

Radar Vol. 10, No. 2, Autumn & Winter 2022, Serial No. 27



ISSN: 2345-4024, E-ISSN: 2345-4032

# Electrostatic discharge positioning on the airplane body with delay times measurement method

A. Mahdi<sup>1</sup>, S.M.J. Razavi<sup>2\*</sup>, R. Toreinia<sup>3</sup>

<sup>2\*</sup>Associate Professor, Malek e Ashtar University of Technology, Tehran, Iran

(Received:2022/09/07, Revised: 2022/12/04, Accepted: 2023/12/31, Published: 2023/01/21)

DOR: https://dor.isc.ac/dor/20.1001.1.23454024.1401.10.2.6.7

## Abstract

Electrostatic discharge(ESD) is a highly repeatable problem with harmful effects. These effects include destroying computer systems memory, damaging the electronic circuits, electromagnetic interference on the airplane radar and avionics systems, and destroying the surfaces. Knowing the places where electrostatic discharges have occurred in the airplane body can help in the airplane cost reduction for scanning and finding the resulting defects of ESD. Also, it informs the pilot and crews for example to know why communication and radar systems do not work correctly. So, it causes airplanes to be designed and fabricated safer. On this basis, in this article, the position of the electrostatic discharge in the cylindrical structure of the airplane has been obtained by the TDOA method. The accuracy of the estimation in the simulation is 9cm and in the measurement is 11cm.

Keywords: : Electrostatic discharge, Airplane, Positioning, Time Delay Of Arrival.

This article is an open-access article distributed under the terms and conditions of the Creative Commons Attribution (CC BY) license.

Publisher: Imam Hussein University

Authors



\*Corresponding Author Email: razavismj@yahoo.com



«رادار»



سال دهم، شماره ۲، فصل پاییز و زمستان ۱۴۰۱؛ ص ۹۰-۸۳

علمی - پژوهشی

## مکانیابی تخلیه الکتریکی ساکن بر روی بدنهٔ هواپیما با روش اندازهگیری تأخیرهای زمانی

## عليرضا مهدى'، سيد محمدجواد رضوى 🔭 رضاترينيا 🖱 回

۱- دانشجوی کارشناسی ارشد، ۲- دانشیار، ۳- پژوهشگر، دانشگاه صنعتی مالک اشتر، تهران، ایران

(دریافت: ۱۴۰۱/۰۶/۱۶، بازنگری: ۱۴۰۱/۰۹/۱۳، پذیرش: ۱۴۰۱/۱۱/۰۱، انتشار: ۱۴۰۱/۱۱/۰۱)

DOR: https://dor.isc.ac/dor/20.1001.1.23454024.1401.10.2.6.7

<b>@</b> 0	لح مجوز (Creative Commons Attribution (CC BY) ئوزىغ شدە است.	* این مقاله یک مقاله با دسترسی آز اد است که تحت شرایط و ضوابه
BY	ي نويسندگان	<b>ناشر:</b> دانشگاه جامع امام حسین (ع)

#### چکیدہ

تخلیه الکترواستاتیک (ESD) یک مشکل تکرارشونده با اثرات مضر است. این اثرات شامل تخریب حافظه سامانههای رایانهای، آسیبرسانی به مدارهای الکترونیکی، ایجاد تداخل الکترومغناطیسی بر روی سیستمهای راداری و اویونیک هواگردها و تخریب سطوح میباشد. دانستن اینکه رویدادهای تخلیههای الکترواستاتیک در کدام قسمت بدنه هواگرد اتفاق میافتد، میتواند به کاهش هزینه هواگرد برای پایش و یافتن خرابیهای ناشی از آنها کمک کند. همچنین در حین پرواز به خلبان و خدمه پرواز آگاهی میدهد تا بهعنوان مثال علت درست کارنکردن سامانههای ارتباطی و راداری را بداند. این مهم سبب میشود هواگردها ایمن تر طراحی و ساخته شوند. بر همین اساس در این مقاله با استفاده از روش TDOA مکان تخلیه الکتریسیته ساکن بر روی ساختار استوانهای هواپیما در شبیه سازی و اندازه گیری بهدستآمده است. در شیه سازی بادقت کمتر از ۹ سانتیمتر مکان تخلیه الکترواستاتیک تخمین زده شد و در اندازه گیری این دقت به ۱۱ سانتی متر

كليدواژهها: تخليه الكتريسيته ساكن، هواگرد، مكانيابي، تأخير زماني

#### ۱– مقدمه

ایجاد الکتریسیته ساکن روی بدنه هواگردها پدیده اجتناب پذیری است. این پدیده غیرقابل پیش بینی و غالباً ناخواسته است؛ بهویژه هنگامی که هواگردی در ارتفاع بالا پرواز میکند. تجمع بارهای ساکن بیش از حد آستانه، منجر به خرابی قطعات، اختلال در ارتباطات رادیویی و یا حتی میتواند باعث انفجار شدید گردد. تجمع بارهای ساکن در هواگرد دلایل مختلفی دارد که مهمترین آنها عبارتاند از: اصطکاک بین سطوح خارجی هواگرد و محیط خارجی (از جمله ذرات هوا، یخ، تگرگ، برف، گردوغبار، خاکستر آتشفشان و…)، هنگام پرشدن مخزن سوخت، جریانداشتن سیال در سیستم لوله کشی و هنگام خروج جریان گازهای موتور؛ بنابراین هواگردها حامل بارهای ساکن عظیمی هستند که میتوانند باعث مشکل و خرابی در ارتباطات رادیویی و الکترونیک هوانوردی شوند.

\* رايانامه نويسنده مسئول: razavismj@yahoo.com

بار انباشته شده بر روی هواگرد در حین پرواز، به محض یافتن مسیری رسانا با کمترین امپدانس، به سمت زمین جهش میکند. در نتیجه جرقههایی قابل شنیدن و گاهی اوقات قابل مشاهده ایجاد می شود. تخلیه الکتریکی سنگین برای زمانی است که هواگرد در هوای تمیز نزدیک ابرها و یا بین ابرهای باردار شده باشد. بر همین اساس ضرورت دارد که اقدامات لازم برای جلوگیری از انباشت بار الکتریکی بر روی بدنه هواگرد صورت گیرد، اقداماتی مثل:

- افزایش رسانایی پوشش بدنه هواگرد برای جلوگیری از انباشت بار الکتریکی و افزایش سطح پتانسیل در یک نقطه.
- قراردادن تخلیه کننده های الکتریسیته در انتهای بال ها و نقاطی که احتمال انباشت الکتریسیته ساکن در آن ها زیاد است.
- تخلیه ایمن الکتریسیته ساکن انباشت شده در هواگرد با استفاده از زمین کردن آن پس از فرود.

بااین حال همچنان وقوع ناگهانی تخلیه الکتریسیته ساکن در بدنه هواگرد یا رخداد صاعقه امری اجتناب ناپذیر و همراه با خرابی است [۱].

در بیشتر مواقع برای کشف اینکه این خرابی کجا اتفاق افتاده است کل بدنه هواگرد را بازرسی میکنند.

در هواگردهای غول پیکر این کار زمان بر و هزینهزا است. یک راه حل خوب این است که در هنگام تخلیه بار و قوس الکتریکی یا در هنگام صاعقه بهصورت در لحظه مکان وقوع این اتفاق به خدمه پرواز اعلام گردد. مزایای این کار این است که در همان لحظه خدمه مطلع شده و میتوانند تمهیدات لازمه مثل بازرسی یا ترمیم خرابی را انجام دهند. اگر قادر به بازرسی در حین پرواز نبودند میتوانند بعد از فرود هواگرد بدون پایش هواگرد مستقیم به محل وقوع قوس الکتریکی رفته و با اتلاف زمانی کمتری بررسی هواگرد را انجام دهند. برای تشخیص مکان وقوع قوس الکتریکی یک روش مناسب روش <sup>۱</sup> TDOA است در این روش اختلاف زمانی سیگنالهای مخابراتی رسیده شده از محل وقوع قوس الکتریکی اندازه گیری شده و باتوجه به مسیرهای رسیدن به

روش TDOA کاربرد فراوانی در مکانیابی منابع انتشاری فرکانس بالا از جمله تخلیه الکترواستاتیک دارد. آقای جو برنیر و همکارانش در سال ۱۹۹۷ توانستند تخلیه الکتریکی را با روش TDOA مکانیابی کنند[7]. آقای لین و همکارانش در سال ۱۹۹۸ یک سامانه مکانیاب تخلیه الکتریسیته ساکن ساختند که از دو سامانه آنتنی جهت مکانیابی تخلیه الکتریکی استفاده کردند [۳]. آقای یه تیان و ماساتاکه کاوادا در سال ۲۰۱۱ از TDOA برای مکانیابی تخلیه الکتریکی در ترانسفورماتور های برق قدرت استفاده کردند [۴]. در سال ۲۰۱۹ اقای کامیارمهرنازامیر سخت افزار مورد نیاز برای مکانیابی تخلیه الکتریکی در آسمان را تشریح کردند [۵]. در سال ۲۰۲۲ فنگ از الگوریتمی غیرخطی جدیدی برای حل معادلات TDOA استفاده کردند تا تخلیه الکتریکی در پستهای برق را مکانیابی کنند [۶].

تشخیص محل خرابی به وجود آمده از طریق تخلیه الکتریسیته ساکن یا تشخیص پیوسته نبودن رسانایی بدنه هواگرد باتوجهبه ابعاد هواگرد هزینه زیادی دارد. این هزینه هم شامل هزینه تجهیزات تشخیص خرابی و هم هزینه زمانی که برای تشخیص خطا در جسمی به بزرگی هواگردها اتلاف می شود است. در صورت استفاده از روش پیشنهاد شده

اتلاف زمانی به صفر میل میکند؛ همچنین هزینهٔ پایش نیز به مقدار زیادی کاهش مییابد.

در این مقاله با مدلسازی نرمافزاری و اندازه گیری دامنه موج انتشاریافته ناشی از تخلیه الکتریسیته ساکن روی بدنه سادهسازی شده هواگرد، اختلاف تأخیر زمانی امواج رسیده به آنتنهای مرجع محاسبه میشود. با اعمال اختلاف تأخیر زمانیهای محاسبه شده به الگوریتمهای TDOA مکان وقوع تخلیه الکترواستاتیک محاسبه می-شود.

## ۲- تشخیص تأخیرهای زمانی

در فضاهایی که انتشاردهنده موج و گیرنده آن در خط دید هم هستند تشخیص تأخیرها باتوجهبه الگوریتمهای فراوانی که توسعه داده شدهاند آسان است. در هواگرد باتوجهبه شکل هندسی که هواگرد دارد در بیشتر مواقع انتشاردهنده موج و گیرندهٔ آن در خط دید مستقیم یکدیگر نیستند. بر همین اساس تشخیص تأخیرهای زمانی با روشهایی مثل همبستگی سیگنالها با خطا همراه است. در این پژوهش با خواندن اولین اکسترمم تأخیرهای زمانی اندازه گیری شدند.

## ۳- شکل موج <sup>۲</sup> ESD و اثر آن در گیرندهها

در شکل (۱) شکل پالس تخلیه کرونا و در شکل (۲) طیف فرکانسی آن برای دو نوع بدنههای مرسوم در هواگردها (کامپوزیت و فلز) آمده است.



<sup>&</sup>lt;sup>1</sup> Time Difference of Arrival

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup> Electrostatic discharge

شکل (۱) جریان تخلیه الکتریکی کرونا [۷] FREQUENCY DOMAIN x 10<sup>-4</sup> DISCHARGE CURRENT PULSES-5 DISCHARGE PULSE ON A COMPOSITE AIRCRAFT 3 DISCHARGE PULSE ON A METAL AIRCRAFT 1010 106 10 108 10 1011 FREQUENCY-Hz

شکل (۲) جریان تخلیه الکتریکی کرونا در حوزه فرکانس [۷]

تفاوت تخلیه الکتریکی در بدنه کامپوزیتی و فلزی به علت اختلاف در هدایت الکتریکی است که دامنه پالس تخلیه در کامپوزیتها به دلیل هدایت الکتریکی کمتر و تجمع بار الکتریکی بیشتر، بزرگتر است. شکلهای موج ESD دیجیتال شده حاوی اطلاعات بیشتری مانند دامنه و زمان افزایش اولین پیکها هستند. اطلاعات اضافی را میتوان برای مشخص کردن منبع ESD فراتر از تعیین موقعیت استفاده کرد. بهعنوانمثال، قدرت منبع ESD و جهت گیری قوس ESD را میتوان از دامنههای اولین پیکها تخمین زد [۳].

نیرو الکتروموتیو ( Emf) پیش بینی شده برای آنتن ها در هنگام وقوع تخلیه الکتریکی ساکن از رابطه (۱) به دست می آید.

$$Emf = \int \vec{E} \cdot d\vec{l} = -L \frac{2il}{c} \left[ \left\{ \left( \frac{3z^2}{r^2} - 1 \right) \frac{i}{r^2} + \frac{z^2}{r^2} - 1 \right) \frac{1}{cr} \frac{\partial i}{\partial t} \right\} \cos \theta - \frac{xz}{r^2} \left\{ \frac{3}{r^2} i + \frac{1}{cr} \frac{\partial i}{\partial t} \right\} \sin \theta \right]$$
(1)

در رابطه (۱) انتگرال از نوک سیم آنتن تا پایه سیم ورودی به هادی مرکزی کابل کواکسیال است تا قطبش صحیح برای EMF را ایجاد کند. معادله شامل مولفههای مختلفی ازجمله  $i \ e^{\frac{\partial i}{\partial t}}$  میباشد. برای میدان نزدیک مولفه i(t) غالب است و برای میدان دور مولفه  $\frac{\partial i}{\partial t}$  در معادله غلبه دارد.

مضرترین حوادث ESD اغلب تخلیههای فلز به فلز هستند که می می وادن داشته باشند. می توانند زمان افزایشی نزدیک به ۱۰۰ پیکوثانیه داشته باشند.

آنتنهای گیرنده استفاده شده در این مقاله ۷ سانتیمتر طول دارند که بهعنوان آنتن مونو پل با طولموج یکچهارم در نزدیکی ۱/۵ گیگاهرتز تشدید خواهند داشت. در چنین فرکانسهایی، در رابطه (۱) عبارتهای مشتق زمانی غالب بوده و آنتن در میدان دور ESD واقع هست. با این فرض، رابطه (۱) به رابطه (۲) ساده می شود.

$$Emf = -L\frac{2dl}{c}\frac{1}{cr}\left\{\left(\frac{z^2}{r^2} - 1\right)\cos\theta - \frac{xz}{r^2}\sin\theta\right\}\frac{\partial i}{\partial t}$$
$$Emf = A(r,\theta,\phi)\left\{dl\frac{\partial i}{\partial t}\right\}$$
(Y)

*EMF* پیش, ینی شده برای دریافت توسط آنتن ها به خوبی به دو  $\frac{\partial i}{\partial t}$  پیش, یش و دامنه اطلاعات جدا می شود. شکل با تابع  $\frac{\partial i}{\partial t}$  تعیین می شود که برای همه گیرنده ها یکسان است. ضریب دامنه امی شود که برای همه گیرنده ها یکسان است. ضریب دامنه است. است. ضریب دامنه است. است. نروم و تابع مکان و مشخصات گیرنده باید است. بابراین، قبل از رسیدن هر انرژی بازتابی، هر گیرنده باید اولین بیشینه با همان شکل را دریافت کند (قطبش ممکن است بین گیرنده ها متفاوت خواهد والین بیشینه (۲) همچنین پارامترهای مرتبط با منبع  $(\frac{i 6}{\partial t})$  را جدا می شود (۳).

برای تعیین زمان رسیدن موج به آنتنها و پیش بینی قدرت منبع و جهت گیری قوس، اولین قلهها در شکل موج به عنوان مرجع استفاده می شود. دلیل آن، این واقعیت است که اولین قلهها مستقل از امواج منعکس شده توسط اجسام فلزی اطراف هستند [۳].

## ۴- مکانیابی بر روی هواگرد

هواگرد موردمطالعه در این بخش یک هواپیمای مسافربری است که از یک استوانه بزرگ و چندین بال و بالک تشکیل شده است. برای سهولت در فاصلهیابی محل تخلیه کرونا با آنتنها، از بالها و بالکها صرفنظر شده و به ترتیب از یک استوانه و یک نیمکره برای مدل-سازی بدنه و کابین خلبان استفاده شده است. سه حسگر برای مکانیابی در نظر گرفته شده است و با افزایش حسگر چهارم می توان به بهبود دقت کمک کرد.





شکل (۳) الف) مارپیچ مدل بدنه/کابین خلبان ساده شده

#### ب) معادله طول [۸]

اثرات ساختار هواپیما با استفاده از ملاحظات هندسی برای انتشار سیگنال در نظر گرفته می شود. در الگوریتمهای مربوط به محاسبه اختلاف زمانی رسیدن سیگنال به آنتنها در روش TDOA باید کوتاهترین مسیر بین منبع و حسگر را محاسبه کرد. روی سطح استوانه این مسیر ممکن است مستقیم (LOS) یا غیرمستقیم(NLOS) باشد. برای مسیر بین منبع و حسگر روی سطح استوانه، می توان یک مسیر مارپیچ در نظر گرفت. سطح استوانه را می توان باز کرد تا به صفحه ای تبدیل شود که در آن مارپیچ تبدیل به یک خط ساده می شود.

**جدول (۱)** محاسبه طول مارپیچها در استوانه [۸]

		arepsilon=+1
	$\theta_A - \theta_M < \pi$	$t = [0; \theta A - \theta M]$
$\theta_A > \theta_M$		$L_{helix} = \sqrt{[(\theta A - \theta M)R]^2 + (zA - zM)^2}$
А М		$\varepsilon = -1$
	$\theta_{\scriptscriptstyle A} - \theta_{\scriptscriptstyle M}  > \pi$	$t = [0; 2\pi (\theta A - \theta M)]$
		$L_{helix} = \sqrt{[2\pi - (\theta_A - \theta_M)R]^2 + (z_A - z_M)^2}$
		$\varepsilon = -1$
	$ \theta_A - \theta_M  < \pi$	$t = [0;  \theta A - \theta M ]$
$\theta_A < \theta_M$		$L_{helix} = \sqrt{[ \theta_A - \theta_M R]^2 + (z_A - z_M)^2}$
л м		$\varepsilon = +1$
	$ \theta_A - \theta_M  > \pi$	$t = [0; 2\pi    heta A -  heta M  ]$
		$L_{helix} = \sqrt{[2\pi -  \theta_A - \theta_M R]^2 + (z_A - z_M)^2}$

در شکل (۳) مدل ساده شده بدنه هواپیما به همراه حالت کلی محاسبه فاصله بین منبع و حسگر نشانداده شده و در جدول (۱) روابط محاسباتی برای حالات مختلف منبع و حسگر آمده است [۸]. با درنظر گرفتن مدل کابین خلبان به شکل کره، مشابه بدنه برای تعیین کوتاه ترین مسیر روی سطح یک کره محاسبات انجام می-شود. می توان نشان داد که کوتاه ترین مسیر بین دونقطه روی سطح یک کره از یک سری دوایر بزرگ می گذرد (دایره های که مرکز کره و شعاع یکسانی دارد). اگر نقاط P و Q روی سطح کره مشابه شکل (۴) تعریف شوند. روابط مربوط به تغییر مختصات آنها مطابق با رابطه (۳) خواهد بود.





شکل (۴) مدل هندسی در نظر گرفته شده برای کابین خلبان

$$P_{Spherical} \begin{pmatrix} R \\ lat_{P} \\ lon_{p} \end{pmatrix} P_{Cartesion} \begin{pmatrix} x_{P} = Rcos(lon_{p})cos(lat_{P}) \\ y_{P} = Rsin(lon_{p})cos(lat_{P}) \\ z = Rsin(lat_{P}) \end{pmatrix}$$
(7)

برای محاسبه کوتاهترین مسیر بین نقاط P و Q به زاویه ( $\alpha$ ) بین بردارهای  $\vec{P}$  و  $\vec{Q}$  نیاز است که با استفاده از تعریف ضرب اسکالر می-توان آن را تعیین کرد. طول کوتاه ترین مسیر بین P و Q طول کمان دایره است که با عبارت (۴) بهدست میآید.

$$\alpha = \cos^{-1}\left(\frac{\vec{P}.\vec{Q}}{R^2}\right) \tag{(f)}$$

$$PQ = R\alpha$$

## ۵- فرایند شبیهسازی و اندازهگیری

با درنظر گرفتن شکلهای ساده شده از بدنه و کابین خلبان فرایند مکانیابی تخلیه کرونا مطابق فلوچارت شکل (۵) در هر دو بخش شبیهسازی و اندازه گیری انجام میشود.



**شکل (۵)** فلوچارت اندازهگیری و شبیهسازی

## ۶- شبیهسازی

برای شبیه سازی مطابق شکل (۶) بدنه ساده شده هواگرد در نرم افزار CST پیاده شد. شبیه سازی ها برای دو جنس هادی کامل (PEC) و کامپوزیت (CFC) تکرار شدند. کامپوزیت در نظر گرفته شده اپوکسی گرافن است که در صنایع هواگردسازی کاربرد فراوان دارد مقدار رسانایی این ماده به مقدار کربن بافته شده در آن بستگی دارد. در این شبیه سازی رسانایی  $\frac{s}{m}$  5900 در نظر گرفته شده است. چینش آنتنها به گونه ای هستند که بر هر چهار ربع شده استوانه محیط باشند. برای شبیه سازی آنتنها از درگاه (PEC)

افزار استفاده شده است. آنتنهای بکار رفته به عنوان حسگر مونوپل داری طول ۷ سانتیمتر و مقاومت ۵۰ اهمی میباشند.



شکل (۶) بدنه ساده شدهای از هواگرد در نرمافزار CST

آنتنها به گونه ای قرار گرفته اند که کل شکل را پوشش دهند. برای مکان یابی از روش عددی نیوتن رافسون استفاده شده است. در این روش به مقدار اولیه برای حل معادلات نیاز است. از آنجایی که شکل قرینه است به دست آوردن این مقدار اولیه دشوار به نظر می رسد. در اینجا باتوجه به دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه به دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه دامنه دریافتی سیگنال ها مقدار اولیه به دست می آینجا باتوجه به دامنه می آین معاد را ولیه به دست می آید؛ بنابراین محل قرار گیری آنتنها به گونه ای قرار گرفته است باشد. در چنین حالتی با مقایسه دامنه می توان مقدار اولیه موردنیاز برای روش نیوتن رافسون را به شکل صحیح به دست آورد. برای شیه سازی تخلیه الکتریسیته ساکن از سیگنال تحریکی جریانی شیه سازی توان نوانیه استفاده شده است. شبیه سازیها با سیکنال ها مقدار اولیه موردنیاز و زمان افول <sup>1</sup> ۲۲ نانوثانیه استفاده شده است. شبیه سازی ها با ست. شده است. شبیه سازیها با در مخانه دریافتی ای تحریکی جریانی شده ای ترمافران از مان صود (۲۶ نانوثانیه استفاده شده است. شبیه سازی ها با می در منازه می از این می دوگانه ۲ مشابه شکل (۱) با زمان صود ۲۶ نانوثانیه استفاده از حل کننده حوزه زمان نرمافزار CST انجام شده است. شده است. شده است. شده است. شده است. شده است.



**شکل (۷)** سیگنالهای دریافتی در آنتن ۱ و ۲

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup>Double exponential

<sup>&</sup>lt;sup>3</sup> Rise time

<sup>&</sup>lt;sup>4</sup> Fall time





بعد از اتمام شبیهسازی الکترومغناطیسی در نرمافزار CST و ذخیره سیگنالهای ثبتشده توسط هر چهار حسگر (آنتن) زمان اولین قلهها (مثبت یا منفی) بهعنوان مرجع اختلاف زمانی استخراج می-گردد. برای نتایج ثبتشده در شکلهای (۷ و ۸) زمانهای تخلیه الکتریسیته ساکن به همراه زمان قلههای سیگنال رسیده به هر حسگر در جدول (۲) ثبت شده است. سیگنالهای رسیده به آنتنهای ۱ و ۲ دارای دامنه بسیار اندکی نسبت به سیگنالهای رسیده به آنتنهای ۳ و ۴ هستند؛ ازاینرو تخلیه الکتریسیته ساکن در سمتی قرار دارد که به آنتنهای ۳ و ۴ نزدیکتر است. همچنین با مقایسه اختلاف زمانی رسیدن سیگنالها نیز مشخص می گردد که سیگنال به آنت ۴ نزدیکتر است.

جدول (۲) زمانهای اندازه گیری شده در شبیه سازی

نوع سيگنال	لحظه دريافت سيگنال (ps)
تخليه الكتريسيته	179.511
آنتن ۱	$3.536377 * 10^4$
آنتن ۲	$3.533385 * 10^4$
آنتن ۳	$4.846811 * 10^3$
آنتن ۴	$2.752510 * 10^3$

با استفاده از نتایج جدول (۲) اختلاف تأخیرهای زمانی سیگنال\_های رسیده به هر حسگر محاسبه شده و معادلات غیرخطی برای فاصله هر حسگر با منبع مطابق با روابط جدول (۱) تشکیل میشود. حل این معادلات بر طبق فلوچارت ارائه شده در شکل (۵) انجام شده و نتایج آن برای ۵ مثال و بدنههای CFC و شکل (۵) انجام شده و نتایج آن برای ۵ مثال و بدنههای CFC و محاسبه مکان تخلیه الکترواستاتیک برای بدنه PEC برابر ۷/۲ سانتیمتر با انحراف معیار ۱/۶۷۷ و برای بدنه CFC برابر ۷/۲ سانتیمتر با انحراف معیار ۲/۹۴۹۶ بهدستآمده است.

	بدنهcfc	جنس	براى	ن گرفته	صورن	ىازىھاي	شبيەس	نتايج	(۳)	دول	ع
--	---------	-----	------	---------	------	---------	-------	-------	-----	-----	---

محل تخليه الكتريسيته ساكن			بەسازى	سل از شب	نتايج حاه
رديف	θ (radian)	Z ( <i>cm</i> )	θ (radian)	Z (cm)	دقت اندازهگیری ( <i>cm</i> )
١	۸۸, ۰	-41.	• ,٧٢١٣	490, -0	١.
٢	۳,۱۴	•	۳,۱۲۲	۳,۱	٣
٣	٢,١٢	٢۵	7,707	79,X 7	Y
۴	۴,۸	10.	4,7.1	۱۵۰, ۸	۶
۵	۶,۲۸	40.	8,104	44T, 8	١.

ورتگرفته برای جنس بدنهPEC	شبیەسازىھاى ص	ول (۴) نتايج	جد
---------------------------	---------------	--------------	----

محل تخليه الكتريسيته ساكن			سازى	صل از شبیه	نتايج حا
رديف	θ (radian)	<b>Z</b> (C <b>M</b> )	θ (radian)	Z (cm)	دقت اندازهگیری (cm)
١	۰,۸۸	41+-	•,٧٣٣	- 499,90	٩
٢	3,14	•	2,982	1,788	٩
٣	۲,۱۲	۲۵	۲,۰۰۲	20,882	۸
۴	۴,۸	10+	4,88	100,77	۷
۵	۶,۲۸	40.	9,86	440,0	۵

#### ۵- اندازه گیری

به منظور اعتبار سنجی الگوریتم ارائه شده برای مکان یابی تخلیه الکترواستاتیک روی بدنه هواپیما و شبیه سازی انجام شده، اندازه گیری ها روی یک ماکت فلزی انجام می شود. این ماکت، بدنه کوچک شده با نسبت ۱ به ۶/۵ است که از یک استوانه ساده با قطر کوچک شده با نسبت ۱ به ۶/۵ است که از یک استوانه ساده با قطر ۲۰ سانتی متر تشکیل شده است. چهار حسگر ساده *UHF* یکسان روی سطح قرار می گیرند؛ زیرا طیف فرکانسی تخلیه الکترواستاتیک مطابق شکل (۲) بیشتر در این باند است. این حسگرها در واقع

چهار آنتن ۷ سانتیمتری یکسان هستند که با استفاده از کابلهایی با طول تقریباً یکسان به اسیلوسکوپ *Dpo750* با نرخ نمونهبرداری ۴۰ گیگا نمونه بر ثانیه متصل میشوند.

طول کابلها تقریباً یکسان در نظر گرفته شدهاند تا تأخیری که بر روی سیگنالها اعمال میکنند یکسان باشد. یک تخلیه قوس الکتریکی در سطح سیلندر با استفاده از یک ژنراتور ولتاژ بالا که ولتاژ خروجی آن نزدیک به ۴۰ کیلوولت است ایجاد میشود. انتشار این تخلیه با استفاده از حسگرهای *UHF* اندازه گیری میشود. از آنجایی که اندازه گیری مطابق با شکل (۹) در اتاقک بدون انعکاس انجام میشود از مسیرهای انعکاس اجتناب میشود و تنها مسیر انتشار در امتداد سطح استوانه است.

برای مقایسه دقیق تر نتایج شبیه سازی و اندازه گیری، دوباره شبیه-سازی برای ماکت فلزی کوچک شده انجام شد و سیگنال های ثبت-شده از آن در شکل (۱۰) و نتایج اندازه گیری آن در شکل (۱۱) آمده است.



شکل (۹) چینش آنتنها برای اندازهگیری



شکل (۱۰) سیگنالهای دریافتی برای تخلیه کرونا (شبیهسازی)



شکل (۱۱) سیگنالهای دریافتی قوس الکتریکی (اندازه گیری)

مشابه فرایندی که در بخش شبیهسازی ارائه شد برای محاسبه مکان تخلیه الکترواستاتیک (شبیهسازی مجدد و اندازه گیری) روی ماکت کوچک شده برای ۱۰ مثال انجام شد و نتایج شبیهسازی و اندازه گیری آن در جداول (۵ و ۶) آمده است.

محل تخليه الكتريسيته ساكن			نتایج حاصل از مکانیابی		
رديف	θ (radian)	<b>Z</b> ( <i>cm</i> )	θ (radian)	<b>Z</b> (cm)	دقت اندازهگیری (cm)
١	•	۲۷, ۰	•,177	•,٢٣٠	۵
٢	۰,۷۸۵	۰,۲۷	۸۸۶, ۰	•,787	Y
٣	١,۵٧	۲۷, ۰	1,444	۰,۲۸۰	٨
k	2,809	۲۷, ۰	7,787	۸۵۲, ۰	١٠
۵	۳,1۴	۲۷, ۰	2,984	• ,٣٢	١٠
۶	•	۵۳, ۰	۶,۱۹	•,۴۶•	٩
Y	۰,۷۸۵	۵۳, ۰	۰,۶۹۵	. ۶.	٩
٨	1,87	۵۳, ۰	1,848	•,۴۸١	٨
٩	5,808	۵۳, ۰	٢,٢٧٣	۵, ۰	١٠

از شبيەسازى	حاصل	نتايج	ر (۵)	جدول
-------------	------	-------	-------	------

#### ۶- نتیجهگیری

نتایج بهدستآمده نشان میدهند TDOA روش مناسبی برای مکانیابی تخلیه الکتریسیته ساکن در هواگرد است، همچنین چینش آنتن بکار رفته برای مکانیابی بر روی استوانه مناسب است. دقت محاسبه مکان تخلیه الکترواستاتیک روی بدنه با ابعاد واقعی CFC و PEC در شبیهسازی کمتر از ۱۱ سانتی است. نتایج در اندازهگیری دقت بهدستآمده کمتر از ۱۱ سانتی است. نتایج نشان میدهند اندازهگیری و شبیهسازی با اختلاف کمی با یکدیگر مطابقت دارند.

## ۷- مراجع

- N. Amsc and A. Reli, "Military handbook electrostatic discharge control handbook for protection of electrical and electronic parts, assemblies and equipment (excluding electrically initiated explosive devices)(metric),"1991.
- [2] J. Bernier, G. Croft, and R. Lowther, "ESD sources pinpointed by analysis of radio wave emissions," in *Proceedings Electrical Overstress/Electrostatic Discharge Symposium*, 1997, pp. 83–87. DOI:10.1109/EOSESD.1997.634229
- [3] D. L. Lin, L. F. DeChiaro, and M.-C. Jon, "A robust ESD event locator system with event characterization," in *Proceedings Electrical Overstress/Electrostatic Discharge Symposium*, 1997, pp. 88–98. DOI:10.1109/EOSESD.1997.634230
- [4] Y. Tian and M. Kawada, "Estimation of DOAs of EM Waves Emitted from Multiple Partial Discharge Sources in Free Space by Using Wideband Signal Subspace Methods," *Journal of International Council on Electrical Engineering*, vol. 1, no. 4, pp. 384–389, 2011. DOI:10.5370/JICEE.2011.1.4.384
- [5] K. Mehranzamir, H. N. Afrouzi, Z. Abdul-Malek, Z. Nawawi, M. A. B. Sidik, and M. I. Jambak, "Hardware and software implementation of magnetic direction finding sensors," in 2019 International Conference on Electrical Engineering and Computer Science (ICECOS), 2019, pp. 23–28. DOI:10.1109/ICECOS47637.2019.8984532
- [6] X. Feng, H. Liu, D. Zhang, Y. Cui, S. Xue, and Z. Zhang, "Partial Discharge Location of Converter Station Based on Time Difference of Arrival," in 2022 7th Asia Conference on Power and Electrical Engineering (ACPEE), 2022, pp. 982– 986. DOI:10.1109/ACPEE53904.2022.9783927
- [7] H.-Z. Fu, Y.-J. Xie, and J. Zhang, "Analysis of corona discharge interference on antennas on composite airplanes," *IEEE Trans Electromagn Compat*, vol. 50, no. 4, pp. 822–827, 2008. DOI:10.1109/TEMC.2008.2004598
- [8] I. Garcia-Hallo, D. Lemaire, N. Raveu, and G. Peres, "Method for p-static source location on aircraft using time domain measurements," *Progress In Electromagnetics Research C*, vol. 62, pp.89–98,2016. DOI:10.2528/PIERC15121507

انداز ه گ	;1	حاصل	نتايج	(6)	جدول
	ינ		عت ين	<i>v</i> ,	0,

يرى

محل تخليه الكتريسيته ساكن			نتایج حاصل از مکانیابی		
رديف	θ (radian)	Z (CM)	θ (radian)	<b>Z</b> ( <i>cm</i> )	دقت اندازهگیری ( <i>cm</i> )
١	•	۰,۲۷	8,188	•,٢٣٢	٩
٢	۰,۷۸۵	۰,۲۷	۶۵۸, ۰	•,784	۷
٣	١,۵٧	۰,۲۷	۱٫۸۰۱	• ,۳۲۶	١٣
۴	7,808	۰,۲۷	۲,۴۵۸	•,٢٨١	۶
۵	٣,١۴	۰,۲۷	۳,۲۱۸	۰,۲۲۵	١۴
۶	•	۰,۵۳	७,۴१٩٨	•,۴۹۲	١۴
γ	۰,۷۸۵	۰,۵۳	۰,۸۸۵	۰٫۵۹۰	٨
٨	١,۵٧	۰,۵۳	۱,۸۵۸	۰٫۵۹۱	١٣
٩	2,808	۰,۵۳	۲,۱۸۸	۰,۵۱۰	١.

در شکل (۱۲) مقایسهای از دقت اندازه گیری و شبیهسازی برای زوایای مختلف تخلیه آورده شده است. دادههای جداول (۵) و (۶) نشان میدهند مقدار متوسط دقت اندازه گیری برابر با ۱۰/۴۵ با انحراف معیار ۱/۲ و مقدار متوسط دقت شبیهسازی برابر با ۸/۴۵ با انحراف معیار ۱/۶ است. دلایل خطاهای به وجود آمده اختلاف بین مدل انتشاری سادهسازی شده و انتشار موج با طیف فرکانسی گسترده در استوانه روی مسیرهای مختلف است که به دلیل پیچیدگی مساله غیر قابل اجتناب است. همچنین در اندازه گیری پیدا کردن اکسترمهها به دلیل وجود نویز دچار خطا می شود.



شکل (۱۲) مقایسه خطای مکانیابی برای شبیهسازی و اندازه گیری