

# محله علمی-پژوهشی «رادر»

سال اول، شماره ۲، زمستان ۱۳۹۲؛ ص ۶۸-۵۷

## تحلیل اثر خطاهای دورانی و ارتقای سنجنده SAR بر روی فرکانس مرکز داپلر

سalar gharibi<sup>۱\*</sup>, جلال امینی<sup>۲</sup>، محمد علی اوغلی فاضل<sup>۳</sup>

۱- کارشناس ارشد، ۲- دانشیار، گروه مهندسی نقشه برداری، پردیس دانشکده‌های فنی، دانشگاه تهران

(دریافت: ۹۲/۰۲/۲۵، پذیرش: ۹۲/۱۰/۱۸)

### چکیده

سنجدنده رادر با روزنه ترکیبی، قابلیت تصویربرداری شباهنگی با قدرت تفکیک بالا را در شرایط جوی مختلف دارد و کاربردهای گسترهای را در سنجش از دور شامل می‌شود. در طراحی این سنجدنده‌ها، ویژگی‌های سیستم SAR شامل طراحی آنتن، انتشار امواج مایکروویو و محاسبات مداری در نظر گرفته می‌شود. خطاهای ارتقای و دورانی محورهای محلی سنجدنده SAR، تأثیر مستقیمی بر روی فرکانس مرکز داپلر آن دارد. بهمنظور جلوگیری از ابهام در تعیین فرکانس مرکز داپلر، میزان خطای قابل تعیین آن باید از نصف فرکانس ارسال پالس (PRF) کمتر باشد. با بررسی انتشار خطای فرکانس مرکز داپلر، می‌توان حداقل خطای قابل قبول بهمنظور جلوگیری از ایجاد ابهام در تعیین فرکانس مرکز داپلر را تعیین کرد. در این مقاله برای اولین بار طبق قانون انتشار خطای به طور جامع، رفتار حداقل خطاهای قابل قبول نسبت به پارامترهای اساسی مداری و دستگاهی سنجدنده SAR و ارتباط آن با سطح حداقل آنتن بهمنظور طراحی بهینه سنجدنده مورد بررسی قرار گرفته است.

### واژگان کلیدی:

رادار روزنه ترکیبی (SAR)، فرکانس مرکز داپلر، انتشار خطای PRF

### ۱- مقدمه

سمت بستگی دارد. قدرت تفکیک مکانی در امتداد سمت معمولاً به خوبی آن در امتداد برد نمی‌باشد؛ اگر چه با در نظر گرفتن حرکت نسبی رادر نسبت به هدف مورد نظر می‌توان به کمک اثر داپلر<sup>۶</sup> به قدرت تفکیک مکانی مناسبی در امتداد سمت دست یافته. این کار در سنجدنده‌های رادری با روزنه ترکیبی<sup>۷</sup> صورت می‌پذیرد؛ به این صورت که رادر به صورت مصنوعی آنتنی با طول زیاد ایجاد می‌کند. این کار با ذخیره داده‌های دریافتی در طول زمان مشاهده انجام می‌شود (شکل ۱) [۱].

اولین سنجدنده قابل توجه فضابرد رادر با روزنه ترکیبی به نام seasat در سال ۱۹۷۸ میلادی در مدار قرار گرفت [۲]. از آن زمان، سنجدنده‌های SAR به دلیل قابلیت مشاهده زمین در شب و روز و حتی در هنگام وجود پوشش ابر و هوای بارانی، بسیار مورد توجه قرار گرفته‌اند [۳]. مفهوم رادر با روزنه ترکیبی اولین بار توسط مشاهدات

یک سیستم رادر، با ارسال امواج الکترومغناطیس و دریافت موج بازتابی از منطقه مورد نظر<sup>۱</sup> کار می‌کند. طبیعت موج بازتابی، اطلاعاتی در خصوص منطقه مورد نظر می‌دهد. فاصله رادر تا نقطه مورد نظر<sup>۲</sup> از طریق اندازه‌گیری زمان رفت و برگشت موج ارسالی محاسبه می‌شود. موقعیت زاویه‌ای<sup>۳</sup> با توجه به جهت آنتن اندازه‌گیری می‌شود. اگر قدرت تفکیک مکانی به اندازه کافی بالا باشد، رادر قادر به تشخیص اندازه و شکل شی مورد نظر می‌باشد. قدرت تفکیک مکانی در امتداد ارسال پالس یا برد نیازمند پهنای باند<sup>۴</sup> زیاد است، در حالی که امتداد پرواز سنجدنده یا سمت<sup>۵</sup>، به طول آنتن در امتداد

\* رایانمه نویسنده پاسخگو: salar.gharibi@alumni.ut.ac.ir

<sup>۱</sup> Reflecting Object

<sup>۲</sup> Target

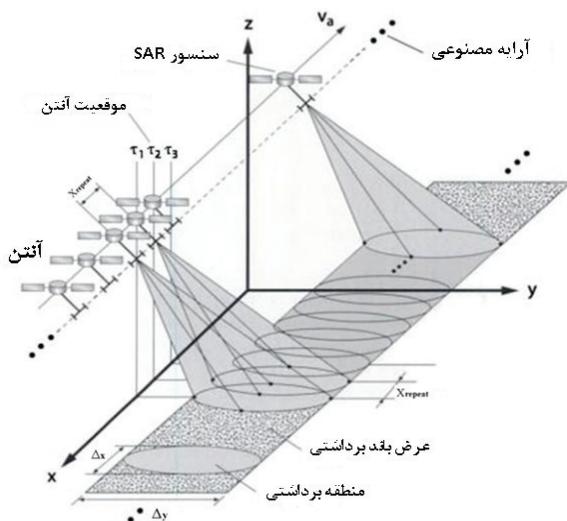
<sup>۳</sup> Angle direction

<sup>۴</sup> Bandwidth

<sup>۵</sup> Azimuth

<sup>۶</sup> Doppler effect

<sup>۷</sup> Synthetic Aperture Radar (SAR)



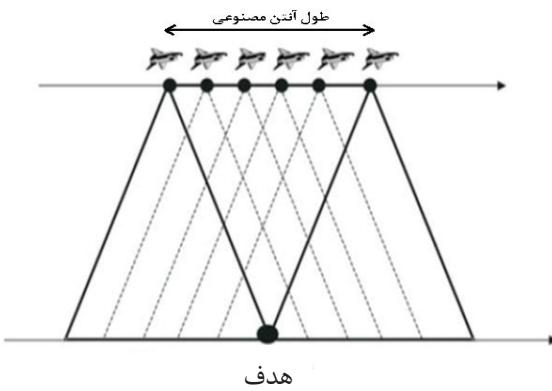
شکل ۲. تصویربرداری سنجنده SAR [۶]

اولاً، اگر سنجنده در ارتفاع ثابتی در بالای زمین دوران کند، پهنه‌ای باند داپلر<sup>۹</sup> ثابت باقی مانده و فرکانس بازتاب پالس ارسالی (PRF) ثابت باقی می‌ماند. با توجه به این که PRF یکی از پارامترهای اساسی در طراحی سنجنده SAR است، با ثابت باقی ماندن آن، طراحی سیستم SAR بسیار راحت‌تر خواهد بود. ثانیاً، اگر پردازش سریع اطلاعات پس از گذر ماهواره نیاز باشد، از اطلاعات مداری ازپیش محاسبه شده<sup>۱۰</sup> که دقیق پایین‌تری دارد، استفاده می‌شود و اطلاعات دقیق مداری معمولاً به دلیل پردازش، تا چند روز بعد در اختیار قرار می‌گیرد؛ در این حالت اگر از مدار دایروی استفاده کنیم، اطلاعات مداری ازپیش محاسبه شده به مقادیر واقعی نزدیک‌تر خواهد بود.

به طور کلی در هندسه SAR، فرکانس داپلر که به سرعت نسبی بین رادار و نقطه مورد نظر بستگی دارد، با فرض دایروی بودن مدار گردشی سنجنده به کمک رابطه زیر بیان می‌شود (شکل ۴) [۸].

$$f_{Dop} = \left( \frac{2 V_{st}}{\lambda} \right) \cdot \sin(\gamma) \cdot \cos(a) \cdot \left\{ 1 - \left( \frac{\omega_e}{\omega} \right) \cdot [\varepsilon \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(\psi) \cdot \tan(a) + \cos(\psi)] \right\} \quad (1)$$

که در آن:  $V_{st}$  سرعت سنجنده؛  $\lambda$  طول موج پالس ارسالی؛  $\gamma$  زاویه دید یا همان زاویه رول<sup>۱۱</sup>؛  $a$  زاویه بین امتداد پرواز و محور نشانه‌روی<sup>۱۲</sup> (شکل ۳)، رابطه (۴)؛  $\omega_e$  سرعت زاویه ای زمین؛  $\omega$  سرعت زاویه‌ای ماهواره؛  $\varepsilon$  برابر ۱ - است اگر تصویربرداری در سمت چپ امتداد پرواز صورت پذیرد و اگر در سمت راست باشد برابر ۱

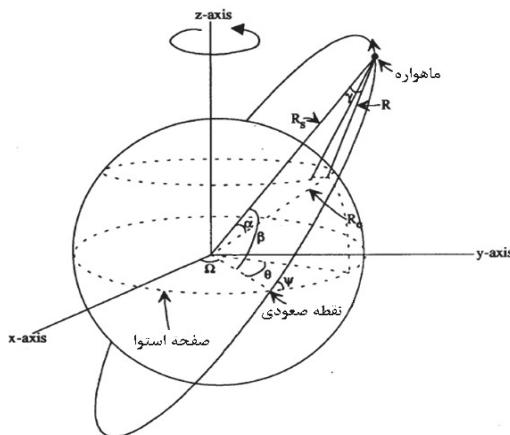


شکل ۱. تصویربرداری در سنجنده SAR [۹]

کارل وایلی<sup>۱</sup> در سال ۱۹۵۱ بر روی یک سنجنده با دید مایل بیان شد. وایلی مشاهده کرد که فرکانس پالس دریافتی از هدف، بدلیل اثر داپلر ناشی از تغییرات بردار سرعت نسبی سنجنده تا هدف مورد نظر، تغییر می‌کند [۴]. رسیدن به قدرت تفکیک بالا در امتداد برد در رادارهای معمولی (که از پالس‌های متناوب کوتاه<sup>۲</sup> استفاده می‌کند) به راحتی امکان‌پذیر است؛ اما در مقابل، رسیدن به قدرت تفکیک بالا در امتداد سمت مخصوصاً زمانی که فاصله هدف تا سنجنده زیاد باشد، بسیار مشکل می‌شود. در این حالت برای رسیدن به قدرت تفکیک بالا در امتداد سمت، نیاز به آتنی با ابعاد بسیار بزرگ می‌باشد. در سنجنده SAR، سکوی ماهواره در امتداد خطی مستقیم با دیدی مایل نسبت به هدف مورد نظر، تصویربرداری می‌کند شکل ۲. اطلاعات فاز<sup>۳</sup> پالس بازتابی از هدف مورد نظر، جمع‌آوری شده و از طریق پردازش سیگنال به قدرت تفکیک مکانی بالای در امتداد سمت (بدون نیاز به داشتن آتنی با ابعاد بزرگ) به دست می‌آید [۵]. در طول پرواز، هدف نقطه‌ای<sup>۴</sup> بر مبنای مشخصه‌های آتن<sup>۵</sup> و تعداد پالس‌های ارسالی در واحد زمان<sup>۶</sup> با هزاران پالس ارسالی از سوی ماهواره برخورد می‌کند. پالس‌های دریافتی از نقطه مورد نظر در امتداد پرواز و امتداد ارسال سیگنال<sup>۷</sup> مورد تجزیه و تحلیل سیگنالی قرار گرفته و تصویر منطقه مورد نظر به دست می‌آید (در حالت Strip شکل ۲) [۶].

سرعت نسبی بین سنجنده و نقطه مورد نظر،تابع سرعت ماهواره، سرعت دوران زمین و شکل مدار ماهواره می‌باشد. در این مقاله، مدار دایروی برای سنجنده SAR در نظر گرفته شده است. مدار دایروی یا نزدیک به دایروی بهترین انتخاب برای سنجنده‌های راداری با روزنہ ترکیبی است [۷]. دلایل این انتخاب عبارت‌اند از:

<sup>7</sup> Range<sup>8</sup> SLC Image<sup>9</sup> Doppler Bandwidth<sup>10</sup> Nominal Orbital Elements<sup>11</sup> Roll Angle<sup>12</sup> Squint angle<sup>1</sup> Carl Wiley<sup>2</sup> Chirp Pulse<sup>3</sup> Phase History<sup>4</sup> Point Target<sup>5</sup> Antenna's Main Lobe<sup>6</sup> Pulse Repetition Frequency (PRF)



شکل ۴. هندسه مدار سنجنده SAR و مختصات آن

مدار و مستقل از زاویه نشانه روی رول است. موقعیت سنجنده در مدار شامل ارتفاع سنجنده (نهفته در  $\omega$ )، زاویه شیب مداری ( $\psi$ )، و زاویه عرض جغرافیایی مدار ( $\beta$ ) است.

زاویه شیب مداری طوری انتخاب می‌شود تا دوره گردشی مدار با گردش زمین به دور خورشید برابر گردد؛ زیرا در این حالت صفات خورشیدی سنجنده همواره در برابر خورشید قرار گرفته و بیشترین تابش خورشید را جذب می‌کند. به همین منظور، از پخش زمین<sup>۵</sup> استفاده می‌شود. پخش زمین باعث می‌شود طول جغرافیایی مدار به اندازه چند درجه در روز دوران کند. نرخ این تغییرات طبق رابطه زیر قابل محاسبه است (شکل ۴) [۷].

$$\dot{\Omega} = -9.97 \left( \frac{R}{a_e} \right)^{3.5} \frac{\cos(\psi)}{(1-e^2)^2} \text{ (deg / day)} \quad (6)$$

که در آن:  $R$  فاصله ماهواره تا مرکز زمین،  $a_e$  نصف محور بزرگ بیضوی (شعاع زمین در استوا) و  $e$  خروج از مرکز بیضوی است که تقریباً برابر واحد در نظر گرفته می‌شود. تأثیر پخش زمین، یکی از مهم‌ترین مواردی است که باید در طراحی مدار SAR در نظر گرفته شود. حال اگر این نرخ تغییرات برابر نسبت ۳۶۰ درجه به ۳۶۵ روز سال باشد، دوره دوران مدار ماهواره روی خط استوا با دوره دوران زمین به دور خورشید برابر خواهد شد. برای یک مدار دایروی، اگر  $a$  را برابر شعاع زمین قرار دهیم خواهیم داشت:

$$\psi_{SunSync} = \cos^{-1} \left[ -0.0989 \cdot \left( \frac{R_e}{R_e + H} \right)^{-3.5} \right] \quad (7)$$

که در آن:  $\psi_{SunSync}$  زاویه شیب مداری،  $R_e$  شعاع زمین و  $H$  ارتفاع سنجنده از زمین است. در صورتی که رابطه (7) برقرار باشد، ماهواره در مداری دایروی، خورشیدآهنگ خواهد بود.

یکی دیگر از موارد مهمی که در طراحی سنجنده SAR باید در

خواهد بود؛  $\beta$  از پارامترهای کپلری مدار ماهواره، معروف به زاویه عرض جغرافیایی مدار<sup>۴</sup>؛ و  $\psi$  یکی دیگر از پارامترهای کپلری مدار ماهواره، معروف به زاویه شیب مداری<sup>۵</sup> است. (شکل ۴)، در رابطه بالا، سرعت سنجنده در مدار دایروی، به کمک رابطه زیر به راحتی قابل محاسبه است [۱۰].

$$V_{st} = \sqrt{\frac{G}{R_e + H}} \quad (2)$$

که در آن:  $G$  ثابت گرانش،  $R_e$  شعاع زمین و  $H$  ارتفاع سنجنده است. در نتیجه، سرعت زاویه‌ای ماهواره با در نظر گرفتن رابطه ۲ به صورت زیر محاسبه می‌شود.

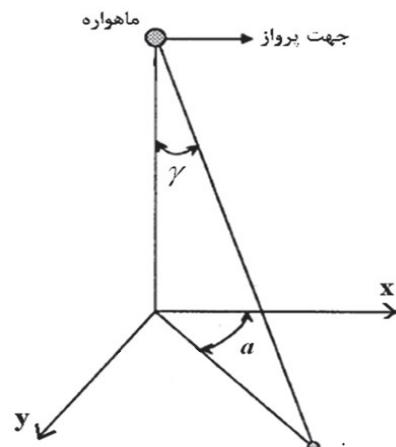
$$\omega = \frac{V_{st}}{R_e + H} \quad (3)$$

زاویه  $a$  در رابطه ۱ به صورت زیر بیان می‌شود:

$$a = a_0 + \delta_{a_0} - \delta_a \quad (4)$$

که در آن:  $a_0$  به منظور تصحیح اثر دورانی زمین بر روی فرکانس مرکز داپلر<sup>۶</sup> به کمک رابطه (5) بدست می‌آید [۸]:  $\delta_{a_0} = \tan(a_0) - \frac{\left( \frac{\omega}{\omega_e} \right) - \cos(\psi)}{\cos(\beta) \cdot \sin(\psi)}$  تغییرات اختیاری زاویه  $a$  و  $\delta_a$  تغییرات زاویه  $a$  ناشی از دوران‌های محورهای محلی ماهواره است.

$$\tan(a_0) = \varepsilon \cdot \left[ \frac{\left( \frac{\omega}{\omega_e} \right) - \cos(\psi)}{\cos(\beta) \cdot \sin(\psi)} \right] \quad (5)$$



شکل ۳. هندسه نشانه روی سنجنده SAR

که در آن:  $a_0$  زاویه‌ای است که در آن، فرکانس مرکز داپلر برابر صفر خواهد بود. توجه شود زاویه  $a_0$  تابعی از موقعیت سنجنده در

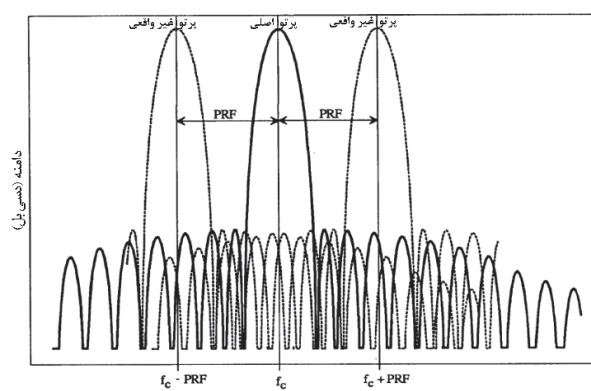
<sup>4</sup> Squint angle for zero Doppler

<sup>5</sup> Earth Oblateness

<sup>1</sup> Argument of latitude

<sup>2</sup> Inclination angle

<sup>3</sup> Yaw Steering



شکل ۵. مرکز داپلر و ابهام در آن [۱۰]

## ۲. حداکثر خطای قابل قبول دورانی و ارتفاعی سکو

### به منظور جلوگیری در ابهام فرکانس مرکز داپلر

همان‌طور که اشاره شد، در صورتی که خطای محورهای مختصات محلی و ارتفاع سنجنده باعث شود فرکانس داپلر، روش‌هایی معمول مثل تکنیک مرکز داپلر، قادر به حل مشکل به وجود آمده نمی‌باشند. روش‌های پردازشی دیگری به غیر از تکنیک مرکز داپلر، در مراجع [۱۳-۱۵] برای حل این مشکل ارائه شده است. برای بررسی این مشکل، نیاز است که انتشار خطای تابع شیفت داپلر رابطه (۱) با سه فرض اولیه زیر محاسبه شود: (این سه فرض به منظور افزایش جامعیت به عنوان قید به مسئله اضافه شده است)

الف- خورشیدآهنگ بودن سنجنده رابطه (۷).

ب- نشانه‌روی در جهت داپلر صفر صورت گیرد (به جهت حذف اثر دوران زمین بروی فرکانس داپلر) روابط (۴) و (۵).

ج- پارامتر  $\alpha_0$  بدون خطای فرض شود (مقداری اختیاری است و به دلیل اهمیت کمتر آن نسبت به پارامترهای اصلی) رابطه (۴).

اگر پارامترهای دورانی محور مختصات محلی سنجنده و ارتفاع سنجنده را مستقل از یکدیگر در نظر بگیریم، انتشار خطای گوسی<sup>۱۰</sup> فرکانس مرکز داپلر برابر رابطه (۸) می‌باشد [۱۶] :

$$\sigma_{f_{Dop}} = \sqrt{\left( \frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} \sigma_\gamma \right)^2 + \left( \frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_{\delta_a} \right)^2 + \left( \frac{\partial f_{Dop}}{\partial H} \sigma_H \right)^2} \quad (8)$$

که  $\sigma_{f_{Dop}}$  انحراف معیار تابع شیفت داپلر،  $\sigma_\gamma$  انحراف معیار زاویه

نظر گرفته شود، خطاهای دورانی محورهای مختصات است. مهم‌ترین اثر این خطاهای کاهش SNR<sup>۱</sup> و افزایش ابهام<sup>۲</sup> در تصویر نهایی است. همچنین باعث می‌شود در تعیین PRF در امتداد سمت<sup>۳</sup> ابهام ایجاد شود [۱۰]. به منظور افزایش SNR و کاهش نسبت ابهام، این تمايل وجود دارد که پرتو آنتن<sup>۴</sup> بر روی مرکز نقطه مورد نظر قرار گیرد. اگر خطای (ناشی از خطای دورانی در محورهای مختصات سنجنده و یا هر دلیل دیگری)، در نشانه‌روی پرتو آنتن رخ دهد هدف نقطه‌ای مورد نظر، دچار یک شیفت نسبت به محل پرتو آنتن می‌شود. همان‌طور که در شکل ۵ نشان داده است، این شیفت سبب می‌شود تصویر در مرکز امتداد پرتو تشکیل نشود. به عبارت دیگر، امتداد پرتو نسبت به مرکز فرکانس داپلر ( $f_c$ ) شیفت پیدا کرده است. در نتیجه، تصویر نهایی به خوبی تشکیل نشده و مقدار SNR کاهش می‌یابد [۱۰].

علاوه بر SNR، این شیفت سبب کاهش نسبت سیگنال به ابهام<sup>۵</sup> نیز می‌شود. منظور از ابهام، انرژی ناکافی<sup>۶</sup> به عملت نمونه‌برداری نامناسب است [۱۱]. البته باید در نظر داشت این ابهام در هر دو جهت برد و سمت رخ می‌دهد و بازتاب قوی بعضی نقاط مثل نادیر نیز باعث افزایش این ابهام می‌گردد [۱۰].

برای حل مشکل شیفت داپلر، یکی از روش‌های معمول، یافتن جهت امتداد نشانه‌روی به کمک روش‌هایی مثل تکنیک مرکز داپلر<sup>۷</sup> است. تصویر به کمک این تکنیک در امتداد محور نشانه‌روی تشکیل می‌گردد [۱۲]. در برخی حالات، خطای دورانی محورهای مختصات باعث می‌شود، فرکانس داپلر، شیفتی برابر و یا بیش از نصف PRF داشته باشد. در این حالت، روش‌های معمول مثل تکنیک مرکز داپلر نمی‌تواند مشکل را حل کند. چرا که تشخیص این مسئله که شیفت صورت گرفته رو به جلو یا عقب و یا بیشتر از PRF است، مشکل است. به عبارت دیگر، طبق شکل ۵، پردازشگر تنها می‌تواند به کمک تکنیک مرکز داپلر، یکی از پرتوهای واقعی<sup>۸</sup> یا غیر واقعی<sup>۹</sup> را انتخاب کند. یکی از نوآوری‌های ارائه شده در این تحقیق، تحلیل این مشکل و پیشنهاد راهکاری نوین برای مواجهه با آن است. برای اولین بار بر اساس تئوری انتشار خطای، با در نظر گرفتن رفتار و آمار خطاهای موجود در طراحی سنجنده، تأثیر منابع مختلف خطای بر فرکانس مرکز داپلر بررسی شده است. با در نظر گرفتن نتایج حاصل از این تحقیق، می‌توان شرایط و مقادیر بهینه هر کدام از المان‌های طراحی سنجنده را تعیین نمود.

<sup>6</sup> Aliased Energy

<sup>7</sup> Doppler Centroid Technique

<sup>8</sup> Antenna Beam

<sup>9</sup> Aliased Beam

<sup>10</sup> Gaussian law of error propagation

<sup>1</sup> Signal to Noise Ratio

<sup>2</sup> Ambiguity

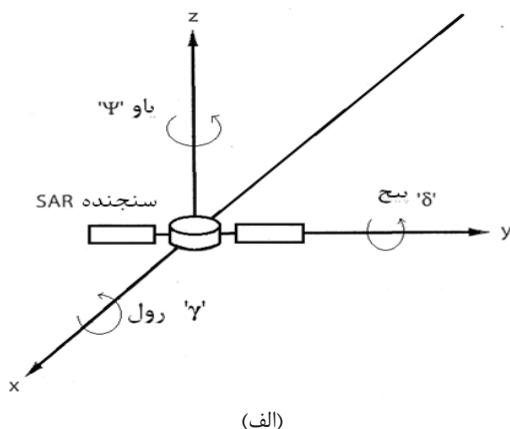
<sup>3</sup> Azimuth PRF Ambiguity

<sup>4</sup> Antenna Beam

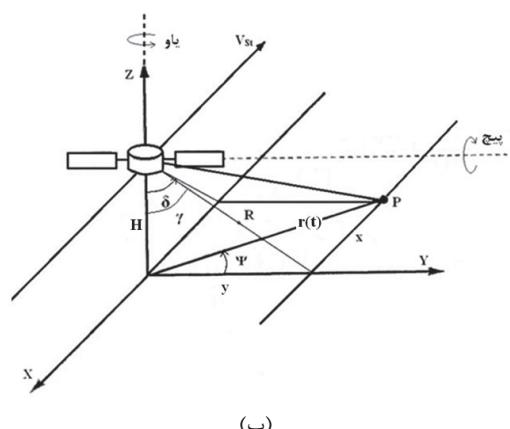
<sup>5</sup> Signal to ambiguity Ratio

$$D = \frac{0.034234235.(R_e + H)^6}{R_e^7 \cdot \sqrt{1 - 0.00978121 \left( \frac{R_e}{R_e + H} \right)^7}} \cdot \left( \left[ \frac{\omega}{\omega_e} \right] - \cos(\psi) \right) \quad (16)$$

به منظور تفسیر بهتر پارامتر  $\delta_{\theta}$  در رابطه بالا، باید تأثیر پارامترهای دورانی محورهای محلی مختصات سنجنده بر روی زاویه Squint (a) مورد بررسی قرار گیرد. در سنجنده SAR، زاویه یا و میزان دوران مثبت حول محور نادیری سنجنده (محور z)، زاویه پیچ میزان دوران مثبت حول محور عمود بر صفحه شامل محور نادیر و محور امتداد پرواز است (محور y) و نهایتاً زاویه رول، میزان دوران مثبت حول محور امتداد پرواز (محور x) است. همچنین محور z محور نادیری و به سمت بالا، محور x در امتداد پرواز سنجنده و محور y عمود بر دو محور قبلی و به صورتی است که سیستم دست راستی باشد (شکل ۶-الف).



در مرجع [۶]، جابجایی ناشی از خطاهای دورانی یاو و پیچ، بر روی زمین در امتداد پرواز بحث شده است شکل ۶-ب. میزان این جابجایی برابر است با:



شکل ۶. مختصات محلی سنجنده SAR [۶]: (الف) دوران محلی مختصات سنجنده SAR؛ (ب) تأثیر دوران یاو و پیچ بر روی امتداد سمتی ارسال پالس

رول و  $\sigma_H$  انحراف از معیار ارتفاع سنجنده است. با بسط قانون انتشار خطاه و جداسازی پارامترها خواهیم داشت:

$$\begin{aligned} \frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} &= A \cdot \cos(\gamma) \\ &\cdot \left\{ \cos(a) - \varepsilon \cdot \left[ \frac{\omega_e}{\omega} \right] \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(\psi) \cdot \sin(a) \right. \\ &\left. - \left[ \frac{\omega_e}{\omega} \right] \cdot \cos(\psi) \cdot \cos(a) \right\} \end{aligned} \quad (19)$$

$$\begin{aligned} \frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} &= A \cdot \sin(\gamma) \\ &\cdot \left\{ \sin(a) + \varepsilon \cdot \left[ \frac{\omega_e}{\omega} \right] \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(\psi) \cdot \cos(a) \right. \\ &\left. - \left[ \frac{\omega_e}{\omega} \right] \cdot \cos(\psi) \cdot \sin(a) \right\} \end{aligned} \quad (20)$$

$$\begin{aligned} \frac{\partial f_{Dop}}{\partial H} &= \left[ \omega \cdot \cos(a) \cdot \left( \frac{-\sin(\gamma)}{\lambda} \right) - A \cdot \sin(\gamma) \cdot \sin(a) \cdot B \right] \\ &+ \left[ 2\varepsilon \cdot \omega_e \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(a) \cdot K \cdot \left( \frac{-\sin(\gamma)}{\lambda} \right) \right] \\ &- \left[ A \cdot \sin(\gamma) \cdot \varepsilon \cdot \left( \frac{\omega_e}{\omega} \right) \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(\psi) \cdot \cos(a) \cdot B \right] \\ &+ \left[ 0.8901 \omega_e \cdot \cos(a) \cdot \left( \frac{R_e}{R_e + H} \right)^{-3.5} \cdot \left( \frac{\sin(\gamma)}{\lambda} \right) \right] \\ &+ \left[ A \cdot \sin(\gamma) \cdot \left( \frac{\omega_e}{\omega} \right) \cdot \cos(\psi) \cdot \sin(a) \cdot B \right] \end{aligned} \quad (21)$$

$$K = \sqrt{1 - 0.0989^2 \left( \frac{R_e}{R_e + H} \right)^7} - \frac{7 \left( \frac{0.0989^2}{R_e^7} \right) \cdot (R_e + H)^7}{2 \sqrt{1 - 0.0989^2 \left( \frac{R_e}{R_e + H} \right)^7}} \quad (22)$$

که در روابط بالا  $K$ ،  $B$ ،  $C$ ،  $A$  و  $D$  به صورت زیر تعریف می‌شود:

$$A = \frac{2 V_{st}}{\lambda} \quad (23)$$

$$B = \frac{C \cdot \cos(\beta) \cdot \sin(\psi) + D \cdot \cos(\beta)}{[\cos(\beta) \cdot \sin(\psi)]^2} \cdot \left( \frac{1}{1 + \tan^2(a_0)} \right) \quad (24)$$

$$C = -1.5 \cdot \left[ \frac{\omega}{\omega_e \cdot (R_e + H)} \right] + 0.34615 \cdot \left[ \frac{(R_e + H)^{2.5}}{R_e^{3.5}} \right] \quad (25)$$

$$\sigma_H \leq \sqrt{\frac{\left(\frac{PRF}{3.92}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\psi\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\delta \cdot \tan(\gamma)^{-1}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} \sigma_\gamma\right)^2}{\left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial H}\right)^2}} \quad (25)$$

$$\sigma_\psi \leq \sqrt{\frac{\left(\frac{PRF}{3.92}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} \sigma_\gamma\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\delta \cdot \tan(\gamma)^{-1}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial H} \sigma_H\right)^2}{\left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a}\right)^2}} \quad (26)$$

$$\sigma_\delta \leq \sqrt{\frac{\left(\frac{PRF}{3.92}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} \sigma_\gamma\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\psi\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial H} \sigma_H\right)^2}{\left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \cdot \tan(\gamma)^{-1}\right)^2}} \quad (27)$$

برای تحلیل جامع تر بحث انتشار خطا در طراحی سنجنده SAR باید ابعاد آنتن آن نیز مورد بررسی قرار گیرد. چرا که ابعاد آنتن به طور مستقیم بر روی قدرت تفکیک و عرض باند برداشت<sup>۱</sup> و به طور غیر مستقیم بر روی تعیین PRF تأثیر می‌گذارد [۵ و ۱۸]. از این جهت در کنار بحث خطای فرکانس مرکز داپلر، شرط حداقل سطح آنتن در سنجنده SAR نیز (برای رعایت محدوده‌ها در تعیین PRF)، باید رعایت شود تا شبیه‌سازی صورت گرفته به مقدار واقعی نزدیک‌تر گردد. مساحت آنتن او شرط زیر پیروی می‌کند [۵ و ۱۹]:

$$A \geq \frac{4V_{st} \cdot \lambda \cdot R \cdot \tan(\theta_i)}{c} \quad (28)$$

در این رابطه،  $\theta_i$  زاویه بین پرتو برخوردي با سطح<sup>۲</sup> و محور نرمال بر سطح، R اصله رادار تا نقطه مورد نظر، c سرعت نور،  $\lambda$  طول موج حامل،  $V_{st}$  سرعت سنجنده و A مساحت سطح آنتن است شکل ۷. به کمک این شکل روابط هندسی زیر را خواهیم داشت [۱۰]:

$$R = \sqrt{R_e^2 + (R_e + H)^2 - 2R_e \cdot (R_e + H) \cdot \cos(\alpha)} \quad (29)$$

$$\alpha = \theta_i - \gamma \quad (30)$$

$$\theta_i = \sin^{-1} \left[ \frac{(R_e + H) \cdot \sin(\gamma)}{R_e} \right] \quad (31)$$

با جایگذاری روابط بالا در رابطه ۲۸، حداقل ابعاد آنتن به عنوان تابعی از فرکانس (f)، ارتفاع سنجنده (H) و زاویه دید<sup>۳</sup> ( $\gamma$ ) قابل بررسی است. در ادامه، به تحلیل روابط بحث انتشار خطا و ارتباط آن با ابعاد آنتن می‌پردازیم. این تحلیل‌ها روى داده‌های شبیه‌سازی پیاده

$$x = R \cdot [\tan(\Psi) \cdot \sin(\gamma) + \tan(\delta) \cdot \cos(\gamma)] \quad (17)$$

که در رابطه بالا،  $\Psi$  زاویه یاو،  $\gamma$  زاویه رول،  $\delta$  زاویه پیج و فاصله مایل سنجنده تا هدف مورد نظر است. در نتیجه، x میزان جابجایی در امتداد پرواز سنجنده ناشی از زوایای یاو و پیج را نشان می‌دهد. با توجه به شکل ۶-ب خواهیم داشت:

$$\tan(\delta_a) = \frac{x}{R \cdot \sin(\gamma)} = \tan(\Psi) + \frac{\tan(\delta)}{\tan(\gamma)} \quad (18)$$

اگر زوایای  $\delta_a$  و  $\Psi$  را نزدیک به صفر فرض کنیم، آنگاه خواهیم داشت:

$$\delta_a = \Psi + \frac{\delta}{\tan(\gamma)} \quad (19)$$

در نتیجه،  $\sigma_{\delta_a}$  به کمک رابطه ۱۹ و با فرض مستقل بودن پارامترهای دورانی محورهای مختصات محلی سنجنده؛ به صورت زیر قابل محاسبه است [۱۶]:

$$\sigma_{\delta_a} = \sqrt{\sigma_\psi^2 + \left( \frac{\sigma_\delta}{\tan(\gamma)} \right)^2} \quad (20)$$

با توجه به مطالب بیان شده، برای این که ابهام به وجود آمده ناشی از خطاهای دورانی محورهای مختصات سنجنده و خطاهای ارتفاعی قابل اصلاح باشد، باید رابطه (۲۱) برقرار گردد [۱۰].

$$\sigma_{f_{Dop} (\%95)} \leq \frac{PRF}{2} \quad (21)$$

در رابطه بالا برای این که ابهامی در پردازش تصویر در امتداد سمت رخ ندهد، انحراف معیار فرکانس داپلر با سطح اطمینان ۹۵ درصد (PRF) کمتر باشد. این سطح اطمینان ۹۵ درصد برای کاهش احتمال وقوع ابهام تعریف شده است. به عبارت دیگر، به احتمال ۹۵ درصد بازه تعریف شده در معادله ۲۱، مقداریر قابل قبول را شامل می‌شود. طبق جدول سطح اطمینان منحنی خطای نرمال داریم [۱۷]:

$$\sigma_{f_{Dop} (\%95)} = 1.96 \sigma_{f_{Dop}} \quad (22)$$

در نتیجه، با ترکیب روابط (۲۱) و (۲۲) خواهیم داشت:

$$\sigma_{f_{Dop}} \leq \frac{PRF}{3.92} \quad (23)$$

حال به کمک روابط (۱۹، ۲۰ و ۲۳) می‌توان روابط بین حداکثر خطاهای محور دورانی سنجنده و خطای ارتفاعی سنجنده را به عنوان تابعی از پنج پارامتر مستقل و اساسی فرکانس، عرض جغرافیایی مدار، ارتفاع سنجنده، زاویه رول ماهواره و PRF بدست آورده:

$$\sigma_\gamma \leq \sqrt{\frac{\left(\frac{PRF}{3.92}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\psi\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \delta_a} \sigma_\delta \cdot \tan(\gamma)^{-1}\right)^2 - \left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial \gamma} \sigma_\gamma\right)^2}{\left(\frac{\partial f_{Dop}}{\partial H}\right)^2}} \quad (24)$$

<sup>1</sup> Swath Width

<sup>2</sup> Incidence Angle

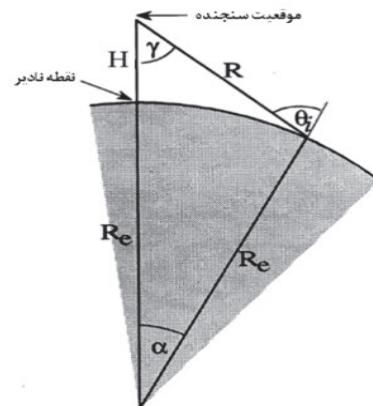
<sup>3</sup> Look Angle (Roll Angle)

تحقیقی صورت نگرفته است.

همان‌طور که در جدول ۱ مشخص است، خطای اولیه برای پارامترهای یاو و پیج برابر  $0/1$  درجه در نظر گرفته شده است. در شکل ۸، به ترتیب به بررسی تأثیر انتخاب خطای اولیه یاو و پیج بر روی حداکثر خطای قابل قبول یاو و پیج پرداخته شده است. محور افقی که خطای اولیه را نشان می‌دهد، در محدوده صفر تا  $0/2$  درجه، تقسیم‌بندی شده است. در شکل ۸-الف، نمودار حداکثر خطای قابل قبول پیج نسبت به خطای اولیه در نظر گرفته شده برای یاو رسم شده است رابطه (۳۷). مقدار این خطا با افزایش خطای اولیه یاو، کاهش می‌یابد. زمانی که خطای اولیه در نظر گرفته شده برای یاو بیشتر از  $0/123$  باشد (منطقه طوسی رنگ)، به‌دلیل عدم برقراری معادله (۲۳)، ابهام در تعیین داپلر صفر رخ خواهد داد. در شکل ۸-ب، نمودار حداکثر خطای اولیه یاو نسبت به خطای اولیه پیج رسم شده است رابطه (۲۶). مقدار این خطا نیز با افزایش خطای اولیه پیج، کاهش می‌یابد. در مورد این خطا نیز، زمانی که خطای اولیه در نظر گرفته شده برای پیج بیشتر از  $0/131$  شود، معادله (۲۳) دیگر برقرار نیست و ابهام در تعیین داپلر صفر رخ می‌دهد. به‌دلیل اعمال شرط Yaw Steering (رابطه ۵) در معادلات انتشار خطا که منجر به این می‌شود که جهت زاویه  $\alpha$  در جهتی قرار گیرد که اثر دوران زمین حذف گردد (یعنی سنجنده تصویربرداری شبیه حالت هوایرد خواهد داشت)، واضح است که حداکثر خطا برای زاویه رول و ارتفاع سنجنده محدودیتی ندارد. به عبارت دیگر تأثیر خطاهای زاویه رول و ارتفاع سنجنده بر روی فرکانس داپلر، المانی در جهت

جدول ۱. پارامترهای شبیه‌سازی شده سنجنده SAR

مقادیر	پارامتر
$2000$ (Hz)	فرکانس ارسال پالس (PRF)
$0$ (Deg)	عرض جغرافیایی مدار ( $\beta$ )
$0$ (Deg)	مقدار اولیه دلتای زاویه (Squint) ( $\delta_a$ )
$3/986 \times 10^{-14}$ (m <sup>3</sup> /s <sup>3</sup> )	ثابت گرانش ( $G$ )
$6400$ (km)	شعاع زمین ( $R_e$ )
$500$ (km)	ارتفاع سنجنده ( $H$ )
$3 \times 10^{-8}$	سرعت نور ( $c$ )
$5$ (GHz) (C-band)	فرکانس حامل ( $f$ )
$50$ (Deg)	زاویه رول اولیه ( $\gamma$ )
$0/5$ (Deg)	انحراف معیار زاویه رول ( $\sigma_\gamma$ )
$0/1$ (Deg)	انحراف معیار زاویه یاو ( $\sigma_\psi$ )
$0/1$ (Deg)	انحراف معیار زاویه پیج ( $\sigma_\delta$ )
$10$ (km)	انحراف معیار ارتفاع سنجنده ( $\sigma_H$ )
$0$ (Deg)	مقدار اولیه زاویه یاو سنجنده ( $\Psi$ )
$0$ (Deg)	مقدار اولیه زاویه پیج ( $\delta$ )



شکل ۷. هندسه سنجنده SAR [۱۰]

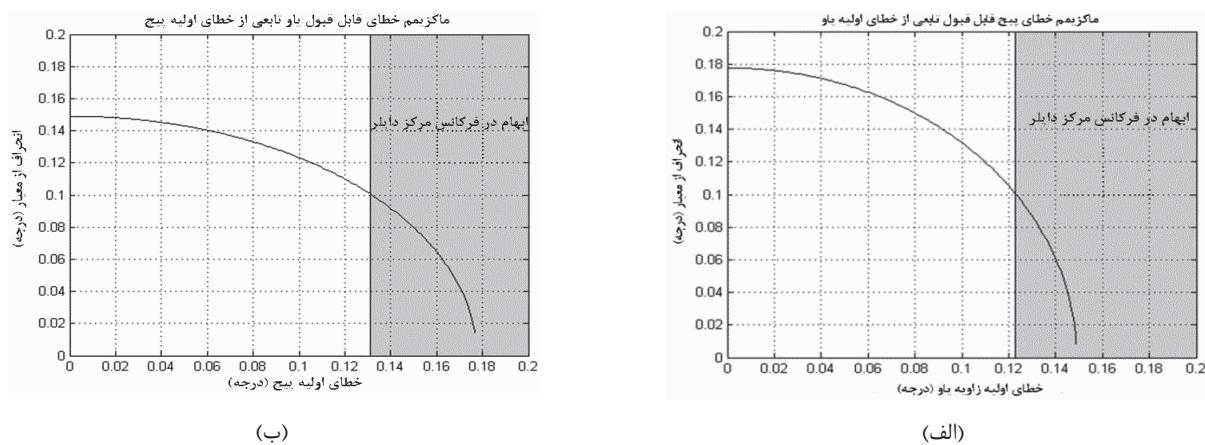
و نتایج آن بررسی می‌شوند.

### ۳. بحث و نتایج

در این تحقیق، با استفاده از داده‌های شبیه‌سازی شده جدول ۱، و ترسیم روابط (۲۴) تا (۲۸)، محدوده‌های قابل قبول برای پارامترهای فرکانس، عرض جغرافیایی مدار، ارتفاع سنجنده، زاویه رول، ماهواره و PRF سنجنده SAR برآورد شده‌اند. در مورد داده‌های شبیه‌سازی باید توجه داشت که به‌منظور کاهش اعوجاجات هندسی ناشی از تبدیل طول مایل<sup>۱</sup> به طول زمینی<sup>۲</sup>، بهتر است زاویه رول بیشتر از  $40$  درجه انتخاب شود [۲۰]. همچنین ارتفاع سنجنده برای اینکه اصطکاک جوی کمتری داشته باشد، بهتر است بیشتر از  $500$  کیلومتر و برای اینکه توان کمتری برای ارسال پالس نیاز باشد، کمتر از  $1200$  کیلومتر انتخاب شود [۱۰]. انتخاب مناسب PRF به شروط متعددی وابسته است که جزئیات آن در مرجع [۱۸] بیان شده است. در مورد فرکانس موج حامل، با توجه به اینکه فرکانس‌های بالا مثل باند X و C نسبت به فرکانس‌های پایین مثل باند L از مزایای بیشتری مانند کاهش اثر یونسفر بر روی پالس ارسالی برخوردار هستند [۵] می‌توانند به عنوان انتخابی بهتر برای طراحی سنجنده در نظر گرفته شوند. البته این نکته را هم باید در نظر داشت که افزایش فرکانس، منجر به کاهش عرض باند برداشتی سنجنده خواهد شد و در نهایت، باعث کاهش سطح پوشش زمینی می‌شود [۶]. در تمامی نمودارها (همان‌طور که در جدول ۱ مشاهده می‌شود) برای ارتفاع سنجنده، خطای اولیه  $10$  کیلومتر، برای زوایای یاو و پیج خطای اولیه  $0/1$  درجه و برای خطای رول، خطای اولیه  $0/5$  درجه در نظر گرفتن گرفته شده است. باید این نکته را در نظر داشت که در نظر گرفتن تمامی خطاهای اولیه دورانی و ارتفاعی به‌طور همزمان، قبلًا در هیچ

<sup>1</sup> Slant Range

<sup>2</sup> Ground Range



شکل ۸. بررسی تأثیر انتخاب خطای اولیه یاو و پیچ بر روی رفتار حداکثر خطای قابل قبول برای تعیین فرکانس داپلر. (الف) تأثیر انتخاب خطای اولیه یاو بر روی حداکثر خطای قابل قبول پیچ؛ (ب) تأثیر انتخاب خطای اولیه پیچ بر روی حداکثر خطای قابل قبول یاو

که در شکل ۱۰-الف مشاهده می‌شود، با افزایش فرکانس، حداکثر خطای قابل قبول برای زاویه پیچ، نسبت به حداکثر خطای قابل قبول یاو با سرعت بیشتری کاهش می‌یابد. مناطقی که در شکل ۱۰ با رنگ طوسی مشخص شده است، مربوط به فرکانس‌هایی است که در آن، رابطه (۲۳) برقرار نیست. به عبارت دیگر، فرکانس‌های بالاتر از  $5/7$  گیگاهرتز باعث ایجاد ابهام در تعیین فرکانس مرکز داپلر می‌شود. شکل ۱۰-ب این نکته را بیان می‌کند که افزایش فرکانس، حداقل سطح قابل قبول آتن برای سنجنده SAR را کاهش می‌دهد. در واقع، طبق نامعادله (۲۸)، در فرکانس‌های بالاتر می‌توان آتن‌های کوچک‌تر با وزن کمتر طراحی کرد. هرچند ابعاد کوچک‌تر آتن، خود یک مزیت در برابر معایب اشاره شده است ولی باید در طراحی سنجنده SAR بین ابعاد آتن و فرکانس مورد نظر تعادل برقرار شود تا به میزان حداکثر خطای مورد انتظار برسیم. به عبارت دیگر، در طراحی آتنی با ابعاد کوچک‌تر، دو نکته را باید در نظر گرفت: الف) حداکثر خطاهای قابل قبول برای یاو و پیچ، کاهش قابل ملاحظه‌ای می‌یابد شکل ۱۰-الف، ب) باید فرکانس حامل بزرگتری انتخاب شود (شکل ۱۰-ب).

### ۳-۳. بررسی حداکثر خطاهای قابل قبول محورهای دورانی و ارتفاع سنجنده تابعی از زاویه رول (۷)

نمودار حداکثر خطای قابل قبول زوایای محورهای محلی سنجنده و حداقل سطح آتن، نسبت به زاویه رول در شکل ۱۱ ترسیم شده است. محور افقی زاویه رول را در محدوده صفر تا  $90$  درجه، درجه‌بندی کرده است. در شکل ۱۱-الف رفتار حداکثر خطای یاو و پیچ کاملاً متفاوت است؛ یعنی تا زاویه  $45$  درجه، خطای یاو کاهش می‌یابد و خطای پیچ ثابت است ولی وقتی زاویه رول از

سمت نداشته و تنها در جهت برد مؤثر است. در نتیجه، اثر خطاهای اولیه رول و ارتفاع سنجنده بر روی مرکز فرکانس داپلر بسیار کم می‌شود و عملاً تأثیری بر روی حداکثر خطای قابل قبول یاو و پیچ نمی‌گذارد. در بخش ۱-۳ نشان داده می‌شود که چرا می‌توان هر مقدار خطای را در این حالت برای زاویه رول و ارتفاع سنجنده در نظر گرفت.

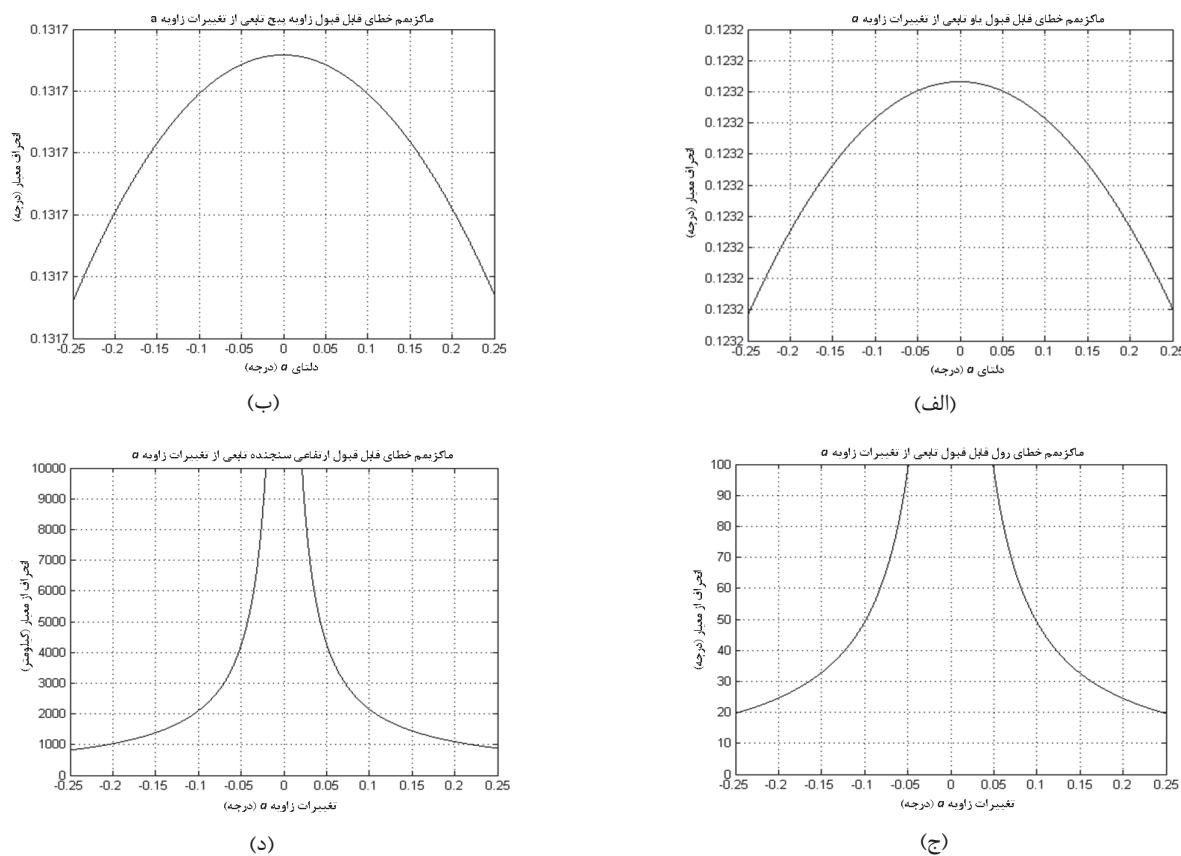
### ۳-۱. بررسی حداکثر خطای قابل قبول محورهای دورانی

#### و ارتفاع سنجنده تابعی از تغییرات زاویه Squint ( $\delta_{a_0}$ )

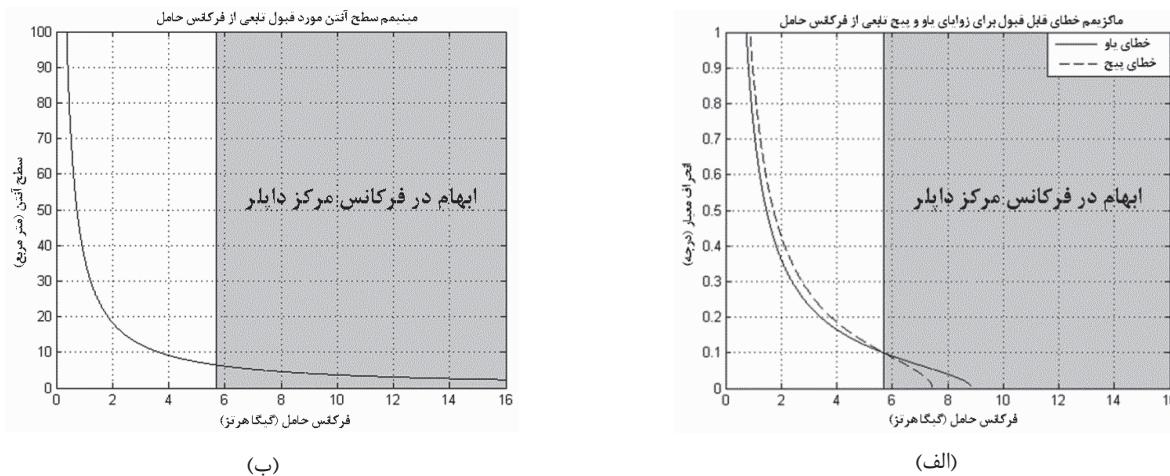
همان‌طور که اشاره شد، هنگامی که زاویه  $a$  در رابطه (۵) صدق کند، خطاهای در امتداد رول و ارتفاع سنجنده تأثیری بر روی خطای فرکانس داپلر ندارد. به عبارت دیگر، یکی از مزایای Yaw Steering در سنجنده SAR، حذف اثر خطای رول و ارتفاع سنجنده بر روی فرکانس داپلر است. این مورد در اشکال ۹-ج و ۹-د بهخوبی نشان داده شده است. به طوری که با فاصله گرفتن از زاویه مرکزی  $a_0$ ، حداکثر خطای قابل قبول برای زاویه رول و ارتفاع سنجنده به سرعت کاهش می‌یابد. همان‌طور که از شکل مشخص است، حداکثر خطای قابل قبول یاو و پیچ - زمانی که  $\delta_{a_0}$  برابر صفر است، به حداکثر مقدار خود می‌رسد و این، یکی دیگر از مزایای Yaw Steering در سنجنده SAR است (شکل ۹-الف و ۹-ب).

### ۳-۲. بررسی حداکثر خطاهای قابل قبول برای محورهای دورانی و ارتفاع سنجنده تابعی از فرکانس حامل (f)

به کمک مقادیر اولیه جدول ۱ می‌توان رفتار معادلات ۲۴ تا ۲۸ را بر حسب فرکانس مشاهده کرد (شکل ۱۰). همان‌طور



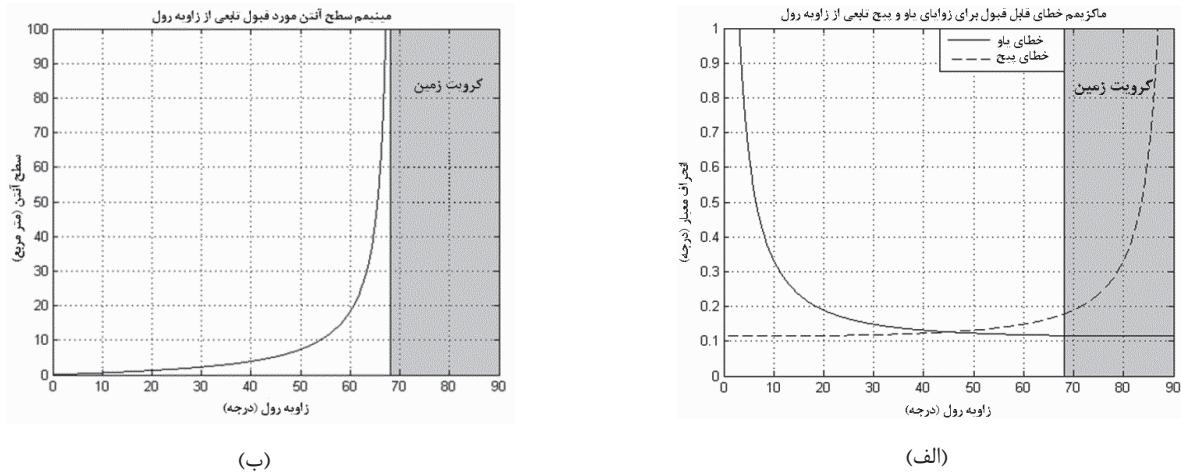
شکل ۹. بررسی زاویه  $a$  در سنجنده SAR؛ (الف) اثر تغییرات  $a$  بر روی حداکثر انحراف معیار قابل قبول زاویه یاو؛ (ب) اثر تغییرات  $a$  بر روی حداکثر انحراف معیار زاویه پیچ؛ (ج) اثر تغییرات  $a$  بر روی انحراف معیار زاویه رول؛ (د) اثر تغییرات  $a$  بر روی انحراف معیار ارتفاع سنجنده



شکل ۱۰. بررسی اثر فرکانس در سنجنده SAR (الف) اثر فرکانس بر روی حداکثر انحراف معیار قابل قبول زوایای یاو و پیچ (ب) اثر فرکانس بر روی تعیین حداقل سطح آتنن

به ازای آن، رابطه (۳۱) غیرقابل تعریف است. در واقع در این ناحیه، به دلیل کرویت زمین، محور نشانه‌روی از افق خارج می‌شود. شکل ۹-ب رابطه زاویه نشانه‌روی رول و حداقل مساحت برای آتنن را نشان

۴۵ درجه بیشتر می‌شود خطای یاو، ثابت و خطای پیچ افزایش می‌یابد. در این شکل، مناطق طوسی رنگ که مقادیر بیشتر از ۶۸/۰۱ درجه زاویه رول را نشان می‌دهد، ناحیه غیرقابل قبول است؛ چرا که



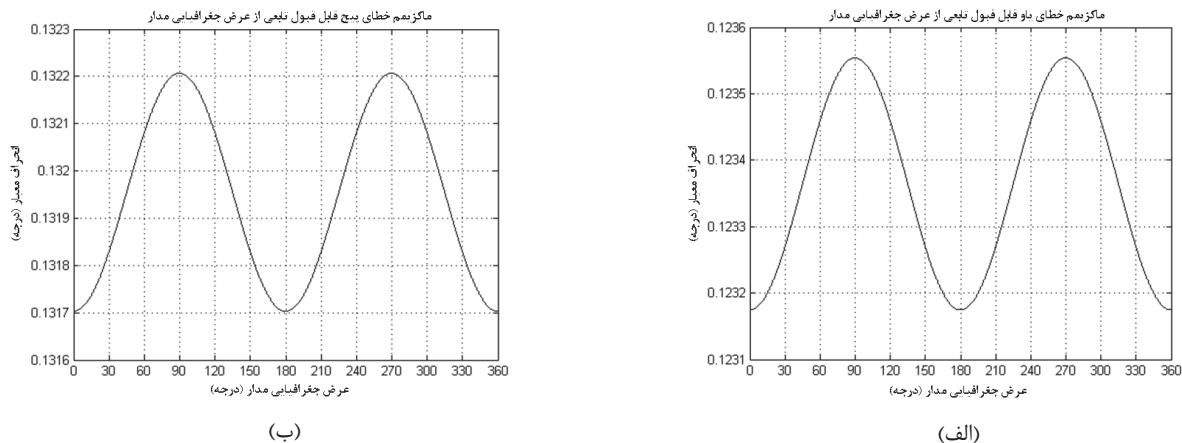
شکل ۱۱. بررسی زاویه رول در سنجنده SAR (الف) اثر زاویه رول بر روی انحراف معیار زوایای یاو و پیج (ب) اثر زاویه رول بر روی تعیین حداقل سطح آنتن

را نشان می‌دهد، در محدوده صفر تا ۳۶۰ درجه قرار دارد. این شکل به وضوح نشان می‌دهد که رفتار خطای یاو و پیج نسبت به موقعیت سنجنده در مدار، حالت سینوسی دارد. در واقع با توجه به خورشیدآهنگ بودن ماهواره (زاویه شیب مداری حدود ۹۷ درجه)، در نزدیکی قطبین زمین ( $\beta=90^\circ$ ) که دوران زمین تأثیر کمی روی فرکانس داپلر دارد، مقدار خطای قابل قبول حداکثر است ( $0.12355^\circ$  درجه برای زاویه یاو و  $0.13221^\circ$  درجه برای زاویه پیج) و هنگام عبور از استوا ( $\beta=180^\circ$ ) بدلیل تأثیر بیشتر دوران زمین، حداقل مقدار برای حداکثر خطای قابل قبول به دست می‌آید ( $0.12318^\circ$  درجه برای زاویه یاو و  $0.1317^\circ$  درجه برای زاویه پیج). موقعیت ماهواره در مدار، تأثیری بر روی تعیین حداقل سطح آنتن ندارد. نکته دیگری که از شکل استنباط می‌شود این است که به طور کلی خطای بیشتری برای زاویه پیج قابل قبول است.

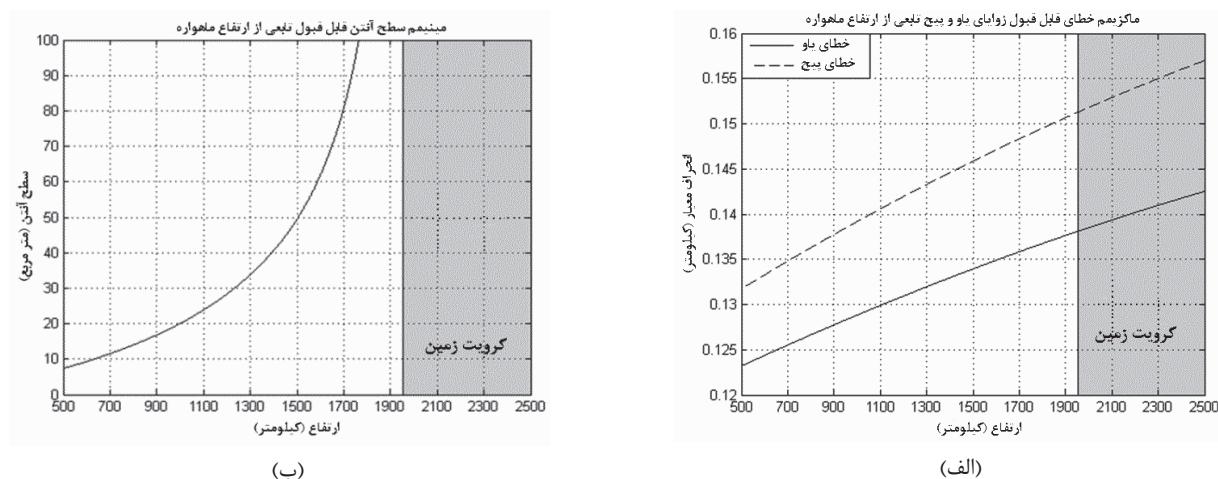
می‌دهد. با افزایش زاویه رول، حداقل مساحت ممکن برای آنتن افزایش می‌یابد. در اینجا نیز در طراحی آنتن با ابعاد کوچک تر سنجنده SAR باید دو نکته در نظر گرفته شود: (الف) در این حالت خطای پیج اهمیت بیشتری می‌یابد و باید سعی شود خطای پیج کمتر باشد شکل ۱۱-الف، (ب) باید زاویه نشانه روی رول کوچکتری انتخاب شود (شکل ۱۱-ب).

#### ۴-۳. بررسی حداکثر خطاهای قابل قبول محورهای دورانی و ارتفاع سنجنده تابعی از عرض جغرافیایی مدار ( $\beta$ )

نمودار حداکثر خطای قابل قبول زوایای محورهای محلی سنجنده نسبت به موقعیت سنجنده در مدار (عرض جغرافیایی مدار) در شکل ۱۲ ترسیم شده است. محور افقی که عرض جغرافیایی مدار

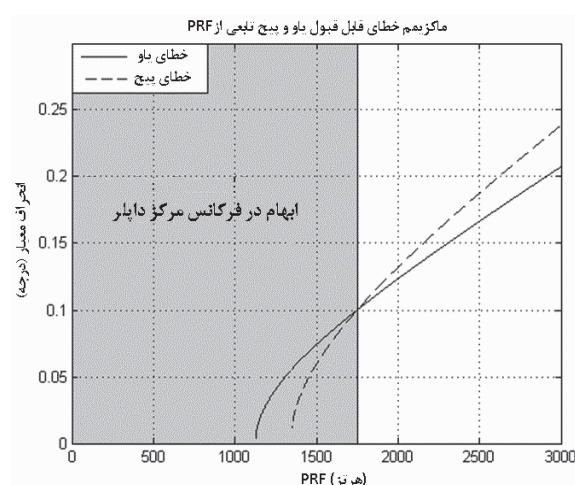


شکل ۱۲. بررسی زاویه عرض جغرافیایی مدار در سنجنده SAR به عنوان مؤلفه مداری سنجنده؛ (الف) اثر عرض جغرافیایی مدار بر روی انحراف معیار زاویه یاو؛ (ب) اثر عرض جغرافیایی مدار بر روی انحراف معیار زاویه پیج



شکل ۱۳. بررسی اثر ارتفاع سنجنده در پارامترهای سنجنده SAR (الف) اثر ارتفاع ماهواره بر روی انحراف معیار زوایایی باو و پیج (ب) اثر ارتفاع ماهواره برای تعیین حداقل سطح آتن

تقسیم‌بندی شده است. تمامی PRF‌های بین ۱۰۰۰ تا ۳۰۰۰ هرتز قابل قبول نبوده و باید پردازش‌های اولیه برای تعیین PRF مناسب صورت پذیرد. PRF تابعی از طول پالس<sup>۱</sup>، عرض آتن<sup>۲</sup>، ارتفاع سنجنده، عرض باند برداشتی و زاویه نشانه روی رول است. این مقاله به جزئیات تعیین PRF نمی‌پردازد و لازم است برای مطالعه کامل‌تر به مرجع [۱۸] مراجعه شود. همان‌طور که مشاهده می‌شود در شکل ۱۴ افزایش PRF باعث افزایش حداکثر خطای قابل قبول در پارامترهای باو و پیج می‌شود. البته نرخ رشد پارامتر پیج نسبت به زاویه باو بیشتر است. مناطق طوسی رنگ در شکل ۱۴ نواحی‌ای را نشان می‌دهد که PRF سنجنده از مقدار  $1751/8$  هرتز کمتر است و به ازای این مقادیر، رابطه  $23$  دیگر برقرار نیست.



شکل ۱۴. اثر PRF ماهواره بر روی انحراف معیار زوایایی باو و پیج

<sup>۱</sup> Pulse Duration

<sup>۲</sup> Antenna Width

### ۳-۵. بررسی حداکثر خطاهای قابل قبول محورهای دورانی و ارتفاع سنجنده تابعی از ارتفاع ماهواره (H)

نمودار حداکثر خطای قابل قبول زوایایی محورهای محلی سنجنده و حداقل سطح آتن نسبت به ارتفاع سنجنده، در شکل ۱۳ ترسیم شده است. محور افقی که بیانگر ارتفاع سنجنده است، در محدوده ۵۰۰ تا ۲۵۰۰ کیلومتر، درجه‌بندی شده است. نمودار ۱۳-الف نشان می‌دهد که افزایش ارتفاع منجر به افزایش حداکثر خطای قابل قبول باو و پیج خواهد شد. مناطق طوسی رنگ بیانگر مشکلات ناشی از کرویت زمین است که برای ارتفاعات بیشتر از ۱۹۵۵ کیلومتر رخ می‌دهد. در این مورد، بررسی مقادیر زاویه باو اهمیت بیشتری دارد؛ چرا که حداکثر خطای قابل قبول برای زاویه باو در شکل ۱۳-الف، مقادیر کمتری را نسبت به خطای پیج نشان می‌دهد. افزایش ارتفاع سنجنده با افزایش حداقل سطح قابل قبول آتن همراه است نمودار ۱۳-ب. در طراحی سنجنده SAR، با ابعاد کوچک‌تر آتن، دو نکته زیر باید در نظر گرفته شود؛ الف) ارتفاع سنجنده باید کمتر انتخاب شود شکل ۱۳-الف؛ ب) با توجه به این که حداکثر خطاهای قابل قبول برای زاویه باو و پیج کاهش می‌باید، در نتیجه، خطاهای کمتری در زوایای پیج و باو قابل قبول است (شکل ۱۳-ب).

### ۳-۶. بررسی حداکثر خطاهای قابل قبول محورهای دورانی و ارتفاع سنجنده تابعی از PRF

نمودار حداکثر خطای قابل قبول زوایایی محورهای محلی سنجنده نسبت به PRF در شکل ۱۴ ترسیم شده است. محور افقی، بیانگر فرکانس ارسال پالس بوده و در محدوده صفر تا ۳۰۰۰ هرتز،

- [7] Barber, B. "Theory of digital imaging from orbital synthetic-aperture radar," International Journal of Remote Sensing, vol. 6, pp. 1009-1057, 1985.
- [8] Raney, R. "Doppler properties of radars in circular orbits," International Journal of Remote Sensing, vol. 7, pp. 1153-1162, 1986.
- [9] Perna, S. "Airborn Synthetic Aperture Radar," Università Degli Study Di Napoli Federico II, 2006.
- [10] Bickel, D. Brock, B. Allen, C. and Laboratories, S. N. Spaceborne SAR Study: LDRD 92 Final Report: Sandia National Laboratories, 1993.
- [11] Li F. and Johnson, W. "Ambiguities in Spacebornene Synthetic Aperture Radar Systems," Aerospace and Electronic Systems, IEEE Transactions on, Vol. 19, pp. 389-397, 1983.
- [12] Li, F. K. Held, D. N. Curlander, J. C. and Wu, C. "Doppler parameter estimation for spaceborne synthetic-aperture radars," Geoscience and Remote Sensing, IEEE Transactions on, Vol. 23, pp. 47-56, 1985.
- [13] Curlander, J. C. and McDonough, R. N. "Synthetic aperture radar- Systems and signal processing(Book)," New York: John Wiley & Sons, Inc, 1991.
- [14] Bamler, R. and Runge, H. "A novel PRF-ambiguity resolver," in IGARSS'91; Proceedings of the 11th Annual International Geoscience and Remote Sensing Symposium, 1991, pp. 1035-1038, 1991.
- [15] Bamler, R. and Runge, H. "PRF-ambiguity resolving by wavelength diversity," Geoscience and Remote Sensing, IEEE Transactions on, vol. 29, pp. 997-1003, 1991.
- [16] Weltner, K. Schuster, P. Weber, W. J. and Grosjean, J. "Theory of Errors," Mathematics for Physicists and Engineers, ed: Springer, Berlin Heidelberg, pp. 537-556, 2009.
- [17] Wolf, P. R. and Ghilani, C. D. Adjustment computations: statistics and least squares in surveying and GIS: John Wiley & Sons, 1997.
- [18] Gharibi, S. and Amini, J. "Detection and Analysis of Appropriate PRF for Spaceborne SAR Sensors," in International Conference on Electrical and Computer Systems, Ottawa, Ontario, Canada, pp. 1061-1068, 2012.
- [19] Freeman, A. Johnson, B. e. a. Huneycutt, R. Jordan, S. Hensley, P. Siqueira, and J. Curlander, "The "Myth" of the minimum SAR antenna area constraint," Geoscience and Remote Sensing, IEEE Transactions on, vol. 38, pp. 320-324, 2000.
- [20] Kashihara, H. Tanaka, K. Fukai, M. Komai, J. and M. Sano, "A case study of spaceborne synthetic aperture radar system design for the Earth Resources Satellite," in From Res. Towards Operational Use, pp. 815-820, 1984.

#### ۴. نتیجه‌گیری

در این مقاله برای اولین بار، تأثیر خطاهای ارتفاعی و زوایای محورهای محلی مختصات سنجنده بر فرکانس داپلر سنجنده SAR به طور کامل مورد بررسی قرار گرفت. به منظور جامعیت بیشتر مقاله، دو فرض خورشیدآهنگ بودن سنجنده و Yaw steering - اولی برای تأمین نیروی سنجنده و دومی به منظور حذف اثر دوران زمین، به عنوان پیش‌فرض در معادلات در نظر گرفته شد. عملاً به دلیل اعمال شرط رول و ارتفاعی سنجنده تأثیری بر روی فرکانس داپلر نداشتند و تنها خطاهای یاو و پیچ مورد بررسی قرار گرفتند. رفتار حداقل خطای قابل قبول یاو و پیچ بر اساس پارامترهای اساسی فرکانس، زاویه دید یا رول، ارتفاع سنجنده، عرض جغرافیایی مدار و PRF بر اساس داده‌های شبیه‌سازی جدول ۱، مورد تحقیق قرار گرفت و نتایج آن تحلیل شد. در کنار بحث خطای فرکانس داپلر، شرط حداقل ابعاد آتنن نیز مورد مطالعه قرار گرفت. ابعاد آتنن از آن جهت که به طور مستقیم و غیر مستقیم بر روی پارامترهای دیگر به خصوص PRF مؤثر است، تحلیل آن در کنار بحث خطای فرکانس داپلر کاملاً منطقی به نظر می‌رسد. به دلیل جامعیت تحلیل خطاهای و ارتباط آنها با ابعاد آتنن، نتایج حاصل از این تحقیق می‌تواند قویاً در طراحی سنجنده‌های SAR مورد استفاده قرار گیرد.

#### ۶. مراجع

- [1] Skolnik, M. I. "Radar handbook," McGraw-Hill handbook, 1970.
- [2] Jordan, R. L. "The Seasat-A synthetic aperture radar system," Oceanic Engineering, IEEE Journal of, vol. 5, pp. 154-164, 1980.
- [3] Tomiyasu, K. "Remote sensing of the earth by microwaves," Proceedings of the IEEE, vol. 62, pp. 86-92, 1974.
- [4] Sherwin, C. W. Ruina, J. and Rawcliffe, R. "Some early developments in synthetic aperture radar systems," Military Electronics, IRE Transactions on, vol. 1051, pp. 111-115, 1962.
- [5] Tomiyasu, K. "Tutorial review of synthetic-aperture radar (SAR) with applications to imaging of the ocean surface," Proceedings of the IEEE, vol. 66, pp. 563-583, 1978.
- [6] Hein, A. Processing of SAR data: fundamentals, signal processing, interferometry: Springer Verlag, 2004.

## **Analysis of Attitude and Altitude error effects of SAR sensor on Doppler Centroid Frequency**

**S. Gharibi\*, J. Amini, M. Ali Oghli Fazel**

\* Faculty of Geomatics Engineering, College of Engineering, University of Tehran

(Received:05/15/2013, Accepted:01/08/2013)

### **Abstract**

Synthetic Aperture Radar (SAR), which has been widely used for earth remote sensing, provides high resolution and day-and-night and weather-independent images for a multitude of applications. Design of SAR sensors has had some considerations for SAR systems issues such as microwave currents propagation, antenna, orbit design and etc.. Altitude and attitude errors of SAR sensor have a direct effect on Doppler centroid frequency. To avoid this effect, error of Doppler centroid frequency should be smaller than half of the Pulse Repetition Frequency (PRF). With analysis of standard deviation of Doppler centroid frequency, Maximum acceptable errors will be available to avoid ambiguity in Doppler centroid frequency. In this paper, as a novel approach, maximum acceptable errors behavior is analyzed and discussed comprehensively based on error propagation law beside their relations to minimum available Antenna area in order for optimum design of sensor .

**Keywords:** Synthetic Aperture Radar (SAR), Doppler Centroid Frequency, Error Propagation, PRF

---

\*Corresponding author Email: [salar.gharibi@ut.ac.ir](mailto:salar.gharibi@ut.ac.ir)