Single-layer, Low-cost, and Broadband Reflectarray Antenna Using Inhomogeneous Dielectric and a Class of Cross Bow-tie Elements

Mahmood Rafaei-Booket*, Mahdieh Bozorgi

Faculty of Electrical and Computer Engineering, University of Zanjan, Zanjan, Iran. E-mails: booket@znu.ac.ir; bozorgi@znu.ac.ir *Corresponding author

Short Abstract

In this paper, a class of low-cost, and single-layer reflectarray antenna is proposed for X-band in which an array of cross bow-tie patches is printed on an inhomogeneous substrate. Such an inhomogeneous substrate is made up periodic air-holes drilled within FR4 dielectric. In analyzing the unit cell of such a structure, two different parameters of cross bow-tie patch (length and angle) are varied and a phase range close to 700° is obtained that is a good choice for designing a broadband reflectarray. In the design procedure, an efficient phase synthesis technique is applied to minimize the adverse effects of frequency dispersion causing by the differential space phase delay at different frequencies. This technique optimizes the metallization arrangement, and helps to design a reflectarray with a good frequency response. To validate the obtained numerical results, a 270×270×2.4mm³ reflectarray with focal length 26.9cm is fabricated and measured. Measurements show a peak gain 28.1dB with a 1.5-dB gain bandwidth of 34% and maximum efficiency 57.5%. It is experimentally shown that the gain and bandwidth of the reflectarray with inhomogeneous dielectric is better than homogeneous one.

Keywords

Reflectarray antenna, inhomogeneous substrate, low-cost and broadband antenna, bow-tie patch.

1- Short Introduction

The main drawback of the microstrip reflectarray is its narrow bandwidth. For solving this problem, the various unit cells have been reported in the literature. The most of the reported unit cells are multilayer and complex ones. These shortcomings have motivated us to design a new single-layer structure with low-complexity and low-cost properties. Besides, the reflectarray's advantages of high-gain, low Side Lobe Level (SLL), and wide operating bandwidth should be maintained. Therefore, a flexible unit cell composed of a class of bow-tie patch on a low-cost dielectric (FR4) is proposed to design a reflectarray in X-band. Drilling air rods within the host medium leads to obtaining an inhomogeneous substrate and low-loss one. In addition, an optimum arrangement of cross bow-tie elements using a phase synthesis approach leads to implementation a low-cost, broadband and high-gain reflectarray antenna. The maximum gain of such a single-layer structure is 28.1dBi which is more than the gain value of one with homogeneous FR4 substrate (=26.9dB) and its 1.5dB gain bandwidth is 34% which is more than one of reflectarray without air rods (=22%).

2- Proposed Work and Methodology (including comprision, simulation/experimental results and discusion)

A new unit cell including a class of cross bow-tie patch on an inhomogeneous substrate is proposed. Using a phase synthesis procedure in the design step, an optimized element arrangement on reflectarray aperture is obtained. Designed structure is a broadband, high-gain, and low SLL reflectarray.

3- Conclusion

A metal cross bow-tie array on a low-cost inhomogeneous substrate is utilized to implement a broadband, low-cost, and high efficient reflectarray. The unit cell has more than one parameter to extract its phase diagram and such a flexibility helps us to select optimum element distribution. It is demonstrated that the inhomogeneity of substrate leads to increasing the phase range of the unit cell and decreasing its loss in comparison with homogeneous one. In the design step, a phase synthesis approach is applied to implement a reflectarray with 27×27 elements in X-band. Measured results show a maximum gain 28.1dBi, and efficiency 57.5% at 10.5GHz, 1.5dB gain-bandwidth of 34% (8.7~12.3GHz), and |SLL|<-18dB.

4- References (2-3 references)

[1] J. Huang, J. A. Encinar, "Reflectarray Antennas", Hoboken. NJ: John Wiley & Sons, 2008.

[2] J. Ethier, M. R. Chaharmir, J. Shaker, "Loss reduction in reflectarray designs using sub-wavelength coupled-resonant elements", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 60, no. 11, pp. 5456-5459, 2012.

[3] M. Rafaei-Booket, S. M. Mousavi, "Efficient analysis method and design aproach for broadband reflectarray with isotropic/-artifiacial anisotropic substrates", IET Microwaves, Antenas & Propagation, vol. 14, no. 10, pp. 1108-1116, 2020.

پیادهسازی آنتن آرایه بازتابی تکلایه، کمهزینه و پهنباند با استفاده از زیرلایه غیرهمگن و پچهای پاپیونی

محمود رفائى بوكت

استادیار، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه زنجان، زنجان، ایران

مهدیه بزرگی

استادیار، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه زنجان، زنجان، ایران

چکیدہ

در این مقاله، نوعی آنتن آرایه بازتابی تکلایه و کمهزینه در باند X معرفی میشود که در آن، آرایهای از پچهای پاپیونی شکل روی زیرلایهای غیرهمگن چاپ شدهاند. ساخت زیرلایه غیرهمگن با استفاده از حفرههای هوایی متناوبی است که داخل عایق FR4 سوراخکاری شده است. در تحلیل سلول واحد این ساختار، از دو پارامتر مختلف پچ پاپیونی (طول و زاویه) برای حصول دیاگرام فازی استفاده شده است که در مجموع، محدودهای فازی نزدیک به ۷۰۰ درجه بدست آمده است که گزینه خوبی برای طراحی آنتن آرایه بازتابی پهنباند است. در روند طراحی آنتن، از روش سنتز فاز کارآمدی استفاده میشود تا تاثیرات نامطلوب پاشندگی فرکانس در پهنای باند کاری آنتن کاهش یابد. این روش، چیدمان عناصر پچ آرایه را بهینه میسازد و به طراحی آنتن آرایه بازتابی با پاسخ فرکانسی خوب کمک میکند. برای ارزیابی درستی نتایج حاصل از شبیهسازی، آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه غیرهمگن و با ابعاد 200×270×200 و فاصله کانونی ۲۶/۹ سانتیمتر شده است. اندازه گیریها، بیشینه بهره 28.1dB و بازده (کاه درصد را نشان میدهد طوریکه پهنای باند بهره BB-1.5 آن ۳۴درصد است. این نتایج با بهره حاصل از اندازه گیری آنتن آرایه بازتابی بهرای ۵۵ درصد را نشان میدهد طوریکه پهنای باند بهره BB-1.5 آن ۳۴درصد است. این نتایج با بهره حاصل از اندازه گیری آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه همگن نیز مقایسه شده است. نشان داده می شود که استفاده از زیرلایه غیرهمگن سبب افزایش بهره بیشینه و پهنای باند اندازه گیری آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه همگن نیز مقایسه شده است. نشان داده می شود که استفاده از زیرلایه غیرهمگن سبب افزایش بهره بیشینه و پهنای باند آنتن بازتابی پیشنهادی شده است.

كلمات كليدي

آنتن آرایه بازتابی، زیرلایه غیرهمگن، پچ پاپیونی، آنتن کمهزینه و پهنباند.

نام نویسنده مسئول: دکتر محمود رفائی بوکت ایمیل نویسنده مسئول: booket@znu.ac.ir

> تاریخ ارسال مقاله: ۱۴۰۱/۰۳/۰۱ تاریخ(های) اصلاح مقاله: ۱۴۰۱/۰۷/۰۴ تاریخ پذیرش مقاله: ۱۴۰۱/۰۸/۰۴

۵– مقدمه

امروزه آنتنهای چاپی نقش مهمی در سامانههای مخابراتی دارند [۱، ۲]. نوعی از این آنتنها، آنتنهای بازتابی هستند که در مخابرات فضایی، مخابرات زمینی، مخابرات ماهوارهای، تصویربرداری تراهرتزی، سنجش از راه دور و سایر کاربردهای دیگر استفاده میشوند. آنتنهای آرایه بازتابی جایگزین مناسبی برای آنتنهای بازتابی مرسوم هستند و با فناوری آنتنهای آرایه فازی هم ترکیب شدهاند که قابلیت استفاده در کاربردهای مذکور را دارند. توسعه چشمگیر آنتن-های آرایه بازتابی به ویژگیهای استثنایی آنها برمی گردد که این ویژگیها تشعشعیشان وجود دارد. برخلاف آنتنهای بازتابی مرسوم، در پیادهسازی آنتن-مای آرایه بازتابی نیاز به ساخت قالبهای بزرگ و گرانقیمت نیست که این امر تشعشعیشان وجود دارد. برخلاف آنتنهای بازتابی مرسوم، در پیادهسازی آنتن-سبب مقرون به صرفه بودن چنین آنتنهای مزرگ و گرانقیمت نیست که این امر باند کاری آنتنهای آرایه بازتابی باریک است که نقطه ضعف اصلی این آنتنها است. دلایل پهنایباند باریک این آنتنهای می هود [۳]. با وجود این، پهنای آنها و تاخیر فاز فضایی دیفرانسیلی موج تابشی از آنین تغذیه به تک یک عناصر آنها و تاخیر فاز فضایی دیفرانسیلی موج تابشی از آنین مخابر و پیچیده و پیچیده

[۵-۷] پیشنهاد شده است. هرچند استفاده از ساختارهای چندلایه باعث افزایش محدوده فازی و پهنای باند نسبی آنتن آرایه بازتابی می شود [۸] ولی وزن، تلف، پیچیدگی و هزینه ساخت آن را نیز افزایش می دهد. برای حل مشکل دوم، دو راهکار مختلف در مقالات بیان شده است: اولین راهکار براساس طراحی سلول واحد با محدوده فازی زیاد است که با سعی و خطا حاصل می شود که روندی بسیار خسته کننده و زمانبر است و به عناصر پیچیده و چندلایه منتج می شود [۵-۸]. راهکار بعدی، استفاده از روش بهینه سازی برای کمینه کردن خطاهای تحقق فاز مربوط به هر عنصر است که در فرکانس های وسط، ابتدا و انتهای باند کاری آنتن آرایه بازتابی اعمال می شود [۹]. هر چند راهکار دوم روشی مفید است اما رابطه واضحی بین مقادیر تابع خطای عناصر در روند بهینه سازی وجود ندارد و منجر به عملکرد غیربهینه ای از آنتن آرایه بازتابی می شود.

در این مقاله، هم از عنصری جدید با محدوده فازی زیاد و هم از روش بهینهسازی جدیدی برای چیدمان دقیق و بهینه عناصر روی روزنه آرایه بازتابی استفاده میشود تا آنتن آرایه بازتابی پهنباندی در باند فرکانسی X حاصل شود. عنصر استفاده شده نوعی پچ پاپیونی است که دارای دو درجه آزادی برای گرفتن تغییرات فازی است که این خود مزیتی در طراحی بهینه آنتن آرایه بازتابی

پهنباند است. دو پارامتر طول و زاویه، قابلیت تغییر در این عنصر را دارند بدون اینکه نیازی به بزرگکردن ابعاد سلول واحد باشد. چنین عنصری روی ماده تکلایه FR4 چاپ شده است.



شکل ۱- نمایش سهبعدی سلول واحد پیشنهادی که هندسه کلی و پارامترهای طراحی آن روی شکل مشخص شدهاند.

از آنجا که یکی از عوامل اصلی گران بودن قیمت آنتنهای آرایه بازتابی به قیمت زیاد عایقهای کمتلف برمی گردد، برای کاهش هزینه ساخت این آنتنها راهکارهایی گزارش شده است که یکی از آنها استفاده از زیرلایه ارزان FR4 است [۱۱، ۱۰]. البته در استفاده از چنین زیرلایه پرتلفی در باند فرکانسی X، با در نظر گرفتن تمهیداتی چون ضخامت بیشتر [۱۳،۱۲] و کاهش دوره تناوب آرایه به کمتر از نصف طول موج [۱۴]، نشان دادهاند که زیرلایه FR4 می تواند برای پیادهسازی آنتن آرایه بازتابی در این فرکانسها قابل استفاده باشد. ما در این کار علاوه بر تمهیدات مذکور، از غیرهمگن کردن زیرلایه هم برای کاهش تلف FR4 استفاده کردهایم. چنین زیرلایه غیرهمگنی با ایجاد حفرههای هوایی متناوب داخل محيط ميزبان حاصل مى شود كه سبب كاهش ضريب گذردهى الكتريكي موثر FR4 و تلف آن مي شود و حتى وزن آرايه را كم مي كند. با استفاده از نرمافزار HFSS، دیاگرامهای فازی و دامنه سلول واحد پیشنهادی استخراج شده و برای طراحی آنتن آرایه بازتابی با تغذیه از وسط استفاده می شود. در مرحله طراحی از روش بهینهسازی [۱۵، ۱۶] استفاده میشود که روشی برای سنتز فاز و کم کردن تاثیرات نامطلوب پاشندگی فرکانسی است که از تاخیر فاز فضایی دیفرانسیلی در فرکانسهای مختلف داخل پهنای باند مطلوب ناشی می-شود. این روش، چیدمان سلولهای آرایه را بهینه میسازد و به طراحی آنتن آرایه بازتابی با پاسخ فرکانسی مناسب کمک میکند. منظور از پاسخ فرکانسی مناسب افزایش پهنای باند و کاهش اندازه سطح گلبرگ فرعی (|SLL|) است. با استفاده از عنصر پاپیونی و روش سنتز فاز، آرایه بهینهای حاصل می شود که برای تغذیه آن، آنتن شیپوری با سطح روزنه کوچک نیز طراحی شده است. در گام بعدی، با در نظر گرفتن موارد گفته شده، کل سامانه یعنی آرایه مسطح به همراه آنتن تغذیه در نرمافزار CST شبیهسازی می شود. نتایج شبیهسازی نشان مىدهد كه آنتن آرايه بازتابي حاصل، آنتنى پهنباند و با بازده بالا است. شايان ذکر است که اطلاق «پهنباند» و «بازده بالا» به طرح پیشنهادی، به علت بیشتر بودن پهنای باند و بازده آن نسبت به وضعیتی است که ساختارهای چندلایه، پیچیده و با هزینه زیاد ساخته شده اند. با توجه به تانژانت تلفات زیرلایه ارزان FR4، پیشبینی چنین بهبودی دور از انتظار بود. برای اعتبارسنجی نتایج حاصل از شبیهسازی، آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه غیرهمگن ساخته شده و اندازه گیری می شود. همچنین، برای ارزیابی درست تاثیرات استفاده از زیر لایه غیرهمگن در

طراحی آنتن آرایه بازتابی، نتایج بهره حاصل از اندازهگیری آن با نتایج حاصل از اندازهگیری آنتن با زیرلایه همگن مقایسه میشود.



شکل ۲- (الف) دیاگرام فازی، (ب) دیاگرام دامنه و (پ) منحنی تغییرات اندازه قطبش متعامد سلول واحد پیشنهادی برحسب تغییرات طول بازوی (*ا*). در این حالت α=30° و *α*=3

مشخص می شود که کاربرد زیرلایه غیرهمگن سبب افزایش پهنای باند، بهره و بازده بیشینه آنتن آرایه بازتابی نسبت به آنتن با زیرلایه همگن شده است.

۶- سلول واحد پیشنهادی

در شکل ۱ ساختار هندسی سلول واحد و ابعاد طراحی آن نشان داده شده است. در گام اول، زیرلایه این عنصر بصورت همگن (n=0) از ماده FR4 با ضریب گذردهی الکتریکی ۴/۴ و تانژانت تلفات ۲۰/۰۲۹ در نظر گرفته شده است. این زیرلایه ارزان و با تلف پیش از این در [۱۰–۱۵] نیز برای طراحی آنتن آرایه بازتابی بررسی شده است. بطور مشخص در [۱۲]، نشان داده شده است که برخلاف انتظار، استفاده از زیرلایه باتلف با ضخامت بیشتر، تلف بازتابی کمتری نسبت به زیرلایه نازک آن دارد. بنابراین ضخامت (h) زیرلایه ۲/۴میلیمتر انتخاب

شده است. از طرف دیگر، در استفاده از این زیرلایه برای طراحی آنتن آرایه بازتابی پهنباند، لازم است که تناوب آرایه کمتر از نصف طول موج کاری (λ) باشد [۱۴].



شکل ۳- (الف) دیاگرام فازی، (ب) دیاگرام دامنه و (پ) منحنی تغییرات اندازه قطبش متعامد سلول واحد پیشنهادی برحسب تغییرات طول بازوی (*I*). در این حالت «a=30 و *r*=3mm



شکل۴ – (الف) دیاگرام فازی، (ب) دیاگرام دامنه و (پ) منحنی تغییرات اندازه قطبش متعامد سلول واحد پیشنهادی برحسب تغییرات زاویه (۵). در این حالت 5mm ا

در گام نخست، پاسخهای فاز و دامنه سلول واحد با زیرلایه همگن (0=r) برای تابش عمودی موج صفحهای برحسب تغییرات طول بازوی آن (/) در بازهای از باند فرکانسی X بدست آمده است که به ترتیب در شکل ۲ (الف) و شکل ۲ (ب) مشاهده می شود.

شماره پیاپی ۱۰۱

جدول ۱- پارامترهای مختلف سلول واحد برای حالتهای مختلف آن و

تشکیل یایگاہ دادہ

W_1		W_2	r	α	l			
	(<i>mm</i>)	(mm)	(<i>mm</i>)	(<i>deg</i> .)	(<i>mm</i>)			
	0.1~0.5	0.1~0.9	0~2	30°~80°	2.4-9.6			
	Step: 0.05	Step: 0.05	Step: 0.5	Step: 1°	Step: 0.2			





در شکل ۲ (پ) هم منحنی تغییرات اندازه قطبش متعامد گزارش شده است. همان طور که در شکل ۲ (الف) نشان داده شده است، محدوده فازی ۳۰۰ درجه در فرکانس مرکزی ۱۰/۵ گیگاهرتز حاصل شده است. شایان ذکر است که در این حالت زاویه α برابر با ۳۰ درجه در نظر گرفته شده است. در گام بعدی، زیرلایه بصورت غیرهمگن در آمده است و شعاع حفرههای هوایی سوراخ شده داخل زيرلايه FR4 مقدار بهينه r=3mm را دارد. اين حفرهها با پچها نقطه مشترکی ندارند. چنین زیرلایه غیرهمگنی، اولین بار در [۱۸] برای کاهش تلفات FR4 در پیادهسازی آنتن آرایه بازتابی برای باند X استفاده شده بود. سلول واحد با زیرلایه غیرهمگن نیز تحلیل شده و دیاگرامهای فاز و دامنه آن برای تابش عمودی موج صفحهای برحسب تغییرات طول بازوی آن (1)، به ترتیب در شکل ۳ (الف) و شکل ۳ (ب) آورده شده است. در شکل ۳ (پ) هم منحنی تغییرات اندازه قطبش متعامد گزارش شده است. همان طور که در شکل ۳ (الف)، مشاهده می شود محدوده فازی تقریبا ۴۰۰ درجه بدست آمده است و تلفات سلول واحد به کمتر 1dB- رسیده است. بطور کلی مقایسه نتایج شکل ۲ و شکل ۳، نشان مىدهد كه استفاده از زيرلايه غيرهمگن، سبب بهبود مشخصات بازتابي سلول واحد شده است. روشن است که زیرلایه غیرهمگن علاوه بر کاهش تلفات، وزن آرایه را هم کاهش میدهد. با توجه به محدودیت در افزایش طول بازوی عنصر پچ، دیاگرام فازی بعدی بر حسب تغییرات زاویه بین دو بازو (α) محاسبه می شود که در این حالت، طول بازو در بیشینه مقدارش (l = 5mm) ثابت نگه داشته شده است و زیرلایه هم غیرهمگن (r=3mm) است. نتایج حاصل از چنین تحلیلی در شکل ۴ قابل مشاهده است. با توجه به دیاگرام فازی شکل ۴ (الف)، محدوده فازی در حدود ۳۰۰درجه است. بنابراین، مجموع محدودههای فازی حاصل از تغییرات دو پارامتر طول بازو (*l*) و اندازه زاویه (α)، نزدیک به ۷۰۰درجه است. این محدوده فازی زیاد میتواند گزینه خوبی برای طراحی آنتن آرایه بازتابی پهنباند باشد [۱۹–۲۳]. پارامترهای مختلف سلول واحد پیشنهادی *W*۱، داده است، سبب می شود که پایگاه داده ی r_2 $a \ d \ W_2$ از حالتهای مختلف سلول واحد پیشنهادی و پاسخهای فاز آنها حاصل شود.

این پایگاه داده در طراحی بهینه آنتن آرایه بازتابی در بخش بعد استفاده می-شود. جدول ۱، تغییرات ساختاری مختلف در سلول واحد برای بدست آوردن پایگاه دادهای از پاسخ فاز را نشان میدهد.

۷- طراحی بهینه آنتن آرایه بازتابی

در این بخش، به کمک روش ســـنتز فازی [۱۵، ۱۶] و دیاگرامهای فازی در شــکل۲ و شــکل۳، آرایش بهینهای از پچها روی زیرلایه غیرهمگن انتخاب میشود بطوری که به بهبود مشخصات تشعشعی آنتن آرایه بازتابی منجر شود.



شکل۶- (الف) نمایی از آنتن شیپوری طراحی شده به همراه پارامترهای طراحی آن برحسب میلیمتر، (ب) نمودار تطبیق امپدانس آن، (پ) الگوهای تشعشعی آن در صفحه E و (ت) الگوهای تشعشعی آن در صفحه H.

همانطور که در [۳] اشاره شده است، تکتک عنا صر روی سطح آرایه برای جبران فاز موج برخوردی به آن ها باید جابجایی و جبران فازی را انجام دهند. مقادیر این جابجاییهای فاز برای یک آرایه ۲۷×۲۷تایی برای تحقق آنتن آرایه بازتابی با تغذیه از و سط، محا سبه شده است و در شکل ۵ نشان داده شده



شکل۷– آنتن آرایه بازتابی شبیهسازی شده به همراه آنتن شیپوری طراحی شده، D=27cm و F=26.9ct.



شکل۸- تغییرات فازی سلول واحد پیشنهادی در فرکانس مرکزی ۱۰/۵ گیگاهر تز برای زوایای تابش مختلف (θ، < θ،) بر حسب تغییرات (الف) *ا* (α=30 و Δ= تفاضل فاز تابش مایل (θ_i) با فاز تابش عمودی) و (ب) α (μ=9mm).

^r Half-Power Beam Width

با توجه به اینکه در طراحی آنتن آرایه بازتابی با تغذیه از و سط، تلف نا شی از انســداد آنتن تغذیه، یکی از عوامل مهم کاهش بازده اســت، بنابراین آنتن شـیپوری جدیدی با ابعاد روزنه کوچک برای تغذیه آنتن آرایه بازتابی طراحی شده است. نمایی از آنتن شیپوری طراحی شده در شکل ۶ (الف) م شاهده میشود. همانطور که در این شـکل مشـاهده میشود مسـاحت روزنه آن میشود. همانطور که در این شـکل مشاهده می و مساحت روزنه آن داده است که باند فرکانسی X را پوشش میدهد. با توجه به الگوهای تشعشعی آنتن شیپوری که در صفحات E و H به ترتیب در شکل۶ (پ) و شکل ۶ (ت) نشـان داده شـده است، بهره بیشـینه آن در فرکانس مرکزی ۱۰/۵گیگاهرتز 13.3dB است.



Gs شکل۹- دایاگرام فازی سلول واحد پیشنهادی برای مقادیر مختلف در فرکانس مرکزی ۱۰/۵ گیگاهر تز برای زوایای تابش θ، =20° بر حسب (الف) *ا* (α=30°) و (ب) α (*l=*9mm).

مقدار پهنای پرتو نصف قدرت (HPBW^۲) در صفحه E و صفحه H به ترتیب برابر با 5/4درجه و ۴۱درجه است. اگر الگوهای تشعشعی را با $9^{\rm e}$ cos مقایسه کنیم، مقدار 7/4درجه و ۴۱درجه است. اگر الگوهای تشعشعی را با $9^{\rm e}$ cos مقایسه استفاده میشود. با توجه به ابعاد آرایه (۲۷×۲۷سانتیمترمربع) و تغذیه از وسط آن، اندازه فاصله کانونی 7/4سانتیمتر بدست میآید به شرطی که بازده کل ساختار بیشینه شود [۳]. کل ساختار به همراه آنتن تغذیه به کمک نرمافزار CST شبیه سازی شده است که در شکل ۷ مشاهده میشود. مشخصات رایانهای که همه شبیه سازی با آن انجام شده است، عبارت است از: 7700–770 Intel Core i7–7700 با حافظه RAM 3گیگابایت. لازم است ذکر شود که برای آرایه بازتابی مذکور، بیشینه زاویه تابش (θ) برابر با $9^{\rm e}$ –9 است، بنابراین وابستگی دیاگرامهای فازی به زاویه تابش (θ) باید بررسی شود. برای این منظور،

دیاگرامهای فازی شکل ۳ (الف) و شکل ۴ (الف) بطور جداگانه، برای زوایای تابش مایل مختلف در فرکانس مرکزی ۲۰/۵ گیگاهرتز دوباره محاسبه شده است. همان طور که در شکل ۸ مشاهده می شود دیاگرامهای فازی بدست آمده، وابستگی کمی به زاویه تابش (θ) دارند تا زمانی که $\theta_i < \theta_e$ باشد.



شکل۱۰- تصویری از آنتن آرایه بازتابی ساخته شده با زیرلایه غیرهمگن

توجه شود که برای اجتناب از گلبرگ ناخواسته در الگوی تشعشعی آنتن نهایی، تناوب عناصر آرایه باید از معادله (۱) تبعیت کند [۳]:

$$L_x, L_y \le \frac{\lambda_0}{(1 + \sin \theta_i)} \tag{1}$$

که در آن، λ_0 طول موج فضای آزاد در فرکانس مرکزی است و θ_i مقدار زاویه تابش است که باید از θ_e کمتر باشد. ابعاد سلول واحد (λ ۳۵۵) ($L_x=L_y=\cdot/\lambda$ ۳۵) است که محدودیت فوق را ارضا میکند.

برای راستی آزمایی نتایج حاصل از شبیه سازی، نمونه ای از آنتن آرایه باز تابی طراحی شده با زیرلایه غیرهمگن باید ساخته شده و اندازه گیری شود. در پیاده-سازی این ساختار، لایه مسی پشت آرایه باید خورده شود و ورق فلزی پشت آرایه قرار گیرد که بطور کامل آرایه را بپوشاند و هیچ فاصله هوایی (Gs^T) بین زیرلایه و صفحه زمین نباشد. با توجه به فرآیند پیاده سازی و بررسی ملاحظات نصب، شبیه سازی های دیگری روی سلول واحد انجام شده است که در آن دیاگرام های فازی برای مقادیر مختلف Gs در فرکانس مرکزی محاسبه شده اند. در شکل ۹، نتایج این شبیه سازی ها آورده شده است که تاثیرات و حساسیت اندک دیاگرام های فازی نسبت به فاصله های هوایی کم احتمالی را نشان می دهد. برای اعتبار سنجی شبیه سازی ها، آنتن آرایه باز تابی با زیرلایه غیرهمگن ساخته شده است و برای صفحه زمین آن، ورق مسطح فلزی بدون انعطاف پشت آرایه قرار گرفته است که تصویری از آن در شکل ۱۰ مشاهده می شود.

" Ground space

الگوهای تشعشعی اندازه گیری شده آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه غیرهمگن در شکل ۱۱ در سه فرکانس مختلف داخل پهنای باند کاری آن و در صفحه E نشان داده شده است که با الگوهای شبیهسازی شده مقایسه شده است. با توجه به این الگوهای تشعشعی، روشن است که اندازه |SLL| کمتر از 18dB- است. همچنین بیشینه مقدار قطبش متعامد کمتر از 25dB- است که با خطوط قرمز رنگ نشان داده شده است.



شکل۱۱- الگوهای تشعشعی در صفحه E آنتن آرایه بازتابی پیاده-سازی شده با زیرلایه غیرهمگن: (الف) 8.8GHz، (ب)10.5GHz و (پ) 12.2GHz.

علت اینکه در برخی زوایا، منحنیها بصورت خط صاف نشان داده شده

است، به عدم توانایی دستگاههای آزمایشگاه آنتن در اندازه گیری مولفههای میدان برای مقادیر کمتر از 30dB- است. برای بررسی عملی تاثیر زیرلایه غیرهمگن بر روی بهره، نمونهای از آنتن آرایه بازتابی طراحی شده با زیرلایه همگن با همان ابعاد هم ساخته شده است که تصویری از آن نیز در شکل ۱۲ (الف) دیده میشود. در شکل ۱۲ (ب) هم تصویری از این ساختار در اتاق آنتن مشاهده میشود که تحت آزمایش قرار گرفته است. تغییرات بهره اندازه گیری شده هر دو آنتن آرایه بازتابی در شکل ۱۳ مقایسه شده است. در این شکل دیده میشود که غیرهمگن کردن زیرلایه، هم بهره بیشینه و هم پهنای باند آنتن آرایه بازتابی را افزایش داده است بطوری که بیشینه بهره آنتن با زیرلایه غیرهمگن ابلاتایی بانده برای آنتن آرایه بازتابی با زیرلایه غیرهمگن رابطه (۲) بدست آورد [۲۴]:

$$\eta_{total} = \lambda_0^2 \frac{G_{\text{max}}}{4\pi A} \times 100, \tag{(7)}$$

که در آن G_{max} بیشینه بهره اندازه گیری شده (28.1dB) در فرکانس ۱۰/۵گیگاهرتز و A مساحت روزنه آرایه (۲۷×۲۷سانتیمترمربع) است.

جدول ۲- مقایسه مشخصات آنتنهای آرایه بازتابی تکلایه با ساختار

پیشنهادی							
بيشينه	بازه	پهن	بيشين	بازه	تعداد	ابعاد	
بازده	فازى	ای	ہ بھرہ	فر کانس	سلولها	آرایه (cm)	مرجع
(%)	(درجه	باند	(dB)	ى			
	((%)		(GHz)			
۴١/٧	360	۱۶/۷	37/17	۱۲/۵ تا	1770	4.×4.	[٢۵]
				۱۴/۵			
۳۷	۴۸۰	٩/٧	۲۵/۳	۱۰/۷ تا	۶۵۰	۱۹×۲۷	[79]
				۱۲/۵			
41	۴۰۰	۲.	۲۳/۶	۸ تا	19×19	۲۰×۲۰	[77]
				11			
٣٩	4	11/8	40/8	۱۱/۴ تا	۱۰۰۰	17×17.	[٩]
				۸/۲۱	•	•	
۶۰/۶	۴۸۰	۱۷/۶	۳۲/۲	۵/۲۲ تا	۳۶×۳۶	۱۸×۱۸۰	[77]
(آفست				۲۶/۵		•	
(
۵۷/۵	۷	۳۴	۲۸/۱	۸/۷ تا	۷۲۹	۲۷×۲۷	اين
				۱۲/۳			مقاله



(الف)



شکل۱۲- (الف) تصویری از آنتن آرایه بازتابی ساخته شده با زیرلایه همگن و (ب) چیدمان لازم برای اندازهگیری آن داخل آزمایشگاه آنتن ضدپژواک.

بنابراین، بیشینه بازده آنتن در حدود ۵۷/۵ درصد است که این مقدار برای آنتنهای آرایه بازتابی با چنین ابعادی و بصورت تغذیه از وسط بازده بالایی است. پر واضح است که استفاده از تغذیه آفست¹، تلف ناشی از انسداد آنتن تغذیه را حذف کرده و بازده کل ساختار را افزایش میدهد.

جدول ۳- مقایسه کارهای مشابه شامل زیرلایه سوراخ شده (غیرهمگن) با ساختار بیشنهادی

	0 .			.		
بيشينه	ميزان	پهنای	بيشينه	فركانس	روش	مرجع
بازده	پیچیدگی	باند1.5d	بهره	مرکزی	كنترل	
(%)	ساختارى	(%) в	(dB)	(گیگاهر تز)	فاز	
۵۴/۵	ساخت پیچیدہ	۱۰/۳	26/2	۳۰	گذردهی	[77]
(آفست)	(شبيەسازى				الكتريكى	
	گزارش شده)				موثر	
31/60	تک لایه با ماده	٩/٢	٣۴/٧	٣٠	گذردهی	[٢٨]
	کم تلف و گران				الكتريكى	
					موثر	
49	دولايه و گران	۴/۱۵	۲۷/۴	14/40	گذردهی	[79]
	(شبيەسازى				الكتريكى	
	گزارش شده)				موثر	
۵۲/۲	چندلايه و	74	۲۵/۴	۱۲/۵	گذردهی	[٣.]
	پیچیدہ برای				الكتريكى	
	ساخت				موثر	
40/8	دو لايه متشكل	۲٩/۶	۳٠/٣	۱۳/۵	گذردهی	[٣١]
	از دو زيرلايه				الكتريكى	
	مختلف گران				موثر	
۴۱	تک لایه و با	٣٠	۲۶/۷	۱۰/۵	يچ ب	[٣٢]
	سطح انتخابگر				C .	
	فر کانس					
۵۷/۵	تک لایه و با	۳۴	۲۸/۱	۱۰/۵	چ	این
	مادہ FR4				2.	مقاله
	.1:.1					
	ינניט				1	1

[5] J. A. Encianr, J. A. Zornoza, "Three-layer printed reflectarrays for contoured beam space applications", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 52, no. 5, pp. 1138-1148, 2004.

[6] E. Carrasco, M. Barba, J. A. Encinar, "Reflectarray element based on aperture-coupled patches with slots and lines of variable length", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 52, no. 3, pp. 820-825, 2007.

[7] E. Carrasco, J. A. Encinar, M. Barba, "Bandwidth improvement in large reflectarrays by using true-time delay", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 56, no. 8, pp. 2496-2503, 2008.

[8] E. Ozturk, B. Saka, "Multilayer Minkoweski reflectarray antenna with improved phase performance", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 69, no. 12, pp. 8961-8966, 2021.

[9] M. R. Chaharmir, J. Shaker, N. Gagnon, D. Lee, "Design of broadband, single layer dual band large reflectarray usig multi open loop elements", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 58, no. 9, pp. 2875-2883, 2010.

[10] Q. Wang, Z. H. Shao, Y. J. Cheng, P. K. Li, "Broadband Low-Cost Reflectarray Using Modified Double-Square Loop Loaded by Spiral Stubs", IEEE Transaction on Antennas and Propagation, vol. 63, no. 9, pp. 4224-4229, 2015.

[11] D. R. Prado, A. Campa, M. R. Pino, J. Encinar, F. Las-Heras, "Design, manufacture and measurement of a low-cost reflectarray for global earth coverage", IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, vol. 15, pp. 1418-1421, 2015.

[12] H. Rajagopalan, Y. Rahmat-Samii, "On the reflection characteristics of a reflectarray element with low-loss and high-loss substrates", IEEE Antennas and Propagation Magazine, vol. 52, no. 4, pp. 73-85, 2010.

[13] F. Costa, A. Monorchio, "Cloased-form analysis of reflection losses in microstrip reflectarray antennnas", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 60, no. 10, pp. 4650-4660, 2012.

[14] J. Ethier, M. R. Chaharmir, and J. Shaker, "Loss reduction in reflectarray designs using sub-wavelength coupled-resonant elements", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 60, no. 11, pp. 5456-5459, 2012.

[15] M. Rafaei-Booket, S. M. Mousavi, "Efficient Analysis method and design approach for broadband reflectarrays with isotropic/artificial anisotropic substrates", IET Microwaves, Antennas & Propag., vol. 14, no. 10, pp. 1108-1116, 2020.

[16] M. Rafaei-Booket, S. M. Mousavi, "New phase realization approach for implementation of broadband reflectarrays", International Journal of Information and Communication Technology & Research, vol. 13, no. 1, pp. 1-7, 2021.

[17] P. Nayeri, F. Yang, A. Z. Elsherbani, "A broadband microstrip reflectarray using sub-wavelength patch elements", IEEE Antenna and Propagation Society International Symposium, 2009.

[18] M. Rafaei-Booket, Z. Atlasbaf, M. Shahabadi, "Broadband reflectarray antenna on a periodically perforated substrate", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 64, no. 8, pp. 3711-3717, 2016.

[19] D. M. Pozar, "Wideband reflectarrays using artificial impedance surfaces", Electronics Letters, vol. 43, no. 3, pp. 148–149, 2007.

[20] M. R. Chaharmir, J. Shaker, H. Legay, "Broadband design of single-layer large reflectarray using multi cross loop elements", IEEE Transaction on Antennas and Propagation, vol. 57, no. 10, pp. 3363 - 3366, 2009.

[21] A. Vosoogh, K. Keyghobad, A. Khaleghi, S. Mansouri, "A high-efficiency Ku-band reflectarray antenna using single-layer multi-resonance elements", IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, vol. 13, pp. 891-894, 2014.

[22] P.-Y. Qin, Y. J. Guo, A. R. Weily, "Broadband reflectarray antenna using subwavelength elements based on double square meander-line rings", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 64, no. 1, pp. 378–383, 2016.

[23] X. Li, X. Li, L. Yang, "Single-layer wide band-ratio reflectarray with orthogonal linear polarization", IEEE Access, vol. 8, pp. 93586 - 93593, 2020.

[24] D. Kundu, D. bhattacharya, R. Ruchi, "A single-layer broadband reflectarray in K-band using cross-loop slotted patch elements", IEEE Access, vol. 10, pp. 13490-13495, 2022.



شکل ۱۳– بهره اندازه گیری شده آنتن آرایه باز تابی پیادهسازی شده با زیرلایه غیرهمگن. منحنی مربوط به بهره اندازه گیری شده آنتن آرایه باز تابی با زیرلایه همگن برای مقایسه گزارش شده است.

برای اینکه نوآوری ارائه شده بصورت درست ارزیابی شود، ساختار پیشنهادی ما با برخی از آنتنهای آرایه بازتابی تکلایه قبلی در جدول ۲ مقایسه شده است. همچنین برای نشان دادن سادگی و کمهزینه بودن ساختار پیشنهادی، این کار با برخی از کارهایی گزارش شده که بر روی زیرلایههای سوراخشده طراحی شدهاند، در جدول ۳ مقایسه شده است. آنچه که از این مقایسهها بدست میآید، ساده و کمهزینه بودن ساختار پیشنهادی است که در عین حال، دارای بازده و پهنای باند بیشتری است.

۸- نتیجهگیری

آرایهای از عناصر چاپی پاپیونی شکل روی زیرلایه ارزان FR4 برای پیادهسازی آنتن آرایه بازتابی پهنباند با بهره بالا بررسی شد. نشان داده شد که این عنصر پیشنهادی میتواند دو نوع دیاگرام فازی بدست دهد که محدوده فازی مجموع آنها بیش از ۳۶۰ درجه است. همچنین، نشان داده شد که با سوراخ کاری و ایجاد حفرههای هوایی متناوب داخل زیرلایه (عایق غیرهمگن)، پهنای باند و بهره آنتن آرایه بازتابی نسبت به حالتی که زیرلایه همگن است، افزایش مییابد. علاوه بر این، در مرحله طراحی آنتن آرایه بازتابی از روش سنتز فاز توصیف شده در [۱۶، ۱۵] استفاده شد که منتج به بهینهترین توزیع عناصر پاپیونی شکل در سطح آرایه شد. در نتیجه، از آنتن آرایه بازتابی ساخته شده با زیرلایه غیرهمگن بهره IdB، یهنای باند ۳۴ درصد و IdBI->/JSLL/ بدست آمد. همچنین بازده آن ۵/۵درصد محاسبه شد که برای آنتنهای آرایه بازتابی تکلایه با عایق FR4 بازده بالایی است.

مراجع

[۱] مهدی ابیاوغلی، محمدناصر مقدسی، اصغر کشتکار، بهبد قلمکاری، «آنتن مجتمع فراپهنباند و باند باریک برای کاربردهای رادیوشناختی و تنظیم پذیری با استفاده از طراحی مدارهای تطبیق امپدانس»، مجله مهندسی برق دانشگاه تبریز، جلد ۵۰، شماره ۴، صفحات ۱۴۵۵–۱۴۶۱. ۱۳۹۹.

[۲] بابک هنربخش، «آنتن آرایه بازتابی بهره بالای ارزان خودپوشا»، مجله مهندسی برق دانشگاه تبریز، جلد ۵۰، شماره ۴، صفحات ۱۸۹۹–۱۹۰۷، ۱۳۹۹.

[3] J. Huang, J. A. Encinar, "Reflectarray Antennas", Hoboken. NJ: John Wiley & Sons, 2008.

[4] D. M. Pozar, "Bandwidth of reflectarrays", Electronics Letters, vol. 39, no. 21, pp. 1490-1490, 2003. [30] M. Rafaei-Booket, Z. Atlasbaf, "New Ku-band reflectarray antenna by using anisotropic superstrate on an artificial magnetic conductor", Inernational Journal of Microwave and Wireless Technologies, vol. 9, pp. 831-841, 2016.

[31] B. Xi, Q. Xue, Y. Cai, Y. Wang, S. Yang, R. Zhang, "A novel wideband perforated dielectric reflectarray", Microwave and Optical Technology Letters, vol. 61, no. 12, pp. 2739-2745, Jul. 2019.

[32] Y. He, Z. Gao, D. Jia, W. Zhang, B. Du, Z. N. Chen, "Dielectric Metamaterial-Based Impedance-Matched Elements for Broadband Reflectarray", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol.65, no.12, pp.7019-7028, 2017.

[33] M. Rafaei-Booket, M. Bozorgi, "Low-cost inhomogeneous material for low RCS reflectarray antenna impelemntation", AEU-International Journal of Electronics and Communications, vol. 149, pp. 154182, 2022.

[25] C. A. Balanis, "Antenna Theory: Analysis and Design, 3rd edition", John Wiley & Sons, 2005.

[26] Y. Mao, Sh. Xu, F. Yang, A. Z. Elsherbani, "A novel phase synthesis approach for wideband reflectarray design", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 63, no. 9, pp. 4189-4193, 2015.

[27] H. Hasani, M. Kamyab, A. Mirkamali, "Low cross-polarization reflectarray antenna", IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 59, no. 5, pp. 1752-1756, 2011.

[28] M. Moeini-Fard, M. Khalaj-Amirhosseini, "Inhomogeneous perforated reflect-array antennas", Wireless Engineering Technology, vol. 2, no. 1, pp. 80-86, 2011.

[29] M. Abed-Elhady, W. Hong, Y. Zhang, "A Ka-band reflectarray implemented with a single-layer perforated dielectric substrate", IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, vol. 11, 2012.