2]。表面等离子体激元(Surface Plasmon Polaritons, SPP)是一种电磁波和金属中的 自由电子发生相互作用,从而使电磁波被紧密束缚

收稿日期:2022-08-06,修回日期:2022-12-28

基金项目:国家自然科学基金(62034003)

Received date: 2022-08-06, revised date: 2022-12-28

作者简介(Biography):彭臻(1999-), 男, 贵州贵阳人, 硕士研究生, 主要研究方向为平面集成天线设计, E-mail: zhenpeng98312@163. com *通讯作者(Corresponding author): E-mail: ghzhai@ee. ecnu. edu. cn

Foundation items: Supported by National Natural Science Foundation of China (62034003)

在金属表面的现象。SPP结构能使电磁波沿着金属 表面传播,具有慢波色散特性(*k*>*k*₀)。2014年,Ma 等人提出一种在金属条上刻槽的结构,实现了微波 频段的人工表面等离子体激元(Spoof SPP,SSPP)传 输线^[3]。2016年,Kong等人基于刻槽金属条的SSPP 结构,采用正弦调制电抗表面技术设计了一款 LWA^[4]。其通过控制SSPP单元的槽缝长度来调控 表面电抗,从而实现漏波辐射,在8.4~9.9 GHz的频 带内,实现从-10°到+8°的扫描。2019年,Xu等人通 过在基片集成波导(Substrate Integrated Waveguide, SIW)上刻蚀正弦调制的槽缝^[5],利用负一次谐波辐 射产生定向辐射,并通过在 SIW 下表面开槽,有效 地抑制了阻带效应,实现了在 10.6~12.0 GHz 频带 内,从-63°到+56°的单波束扫描^[7]。

相对于单波束扫描天线,多波束扫描天线能够 进行多个波束的同时扫描,通过灵活控制波束,可 以拓展无线通信的空间信道,实现多目标探测与跟 踪^[6-7]。文献[6]首次报道了四波束LWA结构,但是 该结构是由多个漏波天线组合而成,需要多个端口 馈电。本文设计了一款具有法向辐射和连续扫描 功能的高扫描率四波束频率扫描LWA。该天线基 于SIW-SSPP结构,利用正弦调制电抗叠加表面理 论在波导金属上表面进行周期性开槽,激发电磁波 的负一次谐波,同时SIW的金属下表面槽缝与上表 面的缝隙错位分布以消除阻带效应,最终实现连续 扫描的四波束LWA。为有效表征多波束LWA的扫 描特性,定义多波束扫描率(ΔR)为总扫描角度($\Delta \theta$) 除以相对工作带宽(BW%)($\Delta R = \Delta \theta$ /BW%)。该多 波束天线具有连续扫描和高扫描率优点。

1 设计原理

1.1 正弦调制电抗表面理论

图1所示为周期漏波天线的工作原理图。当波 导表面电抗以正弦条件调制时,能激发高次谐波以 实现漏波辐射特性^[8-9]。当表面波沿z方向传播时, 正弦调制表面电抗为:



图1 电磁波沿波导表面传输模型

Fig. 1 The wave propagation along waveguide surface

$$\eta_{surf}(z) = jX_s[1 + M\cos(\frac{2\pi}{d}z)] \quad , \quad (1)$$

其中,X_s为平均表面电抗,M为调制因子,d为调制周期。此时电磁波所激发出来的高次谐波满足下式

$$k_{zn} = k_{z0} + \frac{2\pi n}{d}$$
 , (2)

其中, k_{s0} 是基波波数, k_{sn} 为第n次谐波的波数。令 $X'_{s} = \frac{X_{s}}{\eta_{0}}, X'_{s}$ 为归一化平均表面电抗。根据式(1),可 以推导出表面波数的色散关系^[9]。当调制因子M等 于0时,简化色散关系式而得到表面波波数与平均 表面电抗之间的关系为:

$$k_{z0} = k_0 \sqrt{1 + (X'_s)^2} \qquad . (3)$$

当波导激发的高次谐波位于快波区间,即表面 波数k_m小于自由空间中的波数k₀时,电磁波向外辐 射的角度θ满足:

$$\sin \theta = \frac{k_{z0} + \frac{2\pi n}{d}}{k_0} = \frac{k_{z-1}}{k_0} (n = -1) \quad . \quad (4)$$

根据式(4)可知,天线的辐射波束角度随工作 波数变化而变化,实现了频率扫描功能。同时在同 一频点处,不同的调制周期*d*也能够使天线实现不 同的辐射波束指向。同时,*k*₋₋₁的变化范围越大,扫 描*θ*越大。但是随着负一次谐波在正向扫描角度逐 渐增大时,负二次谐波也会开始从后向辐射^[10],导 致正向辐射的波束衰减很大。因此天线的辐射范 围会受到限制。

1.2 四波束电抗调制理论

当波导表面为多个具有不同调制周期的正弦 电抗分布叠加时,天线能够实现多波束辐射。根据 式(1),当表面电抗由4个不同调制周期的正弦电抗 叠加时,即可产生四波束的辐射,叠加后的表面电 抗为

$$\eta_{surf}(z) = j\alpha_{1}X_{s}[1 + M\cos(\frac{2\pi}{d_{1}}z)] +j\alpha_{2}X_{s}[1 + M\cos(\frac{2\pi}{d_{2}}z)] +j\alpha_{3}X_{s}[1 + M\cos(\frac{2\pi}{d_{3}}z)] , (5) +j\alpha_{4}X_{s}[1 + M\cos(\frac{2\pi}{d_{4}}z)]$$

其中,α_i为表面电抗调制系数,可以通过调整α_i值来 控制天线分配在各个波束的辐射能量,以此调控每 个波束的增益大小,但实际每个波束之间会有相互 的影响,使得四个波束的增益会有差别。此外,当 天线的波束靠近法向时,由于阻带效应没有被完全 抑制,此时波束的增益会降低,导致四个波束的幅 度不能完全一致。如果要使四个波束增益接近,需 要采用优化算法对调制因子M、电抗调制系数 α_i 和 调制周期 d_i 进行调控优化。本文采用 $\alpha_1 = \alpha_2 = \alpha_3 = \alpha_4 = 0.25$ 。

2 天线结构与设计

SIW 集合了微带线和金属波导的优点,可以通过 PCB 工艺加工实现,具有低剖面、低损耗、低成本和易于集成等优点^[10-11]。本文通过在 SIW 的上下表面刻蚀槽缝形成 SSPP 特性,并采用多周期性叠加正弦调制电抗表面,实现多波束漏波天线。

2.1 单元结构

图2所示为设计的SSPP单元结构,该结构通过 在SIW的上层金属表面刻蚀横向槽缝构建而成。 介质基板采用Rogers RO4003C板材,其介电常数为 3.55,损耗角正切为0.0027,厚度*t*=0.813 mm。槽 缝长为*b*,宽为*a*,单元周期为*p*。首先借助全波电磁 仿真软件Ansys-HFSS的本征模求解器获取所设计 SSPP单元的色散特性,结果如图3所示。其中黑线 为电磁波在真空的色散曲线,虚线为单元不同长度 槽缝对应的色散曲线。可以看到,单元的色散曲线 始终位于光线右侧,因此表面单元呈现了慢波色散 特性(*k>k*₀)。此外,随着槽缝长度的增加,单元色散 曲线的截止频率向低频移动,即在同一频点处,不 同槽缝长度对应不同的表面波数*k*。因此,可以通 过改变*b*来调控单元的电抗特性。



图2 正弦电抗调制单元结构

Fig. 2 Sinusoidal impedance modulation unit structure

2.2 天线结构设计

本文的设计目标是工作频率在30 GHz处,辐射 角分别-45°、-30°、-15°和0°的四波束漏波天线。具 体的设计流程如下:

1) 在 30 GHz 处,当波束 1 的辐射角度为 θ_1 = -30°时,选择调制周期 d_1 =3.2 mm.因此根据式(4)



图3 单元结构电磁仿真色散图

Fig. 3 Dispersion diagram of the proposed SPP unit



图 4 天线上下层结构图 Fig. 4 The antenna structure

rig. i The unternu structure

和式(3)计算得到 $k_n = 1650, X_s = 2.43;$

2) 根据式(4),当其他波束的角度 $\theta_2 = -45^\circ$, $\theta_3 = -15^\circ$, $\theta_4 = 0^\circ$ 时,对应的调制周期分别为 $d_2 = 3.01$ mm, $d_3 = 3.47$ mm, $d_4 = 3.81$ mm;

3) 考虑到波数与表面电抗的近似关系,取调制 因子 *M*=0.4;

4) 根据式(5)得到了四波束的表面电抗分布;

5)根据表面电抗与槽长度b的关系,获取天线 表面槽的分布。

图 4 为天线的结构示意图,尺寸为113.2×25 mm,介质厚度为1.5 mm。图 4(a)为天线正面结构 示意图,左右两端为天线的馈电结构。馈电部分采 用共面波导 CPW 馈电,在 CPW 与 SIW 的连接处,采 用了梯形渐变微带线实现 50Ω 微带馈线与 SIW 之 间的阻抗匹配^[9-10]。梯形结构的高 c = 10 mm,梯形 上底为 q = 1.5 mm,下底 s = 6.5 m。在馈电区域的 底部,设置有等腰三角形槽缝,底 $w_1 = 2.5$ mm,高 c = 10 mm。此外,在梯形渐变微带线四周布置了金 属通孔以减小 CPW 与 SIW 过渡段的损耗。电抗调 制的槽缝两边各设有三个渐变槽,长度依次为 h_1 = 0.5 mm, h_2 =0.75 mm, h_3 =1.0 mm,以实现 SIW 电磁 波模式向 SSPP模式的逐渐转换。天线中间部分为 265个槽缝,其长度根据四波束的正弦调制电抗表 面分布得到。图 4(b)为天线底部结构。为了抑制 漏波天线的阻带效应,在底部也刻蚀与顶部相同长 度的槽缝。并且将底部和顶部槽缝沿传播方向错 开 $\Delta l = 1.2 \text{ mm}$ 的距离,实现了非对称的结构以消除 阻带效应。

3 仿真测试结果分析

3.1 天线S参数

根据四波束的设计原理,首先对天线进行全波 仿真及优化,随后采用PCB工艺加工,最后在微波 暗室完成天线的S参数、增益和方向图的测试。





图5给出了设计天线的加工实物图以及S参数的仿真和测试比较。可以看到,相对仿真结果,天线的测试S参数向高频偏移了大约0.1 GHz。在29~30.2 GHz的频带范围内,天线的IS₁₁I低于-10 dB,表明天线具有良好的阻抗匹配,大部分能量都能馈入天线中。同时,IS₂₁I在此频段内也低于-10 dB,表明能量在传输过程中逐渐向外辐射,即天线具有良好的辐射特性。

3.2 天线方向图

图6给出了天线在28.9 GHz、29.5 GHz和30.1 GHz三个频点处的仿真E面方向图。仿真结果表明 天线在其工作频段内实现了从后向前连续的波束 扫描。在28.9 GHz到30.1 GHz的频带内,第一个 波束能实现-60°到-33°的波束扫描;第二个波束可 以-39°到-16°的波束扫描;第三个波束可以-20°到 -2°的波束扫描;第四个波束能实现-3°到+17°的波 束扫描。因此,实现了80°的空间扫描范围。由于 在天线底部引入错位槽缝抑制阻带效应,同时改变 了天线表面的色散特性,因此仿真结构与设计目标 的频段存在一定偏差。同时各波束的增益差在2.5 dB以内。

图 7 为远场辐射方向图的测试结果,其工作频 率为 29~30.2 GHz,相比仿真结果,工作带宽与工作 频率存在大约 0.1 GHz 的偏移。当频率从 29 GHz 变化到 30.2 GHz时,四波束总扫描范



图 6 天线在不同频点的归一化远场辐射仿真结果 Fig. 6 Simulated normalized far-field radiation patterns

围是从-52°到22°。其中,第一个波束能实现 从-52°到-25°的扫描范围;第二个波束能实现从 -37°到-11°的扫描范围;第三个波束能实现从-22° 到+1°的扫描范围;第四个波束能实现从0°到+22°的 扫描范围,实现了共74°的扫描范围。可以发现测 试方向图与仿真方向图之间存在一定偏差,这主要 是由于加工误差以及测试误差导致的。根据本文 定义多波束扫描率(ΔR),该天线的扫描率为18°/ BW%。各波束的测试增益差在2.6 dB以内。



图 7 天线在不同频点的归一化远场辐射测试结果 Fig. 7 Measured normalized far-field radiation patterns

3.3 天线增益

图 8 为天线最高增益的仿真与测试比较结果。 仿真结果表明,在28.9~30.1 GHz的频带内,天线增 益从 6.75 dBi 变化到 8.55 dBi;测试结果表明,天线 在 29~30.2 GHz 的频带内,增益从 6.2 dBi 变化到 7.9 dBi。测试和仿真的差异主要由测试接头和介 质误差导致。



图 8 天线最高增益的测试与仿真比较结果

Fig. 8 The comparison of the measured and simulated antenna peak gain

4 结论

本文设计了一款工作在毫米波段的四波束高 扫描率LWA。结合正弦调制电抗叠加表面理论与 SIW-SSPP技术,通过在SIW上表面周期叠加调制 开槽,激发传输电磁波的高次谐波以进行定向辐 射。并在SIW下表面刻蚀均匀周期缝隙以克服阻 带效应,以使得天线实现了在29~30.2 GHz频带内, 从-52°到+22°的四波束连续性扫描特性,扫描率可 以达到18°/% BW。因此,该天线是具有高扫描率、 易加工和多波束优势的连续扫描LWA,可推广应用 于未来5G通信和雷达系统,增强多目标探测与跟踪 能力。

References

- [1] Jackson D R, Caloz C, Itoh T. Leaky-wave antennas [J]. Proceedings of the IEEE, 2012, 100(7):2194-2206.
- [2] Li Y, Xue Q, Yung E K N, et al. The periodic half-width microstrip leaky-wave antenna with a backward to forward scanning capability[J]. *IEEE Transactions on Antennas and Propagation*, 2010, 58(3):963-966.
- [3] Ma H F, Shen X, Cheng Q, et al. Broadband and high-efficiency conversion from guided waves to spoof surface plasmon polaritons [J]. Laser & Photonics Reviews, 2014, 8 (1):146-151.
- [4] Kong G, Ma H, Cai B, et al. Continuous leaky-wave scanning using periodically modulated spoof plasmonic waveguide [J]. Scientific Reports, 2016, 6:29600.
- [5] Xu S, Guan D, Zhang Q, et al. A wide-angle narrowband leaky-wave antenna based on substrate integrated waveguide-spoof surface plasmon polariton structure [J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2019, 18(7): 1386-1389.
- [6] Sarkar A, Mukherjee S, Sharma A, et al. SIW-based quad- beam leaky-wave antenna with polarization diversity for four-quadrant scanning applications [J]. *IEEE Transactions on Antennas and Propagation*, 2018, 66(8): 3918-

3925.

- [7] Zhang C, Ren J, Du X, et al. Dual-beam leaky-wave antenna based on dual-mode spoof surface plasmon polaritons
 [J] IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2021, 20(10):2008-2012.
- [8] Patel A M, Grbic A. A printed leaky-wave antenna based on a sinusoidally-modulated reactance surface [J]. *IEEE Transactions on Antennas and Propagation*, 2011, 59(6): 2087-2096.
- [9] Oliner A, Hessel A. Guided waves on sinusoidally-modu-

lated reactance surfaces [J]. *IRE Transactions on Antennas and Propagation*, 1959, 7(5):201–208.

- [10] Xu F, Wu K. Understanding leaky-wave structures: A special form of guided-wave structure [J]. IEEE Microwave Magazine, 2013, 14(5):87-96.
- [11] TANG Hong-Jun, HONG Wei. Novel millimeter wave substrate integrated waveguide filter with compact configuration[J]. Journal of Infrared and Millimeter Waves(汤红 军,洪伟.一种紧缩结构的新型毫米波基片集成波导滤 波器。红外与毫米波学报), 2006, 25(2):139-142.