محله علمي -، بژو، شي «الکشرومغناطيس کاربردي»

سال دوم، شماره ۳، پاییز ۱۳۹۳؛ ص ۴۹-۴۱

آنتن بازتابنده کاسگرین موج میلیمتری تمرکزدهنده توان در ناحیه میدان نزدیک

مهدی فرتوکزاده^{ا**}، سید حسین محسنی ارمکی^۲ ۱- دانشجوی دکتری، ۲- استادیار، دانشگاه صنعتی مالک اشتر (تاریخ دریافت: ۹۴/۰۳/۱۲، تاریخ پذیرش: ۹۴/۰۶/۰۳)

چکیده: عمدهترین کاربرد موج میلیمتری، تصویربرداری از اشیای فلزی مدفون است. با توجه به منحنیهای تضعیف سیگنال، فرکانس ۹۴ GHz یکی از انتخابهای طیف موج میلیمتری میباشد. در این مقاله، طراحی و شبیهسازی آنتن یک سامانه تصویربردار موج میلیمتری مورد بحث و بررسی قرار می گیرد. هدف غایی از سامانه مذکور، استخراج تصویر با دقت تفکیک m ۲ در m ۲ در فاصله چهارمتری (میدان نزدیک) است. بدین لحاظ، توان سیگنال در فاصله چهار متری و افست یک سانتیمتری از محور آنتن، بایستی به اندازه نصف آن در همین فاصله روی محور آنتن باشد. با توجه به ویژگی مذکور، نیاز به یک آنتن بازتابنده با قطر ۲۰۰۳ با ساختار کاسگرین است. آنتن تغذیه بازتابنده دارای پهنای پرتو ط6 ۱۲ به اندازه ۴۴ درجه با مرکز فاز نقطهای است. با توجه به آنکه نقطه تمرکز انرژی در فاصله میدان نزدیک بازتابندههای فرعی مختلفی جهت استحصال بهترین بازدهی استفاده شده است. همچنین اثر چرخاندن بازتابنده فرعی روی توزیع توان و بازده برای سه زاویه نشان داده شده است.

واژههای کلیدی: آنتنهای بازتابنده کاسگرین، آنتنهای با تمرکز میدان نزدیک، جاروب پرتو

۱– مقدمه

به طور کلی تمرکز میدان آنتن در نواحی میدان دور یا میدان نزدیک یک آنتن^۱ یک مسئله رایج و مورد توجهی بوده و هست. به عنوان مثال، از مقالات ثبت شده می توان به چهار مورد اشاره کرد [۴-1] که به تر تیب در آنها ونر، شرمن، کی و گراهام راجع به روابط یک آنتن کلی داری تمرکز بیم بحث کردهاند. در [۵ و ۶] کیدال و داویس روابط تقریبی برای آنتن باز تابنده ساده با فرض بیم گوسی به دست آوردهاند. همچنین آنها برای حالتهای مختلف، یک مجموعه باز تابنده سه تایی میدان ها در فواصل مختلف را نشان دادهاند. در ار وی آبرای یک آنتن سهموی ساده با جابه جا کردن تغذیه از روی کانون^۲ به تمرکز توان در میدان نزدیک دست یافته است.

در سالهای اخیر نیز به آنتنهایی که بتوانند میدانها را در نقطه دلخواه متمرکز کنند توجه زیادی شده است. بهعنوان مثال، در [۹] ساختارهای مختلفی با بازتابندههای متعدد برای همین کابرد معرفی شده و نمودارهای میدان نزدیک آن ارائه شده است.

1. Near-field or far-field focusing antennas

2. Defocusing

در [۱۰] منحنیهای بازده برای یک بازتابنده بیضوی ساده نشان داده شده است و با توجه به آنها، مقادیر بهینه برای ساختار بهدست آمده است.

مرجع [۱۱] تمرکز توان در میدان نزدیک وقتی که سیگنال، یک پالس زیر نانوثانیه را مورد بحث قرار دادهاست، آنتن مورد استفاده آن بیضوی است که از یک سری نگهدارنده تیغهای برای آنتن تغذیه استفاده کرده است.

در [۱۲–۱۲] بهجای بازتابنده دارای انحنا، از بازتابندههای تخت استفاده شده است. در این نوع بازتابندهها اختلاف فاز مورد نیاز با استفاده از ساختارهای میکرواستریپ ایجاد می شود. در واقع، می توان گفت این بازتابندهها از نظر فیزیکی تخت، ولی از نظر الکتریکی دارای انحنا هستند. البته این روش می تواند کاربردهای جدید برای سیستم ایجاد کند. به عنوان مثال، در [۱۲] تاثیر ترکیبهای مختلف قرار گرفتن عناصر آرایه روی نحوه تمرکز توان بررسی شده است.

البته بحث تمرکز توان در میدان نزدیک، به این محدود نمی شود و کاربردهای جدید و جالبی نیز در این زمینه وجود دارد. به عـنوان مثال، در [۱۷] کنترل محل تمرکز میدان با تغییر فرکانس با استفاده

^{*} ایمیل نویسنده پاسخگو: Mahdi.fartookzadeh@gmail.com

از ساختار موجبری معرفی شده است. در این ساختار یک موجبر وجود دارد که بهجای یکی از دیوارههای آن، نوعی لنز استفاده شده است که در فرکانسهای مختلف، تمرکز توان را به نقطهای خاص منتقل میکند. چگونگی روند کاهشی توان در لنز و تمرکز توان برای یک فرکانس خاص و محل تمرکز توان برای فرکانسهای مختلف نیز بررسی شده است.

در این مقاله، طراحی آنتن بازتابنده کاسگرین برای دریافت سیگنال از فاصله چهار متری بررسی می شود. هدف غایی آن است که یک تصویر از هدف با رزولوشن ۲ در ۲ سانتی متر استخراج شود. لذا پهنای بیم آنتن باید به نحوی باشد که این رزولوشن را تامین کند. فرکانس کار ۹۲ GHz (طول موج ۳/۲ میلیمتر) در طیف موج میلیمتری انتخاب شده است.

در بخش دوم، مشخصات آنتن تغذیه مورد بحث قرار می گیرد. در بخش سوم بعد از توضیحاتی راجع به طراحی این آنتن برای بازتابنده اصلی با قطر ۷۰ سانتی متر به ازای زاویه دید های مختلف برای آنتن تغذیه، نتایج شبیه سازی آورده می شود. در نهایت، نتایج در یک جدول آورده می شود و بهترین زاویه ی دید برای آنتن تغذیه معرفی شده به دست می آید و اثر چرخش بازتابنده فرعی نیز بررسی می شود.

با توجه به این که قطر این نوع آنتن بیش از ۲۳۰ برایر طول موج است، با روش های مشربندی حجمی، تعداد مش ها بیش از ۲۰۰ میلیون می شود و نمی توان آن ها را شبیه سازی کرد. برای شبیه سازی آنتن های بازتابنده از روش ممان استفاده شده که مشربندی را به صورت سطحی انجام می دهد و تعداد صفحه ها به حدود ۲ میلیون می رسد. البته این تعداد نیز با روش متداول نیاز به پرداز شگرهای قوی با حافظه بالا دارد. دقیق ترین روشی که برای این کار به نظر می رسد ممکن باشد، روش OP در FEKO است که تمامی نتایج به-دست آمده در این نوشتار برای آنتن بازتابنده، از این روش است فاده کرده است.

۲- طراحی آنتن شیپوری

HFSS -۱-۲ طراحی و شبیهسازی در

هدف از طراحی آنتن شیپوری، ضمن روشنایی مـنـاسـب سط بازتابنده، تطابق مرکز فاز صفحات h و e در زوایای مختـلـف اسـت. جهت طراحی، از بهینهسازی در HFSS استفاده شده و فاز میدانها روی صفحه مقابل آنتن در دو صفحه با استفاده از یک نقطه مرجع با هم مقایسه شده است. هرچه این فازها بر هم منطبق تر باشند مرکز

فاز آنتن به یک نقطه نزدیکتر است. اگر این نمودارها با هم اختلاف داشته باشند و فاز ثابتی را نشان ندهند یعنی آنتن طراحی شده دارای یک مرکز فاز نیست و در نتیجه، برای استفاده در بازتابندهها مناسب نیست زیرا نمی توان نقطهای دقیق برای محل آنتن مشخص کرد و آن را روی کانون مد نظر قرار داد و در نتیجه بازده مجموعه کاهش مییابد.

آنتن شبیهسازی شده در شکل (۱) ارائه شده است. در این شکل، ابعاد آنتن نیز مشخص است. جهت ساخت آنتن، یک قاعده کلی وجود دارد که خطای 1<u>36</u> طول موج باعث ایجاد ۱۰درجه خطای فاز می شود.



شکل (۱). آنتن شیپوری شبیهسازی شده در شکل (۲) الگوی تشعشعی آنتن فوق در صفحات h و e رسم شده است. مشاهده می شود الگوی تشعشعی آنتن در دو صفحه بر هم منطبق است. در قسمت دوم این شکل، فاز میدان ها در دو صفحه آنتن رسم شده که در زوایای نزدیک به بیم اصلی، اختلاف ناچیز





شکل (۲). الگوی تشعشی و فاز میدان آنتن شیپوری شبیهسازی شده

به طور کلی برای آنتنهای تغذیه، منطبق بودن دامنهها و فازهای میدان در دو صفحه یک مزیت به حساب می آید.

۲-۲- شبیهسازی به روش ممان

برای این که توزیع توان میدان نزدیک را در فواصلی که بازتابنده فرعی قرار می گیرد مشاهده کنیم، باید آنتن با روش ممان شبیهسازی شود. شبیهسازی با نرمافزار FEKO انجام شده که نتایج آن در ادامه مورد بحث قرار می گیرد. آنتن شیپوری و صفحات میدان نزدیک آن، در شکل (۳) نشان داده شده است. شکلهای (۴) و (۵) به تر تیب دامنه توان را روی صفحات میدان نزدیک نشانداده شده در شکل (۳) در صفحات ۹ و h در فواصل مشخص شده از آنتن نشان می دهد. اگر این فواصل را تبدیل به زاویه کنیم و فواصل متفاوت روی صفحات را جران کنیم، الگوی تشعشعی میدان نزدیک به دست می آید که این داده شده اند. تفاوت چشم گیری بین الگوها وجود ندارد؛ تنها چیزی که به وضوح دیده می شود، افزایش عمق نول ها با افزایش فاصله است. نکته قابل توجه این که پهنای بیم ۲۵ – آنتن حدودا ۲۴ درجـه



شکل (۳). آنتن شیپوری شبیهسازی شده در FEKO , صفحات میدان



شکل (۴). دامنه توان روی صفحات میدان نزدیک در صفحه e در فواصل مشخصشده از آنتن







شکل (۶). الگوی تشعشعی میدان نزدیک در صفحه e در فواصل مشخصشده از آنتن



ش**حل (۷**). الکوی تشعشعی میدان نزدیک در صفحه ۲ در فواصل مشخصشده از آنتن

۳- شبیهسازی آنتن کاسگرین

۳-۱- ساختار آنتن کاسگرین میدان نزدیک

با توجه به توضیحات قبلی، ساختار آنتن کاسگرین با تمرکز توان در میدان نزدیک مطابق شکل (۸) قابل تحقق است. در این شکل، هندسه بازتابنده اصلی از منحنی بیضوی و هندسه بازتابنده فرعی از منحنی هذلولوی پیروی میکند. خطوط بین کانونهای بیضوی، خط بیضی، خط هذلولی و خطوط مجانبی برای هذلولی، فرضی هستند و برای درک ساختار رسم شدهاند.





با توجه به این که مرکز فاز آنتن طراحی شده در بخش قبل تقریبا روی یک نقطه قرار گرفته است؛ انتظار می رود کانون دوم که محل تمرکز توان آنتن است نیز برای زوایای مختلف یک نقطه باشد. نکته ای که باید به آن توجه کرد این است که بیشینه توان روی محور آنتن، کمی نزدیک تر از کانون دوم به آنتن است؛ زیرا فاصله نقطه تا آنتن نیز در توان دریافتی تاثیر دارد.

با توجه به ساختار حاکم بر هندسه هذلولی و بیضوی مطابق شکل (۹) میتوان از این رابطه استفاده کرد:

$$\frac{x}{X} = \frac{d}{D} \tag{1}$$

در رابطه (۱) مشخص شده که نسبت قطر بازتابندهها باید با نسبت فاصله دهانه آنها تا کانون مشترک یکسان باشد. در شکل (۹) دو زاویه وجود دارد که این روابط بر آنها حاکم است:

$$\frac{D}{2X} = \frac{d}{2x} = \tan\theta \tag{(Y)}$$

$$\frac{d}{2p} = \tan \alpha \tag{(f)}$$

در این روابط، تعدادی متغیر وجود دارد که با مشخص شدن بعضی از آنها بقیه بهدست میآیند. در این بخش، هدف ما پیدا کردن بهترین زاویه دید برای آنتن شیپوری یعنی ۲۵ است. بدین منظور به ازای αهای مختلف باید مجموعه شبیه سازی شود و بالاترین بازده انتخاب شود. به علاوه، فاصله کانون اول تا بازتابنده نیز تغییر داده شده تا اثر این تغییر را نیز در نتایج مشاهده کنیم. اما چون این فاصله تاثیر چندانی روی نتایج نداشت به جهت اختصار فقط نتایج به ازای فاصله ۳۰ سانتی متری آورده شده است. در همه حالات،



شکل (۹). پارامترهای آنتن کاسگرین

کانون دوم در همان فاصله ۴ متری نگه داشته شده است.

برای دستیابی به رزولوشن ۲ در ۲ سانتی متر در فاصله یک سانتیمتری از محور آنتن و در فاصله کانونی دوم آن، دامنه توان باید dB ۲ کمتر از دامنه روی محور و کانون باشد.

از آنجا که وظیفه آنتن، تمرکز توان در نقطهای خاص در فاصله میدان نزدیک و جاروب بیم توسط چرخش بازتابنده فرعی است، در ابتدا جهت بهدست آوردن اندازه بازتابنده اصلی، از روابط میدان دور استفاده می گردد. جهت تعیین تقریبی ابعاد بازتابنده میتوان از رابطه بین بهره و سطح آنتن استفاده کرد. اگر پهنای بیم در دو صفحه را با بین بهره و سطح آنتن استفاده کرد. اگر پهنای بیم در دو صفحه را با دو زاویه از $\left(\frac{0.01}{4}\right)^{1-1}$ ده دست آید، داریم [۱۸]:

$$G \approx \frac{4\pi}{\Theta_1 \Theta_2} \approx \frac{4\pi}{\left[2 \tan^{-1} \left(\frac{0.01}{4}\right)\right]^2} = 502657 = 57 \text{dB}$$

$$G = \frac{4\pi}{\lambda^2} A_e = \frac{4\pi}{\lambda^2} A e_{ap}, \lambda = \frac{0.3}{94} = 0.00319$$

$$\Rightarrow A = \frac{\lambda^2}{4\pi e_{ap}} G = \frac{0.4074}{e_{ap}} \qquad (f)$$

که عبارت دوم نیز رابطه مشهور بین بهره و سطح موثر است. به عنوان مثال، اگر بازده ۸۰ ٪ باشد، سطحی در حدود ²m ٪ بهدست میآید که مبین قطر آنتن به اندازه m ٪ است. البته همان طور که گفته شد، این روابط برای میدان دور است و خواهیم دید با بازده کمتر از این نیز به رزولوشن دلخواه می سیم. به طور کلی یک بازتابنده اصلی بیضوی استفاده شده است که قطر ۷۰ (D) سانتی متری دارد. فاصله کانون اول آن ها تا بازتابنده m۰ ۳۰ در نظر گرفته شده است.

پس در روابط (۲-۱) X ،D و x+p مشخص هستند و بهترتیب برابر ۶۲۰ ، ۱۸/۷۳ cm ، ۷۰ cm و ۲۹ cm در نظر گرفته شدهاند، پس برای بیضوی طبق تعاریف داریم [۱۹]:

$$2a = 430cm$$
$$2b = 219cm$$
$$2c = 370cm$$

 $\langle \rangle$

و از معادلهی بیضی [۲۱]، با توجه به اندازه D، X بهدست آمده است. در نتیجه x از رابطه زیر برای هر حالت با زاویه مورد نظر بهدست میآید:

$$\frac{p}{x} = \frac{\tan(\theta)}{\tan(\alpha)} \Longrightarrow \frac{x+p}{x} - 1 = \frac{\tan(\theta)}{\tan(\alpha)} \Longrightarrow$$

$$x = \frac{x+p}{\frac{\tan(\theta)}{\tan(\alpha)} + 1}$$
(Δ)

با استفاده از این رابطه، میتوان به ازای ههای دلخواه x را بهدست آورد و با استفاده از معادله هذلولی [۱۹] پارامترهای هذلولی (a,b,c) بهدست میآید. شکل (۱۰) روند طراحی را به طور کامل نشان میدهد.

۲-۳- بهدست آوردن مشخصات آنتن کاسگرین میـدان نزدیک

با استفاده از توضیحات داده شده و روابطی که در بخش قبل معرفی شد، برای بیضوی ۱ به ازای زوایای دید (۲۵) ۲۲، ۳۳، ۴۳، ۲۵، ۲۶ و ۲۷ درجه ساختار آنتن کاسگرین به دست آمده و شبیه سازی شده است. با توجه به این که شکل ساختارها مشابه یکدیگر است در اینجا آن را تکرار نمی کنیم. فقط توزیع میدان ها برای هریک از زوایای دید ۱۶، ۱۷، ۱۸، ۱۹، ۲۰، ۲۲، ۴۴ و ۲۶ درجه در اطراف کانون دوم بیضوی آورده می شود. توزیع میدان ها نیز متقارن هستند و تکرار آن ها به طور سه بعدی کمکی نمی کند، لذا یک نمونه در شکل (۱۱) آورده شده و بقیه در نمودارهای بعد نشان داده شده اند. در شکل اول، فاصله از آنتن از راست به چپ بین ۳۵۵ تا محم ۴۵۵ cm تری



شکل (۱۱). توزیع توان در کانون دوم آنتن کاسگرین با بازتابنده اصلی بیضوی ۱ با زاویه دید تغذیه ۲۵ درجه

توزیع توانهای نرمالیزه در شکل (۱۲) برای بیضوی ۱ به ازای زوایای مختلف آورده شده است. نکتهای که مشاهده می شود این است که هرچه زاویه دید آنتن تغذیه بزرگتر می شود حجم ناحیه dB ۳ بیشتر می شود. یعنی هم شعاع های بیضی هایی که در



شکل (۱۰). روند طراحی آنتن کاسگرین میدان نزدیک

-0.08 -0.12 -0.16 -0.2 0.16 0.12 0.04 -0.04 0.08 -0.2 -0.2 -0.16 -0.16 -0.12 -0.12 -0.08 -0.08 0.04 -0.04 0 0 0.04 0.04 0.08 0.08 0.12 0.12 0.16 D.16

شکل (۱۳). توزیع توان در کانون دوم آنتن کاسگرین با بازتابنده اصلی



شکل (۱۴). توزیع توان در کانون دوم آنتن کاسگرین با بازتابنده اصلی بیضوی با زاویه چرخش بازتابنده فرعی ۵ درجه

مشاهده می شود با این کار، جهت بیم آنتن چرخیده شده و هرچه چرخش بیشتر می شود توان ارسالی کاهش مییابد. این مسئله در بخش بعد دیده خواهد شد. میزان انحراف از محور به ازای زوایای شکل (۱۱) نشان داده شده است و هم طول این ناحیه روی محور آنتن بیشتر میشود.



شکل (۱۲). توزیع توان در کانون دوم آنتن کاسگرین با بازتابنده اصلی بیضوی با زاویه دیدهای مختلف به ترتیب روی محور تقارن بازتابنده، در جهت میدان الکتریکی و در جهت میدان مغناطیسی

۳-۳- چرخش بیم آنتن با استفاده از چرخش بازتابنده فرعی

در شکلهای (۱۵ –۱۳) توزیع توان در فاصله، ۳/۹۵ از بازتابنده اصلی به ازای چرخش بازتابنده فرعی بهترتیب با زوایای ۱، ۵ و ۱۰ درجه نشان داده شده است.

چرخش ۱، ۵ و ۱۰ درجه به ترتیب ۲، ۹/۵ و ۱۹ سانتیمتر است.



شکل (۱۵). توزیع توان در کانون دوم آنتن کاسگرین با بازتابنده اصلی بیضوی با زاویه چرخش بازتابنده فرعی۱۰ درجه

۳-۴- جداول نتایج

در جدول (۱) برای بازتابنده اصلی با فاصله کانونی ۳۰ ۳۰، برای زوایای دید مختلف آنتن تغذیه، با فرض دامنه توان ورودی ۶/۶ میلیوات مشخصات مهم ارائه شده است. در این جدول از سمت چپ زاویه دید آنتن تغذیه و فاصله نقطه تمرکز توان با بازتابنده نشان داده شده است. دو ستون بعد، میدانها و Wmax چگالی توان بیشنه را

نشان میدهد.

سه ستون بعد، اندازه قطرهای اصلی بیضی طB ۳ و نسبت آنها را نشان میدهد. مساحت بیضی طB ۳ در ستون بعد نشان داده شده است که انتگرال چگالی توان روی آن توان مطلوب را مشخص میکند که با P مشخص شده است.

در ستون، بعد نسبت این توان به توان ورودی آورده شده است که یک نوع بازده برای آنتن محسوب میشود.

البته این بازده برای مقایسه بین آنتنهای با ابعاد بازتابنده اصلی یکسان معتبر است. در اینجا نیز قطر آنتن ثابت و برابر ۲۰ است. پس میتوان از جدول (۱) نتیجه گرفت که زاویه دید ۲۵ درجه بهترین بازده (با تعریف فوق) را بین زوایای تعریفشده داراست. مشاهده میشود بازده با استفاده از این آنتن تغذیه، به بالاتر از ۶۶٪ است.

نتایج مربوط به چرخش بازتابندهی فرعی و فرکانسهای مختلف نیز در جدولهای (۲ و ۳) ارائه شده است. در نهایت، ابعاد بازتابندههای فرعی در جدول (۴) نشان داده شده است که تعاریف آنها در شکلهای (۸ و ۹) موجود است.

جدول (۱). مشخصات آنتنهای بازتابنده کاسگرین با فاصله کانونی ۳۰ cm

Angle	Focus distance From main reflector (m)	Hmax (A/m)	Emax (V/ m)	Wmax (W/m²)	۳dB x distance (cm)	۳dB y distance (cm)	۳dB Ellipse a/b	۳dB Ellipse Area (m²)	P (W)	e
77°	۳/۹۵	•/• 887	87/49888	۱/۴۰۰۶۰۵	٢	۲/۱۴	۱/•۲	•/•••٣٣۶	•/•••٣٨١	•/830099
۲۳۰	۳/۹۵	•/• ٨۶٣	22/22622	۱/۴۰۳۸۵۶	۲/۰ ۱۶	۲/۱۷	1/• ४९७४९	•/•••٣۴۴	•/•••٣٩١	•/801148
74°	۳/۹۵	۰/۰۸۶۱	WT/FDX9F	1/397707	۲/۰۳۲	۲/۲	1/• 87899	•/•••۳۵١	•/•••٣٩٧	•/882320
۲۵°	۳/۹۵	•/•124	WT/10VWF	1/201011	۲/۰۴۸	۲/۲۳	١/•٨٨٨۶٧	•/•••٣۵٩	۰/۰۰۰۳۹۸	•/884187
79°	۳/۹۵	•/•**	۳۱/۷۸۰۳۵	1/889247	7/•94	۲/۲۶	1/•94991	•/•••٣۶۶	۰/۰۰۰۳۹۸	•/882019
۲۷۰	٣/٩۵	•/•٨٣۴	81/441.8	١/٣١١٠٩٢	۲/۰۸	۲/۲۹	1/1 • • 985	•/•••٣٧۴	•/•••٣٩٧	•/888149

جدول (۲). مشخصات آنتن بهینه با فاصله کانونی ۳۰cm به ازای زوایای مختلف چرخش بازتابنده فرعی

Rotation	Angle	Focus distance From main reflector (m)	Hmax (A/m)	Emax (V/m)	Wmax (W/m²)	distance of focus from axis (m)	distance of focus from reflector center (m)	distance c orrection factor	corrected Wmax (W/m²)	e
••	۲۵°	۳/۹۵	•/•124	22/10/26	1/841011	•	۳/۹۵	١	1/211011	•/884184
۱۰	۲۵°	۳/۹۵	۰/۰۸۵	377/•4420	١/٣۶١٨٨	•/•٢	۳/۹۵۰۰۵۱	۱/۰۰۰۲۶	1/861910	•/809491
۵°	۲۵۰	٣/٩۵	۰/۰۸۰۲	۳۰/۲۳۴۶۹	1/212611	۰/۰۹۵	٣/٩۵١١۴٢	۱/۰۰۰۵۷۸	1/518115	•/۵۸۷۴۳۵
1.0	۲۵۰	٣/٩۵	•/•۶	22/21947	·/۶Yλ۵λ۴	٠/١٩	r/90f08v	1/••7814	·/81.104	•/٣٢٩٣۵۶

Freq. (GHz) Angle		Focus distance Fro main reflector (n	Hmax (A/m)	(A/m) Emax (V/m)		//m)	Wmax (W/m²)		
٩٢	۲۵°	٣/٩۵		• / • A	٣	8.10929		1/7•9877	
94	۲۵°	٣/٩۵	۳/۹۵		٣	377/10774		1/221011	
٩۶	۲۵°	٣/٩۵		٠/٠٩	7	WW/9797		1/878814	
e	Pin (W) P (W)	ϔdB Ellipse Area (m²)		ኘdB Ellij a/b	pse	۲dB y distance (cm)		۲dB x distance (cm)
•/۶۳۴۵۷۹ •/•••۵۶۶		۶ ۰/۰۰۰۳۵۹		•/•••٣۶٨	1/•٨١٧	ĩ١	۲/۲۵		۲/۰۸
•/884184	•/•••9	•/•••٣٩٨	•/•••٣٩٨		۱/•۸۸۸۶	۶Y	۲/۲۳		۲/۰۴۸
•/\$\$\$774		* •/•••***	۰/۰۰۰۳۵		1/09881	14	۲/۲۱		۲/۰۱۵

جدول (۳). مشخصات آنتن بهینه با فاصله کانونی ۳۰cm در فرکانسهای مختلف

- تعریف بازده برای این آنتن ها و بهدست آوردن بالاترین بازده برای این نوع آنتن.
- مشاهده توزیع میدان در ناحیه میدان نزدیک و نشان دادن تاثیر چرخش بازتابنده فرعی روی توزیع میدان و محل تمرکز توان.
 - نشان دادن تاثیر چرخش بازتابنده فرعی روی بازده آنتن.

۶- مراجع

- [1] R. S. Wehner, "Limitations of focused aperture antennas," Rand Corp. Santa Monica, Calif., Res. Memo. RM-262, October 1949.
- [2] J. Sherman, "Properties of focused apertures in the fresnel region," IRE Transactions on Antennas and Propagation, vol. 10, no. 4, pp. 399-408, Jul. 1962.
- [3] A. F. Kay, "Near-field gain of aperture antennas," IRE Trans. Antennas Propagat., vol. AP-8, pp. 586-593 1960.
- [4] W. J. Graham, "Analysis and synthesis of axial field patterns of focused apertures," IEEE Trans. Antennas Propagat., vol. AP-31, no. 4, 1983.
- [5] P.-S. Kildal and M. M. Davis, "Characterization of near-field focusing with application to the Arecibo tri-reflector system," IEEE Antennas and Propagation Society International Symposium. 1995 Digest, 1995.
- [6] P.-S. Kildal and M. M. Davis, "Characterisation of near-field focusing with application to low altitude beam focusing of the Arecibo tri-reflector system," IEE Proc., Microw. Antennas Propag., vol. 143, no. 4, p. 284, 1996.

جدول (۴). ابعاد بازتابنده فرعی آنتن های بازتابنده کاسگرین جدول (۱)

Angle (Degrees)	d/2 (cm)	t (cm)	a (cm)	b (cm)
22	۵/۱۱	۲/۷۳	۱۰/۵۱	۹/۹۸
۲۳	۵/۳۲	۲/۸۵	۳۳/۱۰	۱۰/۱۷
24	۵/۵۳	۲/۹۶	١٠/١٩	۱۰/۳۲
24	۵/۷۵	۳/۰۸	۱.	۱۰/۵
۲۵	۵/۹۶	۳/۱۹	۹/۸۶	۱۰/۶۳

۵- نتیجهگیری

در این مقاله جهت تمرکز انرژی در میدان نزدیک، از یک ساختار آنتن کاسگرین که بازتابنده اصلی آن بیضوی شکل و هندسه بازتابنده فرعی آن، هذلولوی است، استفاده شد. به منظور روشنایی به ینه بازتابنده فرعی، یک آنتن شیپوری هرمی با مرکز فاز یکسان در صفحات e و h طراحی و شبیه سازی گردید. پهنای بیم H5 آنتن مندیه در حدود ۲۴ درجه است. بازدهی حداکثر ساختار فوق در حدود ۶۶٪ حاصل شده است. این مجموعه که برای دستیابی به دقت تفکیک m ۲ در فاصله m ۴ طراحی شده است، بازتابنده اصلی فرعی استفاده می گردد و نشان داده شده است که هر چه زاویه فرعی استفاده می گردد و نشان داده شده است که هر چه زاویه جاروب بیشتر گردد، بازدهی کاهش می یابد. در نتیجه مواردی که انجام شده است عبارتند از:

- طراحی یک آنتن شیپوری با مرکز فاز واحد برای تغذیه آنتن
 کاسگرین و مشاهده الگوی تشعشعی میدان نزدیک آن.
- یک روند طراحی برای آنتن کاسگرین بازتابنده توان در میدان نزدیک.

- [7] A. Badawi, A. Sebak, and L. Shafai, "Array near field focusing," IEEE WESCANEX 97 Communications, Power and Computing, Conference Proceedings, 1997.
- [8] L. Shafai, A. A. Kishk, and A. Sebak, "Near field focusing of apertures and reflector antennas," IEEE WESCANEX 97 Communications, Power and Computing, Conference Proceedings, 1997.
- [9] N. Liombart, K. B. Cooper, R. J. Dengler, T. Bryllert, and P. H. Siegel, "Confocal ellipsoidal reflector system for a mechanically scanned active terahertz imager Antennas and Propagation," IEEE Transactions on, vol. 58, no. 6, pp. 1834-1841, 2010.
- [10] H.-T. Chou, L.-R. Kuo, H.-H. Chou, K.-L. Hung, and P. Nepa, "Realistic implementation of ellipsoidal reflector antennas to produce near-field focused patterns," Radio Science, vol. 46, no. 5, Sep. 2011.
- [11] S. Xiao, S. Altunc, P. Kumar, C. E. Baum, and K. H. Schoenbach, "A Reflector Antenna for Focusing Subnanosecond Pulses in the Near Field," Antennas Wirel. Propag. Lett., vol. 9, pp. 12-15, 2010.
- [12] A. M. Abdulkhaleq, K. H. Sayidmarie, R. Abd-Alhameed, and E. A. Elkhazmi, "Effects of elements distribution in near focused arrays," 2012 IEEE 17th International Workshop on Computer Aided Modeling and Design of Communication Links and Networks (CAMAD), Sep. 2012.
- [13] A. Buffi, P. Nepa, and G. Manara, "Design Criteria for Near-Field-Focused Planar Arrays," IEEE Antennas and Propagation Magazine, vol. 54, no. 1, pp. 40-50, Feb. 2012.

- [14] H.-T. Chou, N.-N. Wang, H.-H. Chou, and J.-H. Qiu, "Design of Periodic Antenna Arrays With the Excitation Phases Synthesized for Optimum Near-Field Patterns via Steepest Descent Method," IEEE Trans. Antennas Propagat., vol. 59, no. 11, pp. 4342-4345, Nov. 2011.
- [15] H.-T. Chou, N.-N. Wang, H.-H. Chou, and J.-H. Qiu, "An Effective Synthesis of Planar Array Antennas for Producing Near-Field Contoured Patterns," IEEE Trans. Antennas Propagat., vol. 59, no. 9, pp. 3224-3233, Sep. 2011.
- [16] P. Lemaitre-Auger, S. Romain, C. Christophe, and K. Darine, "Circular antenna arrays for near-field focused or multi-focused beams," In Electromagnetic Theory (EMTS), Proceedings of 2013 URSI International Symposium on, IEEE, pp. 425-428, 2013.
- [17] J. L. Gomez-Tornero, F. Quesada-Pereira, A. Alvarez-Melcon, G. Goussetis, A. R. Weily, and Y. J. Guo, "Frequency Steerable Two Dimensional Focusing Using Rectilinear Leaky-Wave Lenses," IEEE Trans. Antennas Propagat., vol. 59, no. 2, pp. 407-415, Feb. 2011.
- [18] C. A. Balanis, "Antenna theory analysis and design," New York (NY), Wiley, 2005.
- [19] M. R. Spiegel, "Mathematical handbook of formulas and tables," Mcgraw-Hill, New York, 1968.

Vol. 2, No. 3, 2015 (Serial No. 4)

Millimeter Wave Near-field Focusing Cassegrain Reflector Antennas M. Fartookzadeh^{*}, S. H. Mohseni Armaki

Department of Electrical and Electronics Engineering, Malek Ashtar University, Tehran, Iran

(Receive: 2015/06/02, Accept: 2015/08/25)

Abstract

The most common application of millimeter wave is the imaging from buried metals. 94 GHz is one of the best choices due to the signal loss curves. In this paper the antenna of a millimeter wave imaging system is studied. The main purpose is to provide an image with 2 cm \times 2 cm resolution at 4 m distance (near-field). The power at this distance with 1 cm offset should be half of the power on the antenna axis without offset. Therefore the antenna diameter should be about 70 cm. The feed antenna has the -12dB beamwidth of 24° and its phase center is approximately placed on a single point for both e-plane and h-plane patterns. Different sub-reflectors are used to obtain the best efficiency for the near-field focusing antenna. Finally the effect of rotating the sub-reflector of antenna system is indicated for three angles on the form of field distribution and the efficiency of antenna system.

Keyword: Cassegrain antennas, near-field focusing antennas, scan antennas

^{*} Corresponding Author Email: Mahdi.fartookzadeh@gmail.com