

СУЧАСНІ ІНФОРМАЦІЙНІ ТЕХНОЛОГІЇ У СФЕРІ БЕЗПЕКИ ТА ОБОРОНИ

ISSN 2311-7249

№ 2 (20)
2014

Науковий журнал

Засновник і видавець

Національний університет оборони України
імені Івана Черняхівського
Журнал заснований у 2008 році

Адреса редакції

Національний університет оборони України
імені Івана Черняхівського
Інститут інформаційних технологій

Повітрофлотський проспект, 28,
Київ, 03049

телефон: (044)-271-09-44, (066)-713-20-22
факс: (044)-271-09-44

e-mail: tishenkom@ukr.net

Журнал зареєстровано в Державній реєстраційній службі України
(свідоцтво КВ №20490-10290ПР)

Журнал видається
українською, російською та англійською мовами

Журнал виходить 3 рази на рік

Постановою Президії Вищої атестаційної комісії України
від 14 жовтня 2009 р. №1-05/4 журнал включено до
Переліку наукових фахових видань України, в яких
можуть публікуватися результати дисертаційних робіт на
здобуття наукових ступенів доктора і кандидата наук в
галузях “технічні науки” та “військові науки”

*Рекомендовано до друку Вченою радою
Національного університету оборони України
імені Івана Черняхівського
(протокол № 14 від 29 серпня 2014 р.)*

При використанні матеріалів посилання на журнал
“Сучасні інформаційні технології
у сфері безпеки та оборони” обов’язкове

Редакція може не поділяти точку зору авторів
Відповідальність за зміст поданих матеріалів
несуть автори

Вибір методу впровадження нових інформаційних технологій на автомобільному транспорті Збройних Сил України.....	5
Винайдення часових вагових функцій для побудови моделі складної інерційної системи.....	12
Модель реєстрації випромінювання оптико-електронною апаратурою на рухомому носії.....	18
Методика оцінки ефективності функціонування системи збирання (добування) та обробки даних обстановки як складової побудови охорони державного кордону на ділянці відділу прикордонної служби.....	23
Моделювання характеристик антенної системи радіолокаційної станції П-18.....	28
Математична модель електромагнітної доступності перспективної рухомої системи радіозв’язу військового призначення.....	33
Багатокритеріальна оптимізація динамічних систем керування.....	38
Модель функціонування багатопозиційної інтегрованої системи зв’язу і радіолокації у режимі МІМО радіолокації.....	49
Побудова функціонально стійкої інформаційно-керуючої системи контролю перевезень радіоактивних матеріалів.....	56
Планування комплексних вибіркових випробувань виробів одноразового застосування на надійність з урахуванням апріорної інформації.....	60
Ефективність обчислювальних схем інтегрування звичайних диференціальних рівнянь на основі диференціально-тейлорівських перетворень.....	65
Аналіз факторів, що впливають на ефективність радіоелектронного подавлення.....	75
Оптимізація роботи чергового метеоролога із використанням автоматизованого робочого місця синоптика.....	80
Можливість використання моделі узгодженої взаємодії для оцінки ефективності взаємодії військ.....	88
Аналіз експлуатаційних даних про надійність військової авіаційної техніки з використанням методів робастної статистики.....	93
Современные проблемы создания сложных информационно-управляющих систем реального времени в условиях конфликта.....	100
Визначення підходів до удосконалення поштової інфраструктури в локальних мережах Збройних Сил України.....	106
Адаптація методу Данцига для вирішення оптимізаційних задач планування комбінованого вогневого ураження.....	110
Доцільність використання 3D графіки під час підготовки військових спеціалістів.....	119
Проблеми підготовки офіцерів бойового управління авіацією.....	125
Управління спільними діями підрозділів Сил спеціальних операцій та інформаційних операцій під час проведення військової операції.....	130
Напрямки дій щодо збереження системи зенітного ракетно-артилерійського прикриття об’єктів від ударів з повітря.....	137
Класифікація інформаційної зброї за засобами ведення інформаційної боротьби.....	142
Використання технологій інформаційного впливу під час підготовки та ведення бойових дій.....	147

MODERN INFORMATION TECHNOLOGIES IN THE SPHERE OF SECURITY AND DEFENCE

ISSN 2311-7249

№ 2 (20)
2014

Scientific journal

Founder and Publisher

National Defence University of Ukraine
named after Ivan Cherniakhovsky
The journal was founded in 2008

Address:

National Defence University of Ukraine
named after Ivan Cherniakhovsky,
Information Technology Institute
Povitroflotskiy ave. 28, Kyiv, 03049
Telephone: (044)-271-09-44, (066)-713-20-22
Fax: (044)-271-09-44
e-mail: tishenkom@ukr.net

The journal is registered
in the State Registration Service of Ukraine
(certificate KB №20490-10290ПП)

The journal is published
in Russian, Ukrainian and English

The journal is published thrice a year

According to the resolution of the Presidium
of the Supreme Certification Commission of Ukraine
issued on October 14, 2009 (№ 1-05/4) the journal
was included into the Ukrainian list of specialized
scientific publications which are authorized to publish the
results of dissertations for doctoral degree
in engineering sciences and military sciences

*Recommended to publication
by the Scientific Council of the National
Defence University of Ukraine
named after Ivan Cherniakhovsky
(Protocol No. 14, 29 August 2014)*

When using the materials, the reference to the journal
“Modern Information Technologies
in the Sphere of Security and Defence” is mandatory

The editorial board can have a different viewpoint
than that of the authors
The content of the materials is the authors' responsibility

Contents:

Theoretical Foundations of Information Technologies Creation and Using

<i>Androschchuk O.S., Berezenskyi R.V.</i> The method choice of new information technologies implementation in road transport of Armed Forces of Ukraine.....	5
<i>Bychenkov V.V.</i> The temporal gravimetric functions research for construction of difficult inertia system model.....	12
<i>Biloborodov O.O., Malanchuk A.M., Prysiaznyi V.I., Zavadskiy D.S.</i> Radiation recording model of electrooptical equipment on mobile carrier.....	18
<i>Bilorus A.M.</i> Methods of assessing the system efficiency of collecting (obtaining) and processing conditions data as a part of construction of the state border protection department in the area of border guards.....	23
<i>Bunakov V.P., Zavadskiy D.S., Voloshyn O.O., Slobodeniuk S.Y.</i> Performance simulation of a radar antenna system P-18.....	28
<i>Volobuiev A.P., Pribyliev Y.B., Volobuieva I.Y.</i> Mathematical model of electromagnetic availability of perspective mobile military radio system.....	33
<i>Voronin A.M., Ziatdinov Y.K., Permiakov Y.O., Varlamov I.D.</i> Multicriteria optimization of dynamic control systems.....	38
<i>Zinchenko A.O., Sliusar V.I.</i> Operating model of the multi-position integrated communication and radar system in MIMO radar mode.....	49
<i>Ilin O.Y., Borysenko I.I.</i> Construction of a functionally steady management information monitoring system of radioactive materials transportations.....	56
<i>Kobziev V.V., Openko P.V., Drannyk P.A., Koskov Y.M.</i> Planning complex reliability sample tests of disposable wares taking into account priori information.....	60
<i>Kravchenko Y.V., Rakushev M.Y., Sudnikov Y.O., Ushakov I.V.</i> Calculation schemes efficiency for integration of ordinary differential equations based on the differential-taylor transformation.....	65
<i>Kurtseitov T.L., Saliy O.Y., Kononenko S.M., Melnyk Y.V.</i> Analysis of factors that influence on radio electronic suppression efficiency.....	75
<i>Pylypovych H.H., Shevchenko V.L., Drovnin A.S., Musin R.R., Oliynyk O.L.</i> Optimization of duty meteorologist work using forecaster automated workstation.....	80
<i>Riezniak D.V., Chernobryvchenko O.M.</i> Possibility of using coordinated interaction model for evaluation of troops interaction efficiency.....	88
<i>Stetsenko O.O., Pavlenko A.H., Hohoniants S.Y.</i> The analysis of operational data on military aeronautical technics reliability using robust statistics methods.....	93
<i>Toliupa S.V., Nedaibida Y.P., Kotova Y.V., Zahorodnikh V.V.</i> Modern problems of creation real-time complex information management systems under conflict conditions.....	100
<i>Furmanjyk A.L., Shkolarenko V.V., Duzhyi R.V.</i> Choosing approach to the postal infrastructure improvement in local networks of the Armed Forces of Ukraine.....	106
<i>Sharji V.I., Nevolnychenko A.L., Fedchenko O.P., Tyshchenko M.H.</i> Danzig method adaptation for solving optimization tasks of planning combined fire damage.....	110

Interactive Models of Scientific Educational Environment Development in the Sphere of Security and Defence

<i>Dereviyanchuk A.Y., Moskalenko D.R.</i> Appropriateness of using 3D graphics when training military specialists.....	119
<i>Chernov V.H., Tymochko O.I., Pavlenko M.A., Martyniuk O.R.</i> Problems of training aviation command and control officers.....	125

Modern Military Theoretical Problems

<i>Revutskiy A.V., Ushakov I.V., Kulynych I.I.</i> Joint actions control of units of special operations and information operations forces during military operations.....	130
<i>Shulezhko V.V., Riabokon Y.O., Pat lakha V.H.</i> Directions of activities regarding the keeping rocket-artillery air defence system of objects protection from air attacks.....	137

Interactive Discourse in the State's Information Security Context

<i>Levchenko O.V.</i> Information weapon classification according to the methods of conducting information warfare.....	142
<i>Teslia Y.M., Kubiavka L.B., Kubiavka M.B., Mykolenko A.O.</i> Using information impact technologies during preparation and conduct of combat actions.....	147

$$\left(\begin{matrix} \dots \\ \dots \\ \dots \end{matrix} \right)^T \cdot \left(\begin{matrix} \dots \\ \dots \\ \dots \end{matrix} \right)^2$$

1

2

4566,

МОДЕЛЬ ФУНКЦІОНУВАННЯ БАГАТОПОЗИЦІЙНОЇ ІНТЕГРОВАНОЇ СИСТЕМИ ЗВ'ЯЗКУ І РАДІОЛОКАЦІЇ У РЕЖИМІ МІМО РАДІОЛОКАЦІЇ

Характерною рисою збройної боротьби майбутнього є інтеграція різних за своїм функціональним призначенням радіоелектронних приладів у єдині системи, створюючи по суті багатофункціональні пристрої. Практичним кроком у цьому напрямку є створення інтегрованої системи зв'язку і радіолокаційної розвідки. Передбачається що система буде складатися із сукупності мобільних станцій зв'язку і радіолокації, які розміщуються в різних позиціях, на суші, на морі, у повітрі та космосі. У статті розроблені моделі окликів приймальних цифрових антенних ґрат багатопозиційної інтегрованої системи зв'язку і радіолокації на спрощений варіант дії на декілька цілей одночастотних зондуючих сигналів. Подальші дослідження доцільно зосередити на удосконаленні запропонованої моделі за рахунок ускладнення зондуючих сигналів для режиму радіолокації та визначенні потенційної точності процедур оцінки сигнальних параметрів на основі розроблених моделей.

: сигнальна матриця, цифрова антенна решітка, блокувальний транспонований добуток матриць.

Вступ

Постановка проблеми. Характерною рисою збройної боротьби майбутнього є інтеграція різних за своїм функціональним призначенням радіоелектронних приладів у єдині системи, створюючи по суті багатофункціональні пристрої. Практичним кроком у цьому напрямку є запропонована авторами в [1–5] інтегрована система зв'язку і радіолокаційної розвідки (ІСЗРЛ). Передбачається що система буде складатися із сукупності мобільних станцій зв'язку і радіолокації (МСЗРЛ), які розміщуються в різних позиціях, на суші, на морі, у повітрі та космосі. Обробка інформації буде здійснюватися у єдиному центрі або сукупності таких центрів. Обладнання МСЗРЛ пропонується побудувати на основі конформних за конструкцією антенних систем, що складаються з кількох сегментів-решіток, розташованих по структурованій конформній поверхні, наприклад, гранях піраміди.

Найбільш доцільним режимом функціонування приймально-передавальних цифрових антенних решіток (ЦАР) в описаній системі є режим мультикористувальницького МІМО (мульти-МІМО). Формалізація відгуку приймальної ЦАР для однієї позиції була проведена у роботі [6], при цьому передбачалось одночасне випромінювання кожним з передавачів активної ЦАР одночастотних сигналів на різних довжинах електромагнітних хвиль. Саме такий метод пропонується узагальнити на випадок багатопозиційного розміщення ІСЗРЛ.

Аналіз останніх досліджень і публікацій.

Роботи щодо створення теоретичних основ побудови таких багатопозиційних ІСЗРЛ започатковані авторами в [7, 8], проте всі особливості функціонування таких систем не досліджені і тому потребують подальшого розвитку. На початковому етапі розвитку відповідної теорії доцільно розглядати незалежно радіолокаційний і зв'язковий режими функціонування МСЗРЛ, що буде відповідати режиму роботи МСЗРЛ з розподілом виконання завдань зв'язку та радіолокації у часі.

Метою статті є формалізація відгуків приймальних ЦАР багатопозиційної ІСЗРЛ у разі опромінювання кількох цілей одночастотними зондуючими сигналами для режиму роботи "радіолокація".

Виклад основного матеріалу дослідження

Розглянемо спочатку ситуацію, коли в окремо взятій позиції багатопозиційної системи МСЗРЛ застосовується одновимірна за геометричною побудовою (лінійна) ЦАР.

Опишемо сукупність напруг сигналів на виходах приймальних каналів багатопозиційної системи цифрових антенних решіток у матричному вигляді [3, 9]:

$$U = P \cdot A + n, \quad (1)$$

де U – блокувальний вектор комплексних напруг сигналів після виходів частотних фільтрів просторових каналів сукупності ЦАР багатопозиційної МСЗРЛ;

P – сигнальна матриця;

A – блоковий вектор комплексних амплітуд сигналів;

n – блоковий вектор напруг шумів.

У наведеному виразі ключовим елементом є сигнальна матриця P , структура якої визначає композивання елементів векторів напруг, амплітуд і шумів. З огляду на це, розглянемо формат матриці P більш детально.

В [9] була проведена формалізація відгуків приймальних ЦАР ІСЗРЛ для режиму зв'язку на випадок кількох одночастотних кореспондентів:

$$P = (Q \circ \tilde{H}_Q) [\blacksquare] F, \quad (2)$$

де $Q = \begin{bmatrix} Q_{11}(x_{11}) & \dots & Q_{11}(x_{M1}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{R1}(x_{11}) & \dots & Q_{R1}(x_{M1}) \\ \hline Q_{1T}(x_{1T}) & \dots & Q_{1T}(x_{MT}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{RT}(x_{1T}) & \dots & Q_{RT}(x_{MT}) \end{bmatrix}$ – блокова

матриця діаграм спрямованості антенних елементів лінійної антенної решітки t -ої позиції $Q_{rt}(x_{mt})$ у напрямку на m -е джерело сигналів (m -го кореспондента) з відносною для t -ої позиції кутовою координатою x_{mt} , $m=1, \dots, M$;

$r=1, \dots, R$ – порядковий номер антенного елемента в антенній решітці у межах ЦАР t -ої позиції,

$t=1, \dots, T$ – порядковий номер позиції конкретної ЦАР у багатопозиційній системі;

$[\blacksquare]$ – символ блокового транспонованого торцевого добутку матриць [10, 11];

$$\tilde{H}_Q = \begin{bmatrix} \tilde{h}_{Q111} & \dots & \tilde{h}_{Q11M} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \tilde{h}_{QR11} & \dots & \tilde{h}_{QR1M} \\ \hline \tilde{h}_{Q1T1} & \dots & \tilde{h}_{Q1TM} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \tilde{h}_{QRT1} & \dots & \tilde{h}_{QRTM} \end{bmatrix}$$
 – блокова

матриця передавальних характеристик каналу МІМО \tilde{h}_{Qrtm} у напрямках на m -е джерело сигналів (m -го кореспондента) з кутовою координатою x_m ,

$$F = \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_1) & \dots & F_{11}(\omega_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_1) & \dots & F_{S1}(\omega_M) \\ \hline F_{1T}(\omega_1) & \dots & F_{1T}(\omega_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_1) & \dots & F_{ST}(\omega_M) \end{bmatrix}$$
 – блокова

матриця АЧХ S частотних фільтрів,

синтезованих за допомогою дискретного перетворення Фур'є на частотах піднесучих N-OFDM сигналу;

ω_m – радіальна частота сигналу (m -го кореспондента).

У режимі радіолокації, на відміну від розглянутого режиму зв'язку, наведений у (2) вираз для сигнальної матриці охоплює випадок зондування простору одночастотним сигналом з одної передавальної позиції та надходження на T приймальних лінійних ЦАР відбитих сигналів від M цілей (рис. 1).

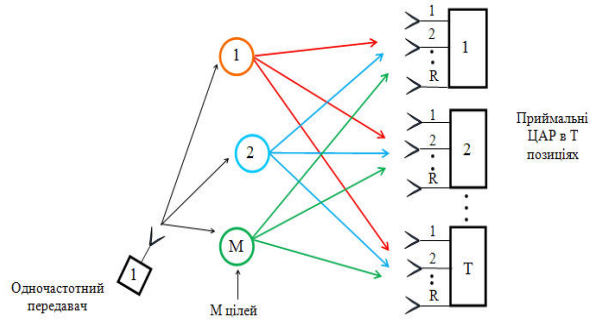


Рис. 1. Режим одночастотної радіолокації у випадку відбиття сигналів M цілями.

Для спрощення цифрової обробки сигналів у приймальному сегменті у режимі радіолокації блокову матрицю передавальних характеристик каналу МІМО \tilde{H}_Q необхідно вилучити із виразу (2) або замінити на блокову матрицю одиниць, в якій кожен з блоків містив би одиничні елементи, а саме:

$$\tilde{H}_Q = \begin{bmatrix} 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & 1 \\ \hline 1 & \dots & 1 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \dots & 1 \end{bmatrix}$$

Суттєво, що, на відміну від вирішення завдань зв'язку, у режимі радіолокації оцінюванню повинні підлягати елементи сигнальної матриці P , а саме: невідомі кутові координати джерел випромінювання, їх частоти з урахуванням ефекту Доплера, поточні дальності. При цьому невідомими амплітудами сигналів можливо знехтувати, якщо не має сенсу вимірювати ефективну відбиваючу поверхню цілей та здійснювати розпізнавання їх класів. Разом з тим, якщо оцінки комплексних амплітуд врахувати, то оптимальна за методом найменших квадратів оцінка елементів матриці P може бути отримана за відомим матричним виразом:

$$\tilde{P} = (A A^*)^{-1} A U^*. \quad (3)$$

Передбачається, що завдання визначення дальності до цілей у багатопозиційній системі за отриманою від окремих МСЗРЛ інформацією про значення кутових координат і радіальних швидкостей цілей може бути вирішене триангуляційним або іншими методами, відомими з теорії багатопозиційної радіолокації.

Вираз (3) може бути застосований і на етапі входження у зв'язок МСЗРЛ після їх розгортання на нових позиціях для визначення оптимальних кутових напрямів орієнтації максимумів випромінювання.

Застосування одночастотного сигналу для зондування повітряного простору при вирішенні завдань радіолокації, слід вважати найбільш простим підходом з точки зору формалізації сигнальної матриці. Більш досконалий принцип зондування простору полягає в тому, що в передавальному сегменті застосовується активна ЦАР, яка містить E передавачів, котрі одночасно випромінюють E одночастотних безперервних сигналів на різних довжинах електромагнітних хвиль (рис. 2).

Для вирішення завдань радіолокації у таких умовах модель відгуку багатосекційної ЦАР у випадку окремо взятої МСЗРЛ, що входить у багатопозиційне угруповання аналогічних станцій, теж можливо представити у матричному вигляді (1), якщо врахувати специфіку обробки сигналів у сигнальній матриці P.

У вказаному варіанті випромінювання від кожної цілі відбиватиметься багаточастотний пакет з E сигналів (рис. 2). Це дає змогу розглядати також еквівалентний для ситуації на рис. 2 випадок, коли M цілей одночасно опромінюються рознесеними у просторі E одночастотними передавачами (рис. 3), або ж єдиним одноантенним передавачем, що випромінює E-частотні сигнали (рис. 4).

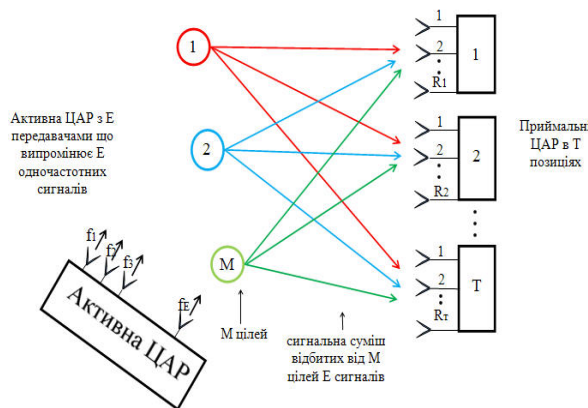


Рис. 2. Режим радіолокації з випромінюванням одночастотних сигналів E передавачами зі складу активної ЦАР у випадку відбиття сигналів M цілями.

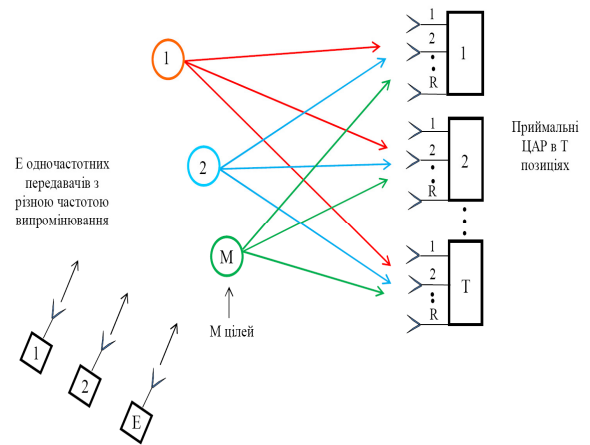


Рис. 3. Режим радіолокації з випромінюванням одночастотних сигналів E рознесеними у просторі передавачами у випадку відбиття сигналів M цілями.

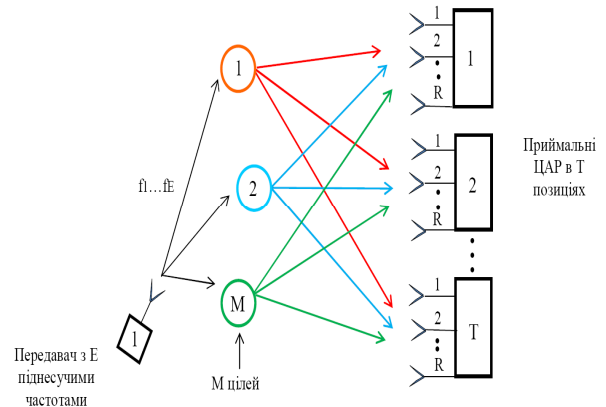


Рис. 4. Режим радіолокації з випромінюванням E-частотних сигналів одноантенним передавачем у випадку відбиття сигналів M цілями.

З урахуванням схем, наведених на рис. 2–4, структура сигнальної матриці P для режиму радіолокації та лінійних антенних решіток в усіх позиціях МСЗРЛ матиме вигляд:

$$P = Q [\otimes] F, \quad (4)$$

де $[\otimes]$ – символ блокового добутку Кронекера,

Q – блокова матриця діаграм спрямованості антенних елементів в азимутальній площині $Q_{rt}(x_m)$ у напрямках на m-е джерело сигналів з кутовою координатою (x_m) , що була наведена в (2), але має додаткове блокове розшарування структури по стовпцях, а саме:

$$Q = \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) & \dots & Q_{11}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{R1}(x_1) & \dots & Q_{R1}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{1T}(x_1) & \dots & Q_{1T}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{RT}(x_1) & \dots & Q_{RT}(x_M) \end{bmatrix};$$

$$F = \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_{11}) & \cdots & F_{11}(\omega_{1E}) & \cdots & F_{11}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{11}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_{11}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{1E}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ F_{IT}(\omega_{11}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{1E}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_{11}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{1E}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{ME}) \end{bmatrix}$$

– блокова матриця АЧХ S частотних фільтрів, синтезованих за допомогою дискретного перетворення Фур’є на E частотах відбитих від M цілей E сигналів;

r=1, ..., R – порядковий номер антенного елемента в антенній решітці у відповідній кутовій площині,

t=1, ..., T – порядковий номер позиції ЦАР у багатопозиційній системі,

$$Q[\otimes]F = \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_{11}) & \cdots & F_{11}(\omega_{1E}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_{11}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{1E}) \end{bmatrix} & \cdots & Q_{11}(x_M) \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{11}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{ME}) \end{bmatrix} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ Q_{R1}(x_1) \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_{11}) & \cdots & F_{11}(\omega_{1E}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_{11}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{1E}) \end{bmatrix} & \cdots & Q_{R1}(x_M) \begin{bmatrix} F_{11}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{11}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{S1}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{S1}(\omega_{ME}) \end{bmatrix} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ Q_{IT}(x_1) \begin{bmatrix} F_{IT}(\omega_{11}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{1E}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_{11}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{1E}) \end{bmatrix} & \cdots & Q_{IT}(x_M) \begin{bmatrix} F_{IT}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{ME}) \end{bmatrix} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ Q_{RT}(x_1) \begin{bmatrix} F_{IT}(\omega_{11}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{1E}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_{11}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{1E}) \end{bmatrix} & \cdots & Q_{RT}(x_M) \begin{bmatrix} F_{IT}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{IT}(\omega_{ME}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ F_{ST}(\omega_{M1}) & \cdots & F_{ST}(\omega_{ME}) \end{bmatrix} \end{bmatrix}$$

Узагальненням виразу (4) слід вважати випадок, коли в якості приймальних антенних систем використовуються плоскі решітки з різною кількістю елементів по горизонталі (R) і вертикалі (D). У разі D=1 матиме місце вже згадана лінійна антенна решітка.

При довільних структурах плоских приймальних ЦАР з RxD елементів за умови відбиття від кожної цілі багаточастотних пакетів з E сигналів структура сигнальної матриці P для режиму радіолокації матиме вигляд:

$$P = (Q[\blacksquare]V)[\otimes]F, \quad (5)$$

де $[\blacksquare]$ – символ блокового матричного добутку Хатри- Рао [11];

$[\otimes]$ – символ блокового добутку Кронекера,

$$Q = \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) & \cdots & Q_{11}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{R1}(x_1) & \cdots & Q_{R1}(x_M) \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ Q_{IT}(x_1) & \cdots & Q_{IT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{RT}(x_1) & \cdots & Q_{RT}(x_M) \end{bmatrix},$$

$$V = \begin{bmatrix} V_{11}(y_1) & \cdots & V_{11}(y_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \cdots & V_{D1}(y_M) \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ V_{IT}(y_1) & \cdots & V_{IT}(y_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \cdots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix} - \text{блокові матриці}$$

діаграм спрямованості антенних елементів в азимутальній $Q_{rt}(x_m)$ і кутомісцевій $V_{rt}(y_m)$ площинах у напрямках на m-е джерело сигналів з кутовими координатами (x_m, y_m) ,

r=1, ..., R – порядковий номер антенного елемента у рядку антенної решітки;

d=1, ..., D – порядковий номер антенного елемента у стовпці антенної решітки;

t=1, ..., T – порядковий номер позиції багатопозиційної МСЗРЛ.

Блокова матриця F, елементами якої є значення АЧХ S частотних фільтрів, синтезованих за допомогою дискретного перетворення Фур’є на E частотах відбитих від M цілей E сигналів, лишається такою ж, як в (4).

Суттєво, що наведені в (5) блокові матриці Q

та V розбиті на блоки лише за номером позиції МСЗРЛ. Тому для обчислення блокового добутку Кронекера у формулі (5) з залученням результату перемноження матриць Q та V за правилом

блокового добутку Хатрі-Рао та блокової матриці АЧХ F вираз $Q \otimes V$ необхідно подати з попереднім розбиттям на блоки по стовпцях:

$$Q \otimes V = \begin{bmatrix} \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) & \dots & Q_{11}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \dots & V_{D1}(y_M) \end{bmatrix} & \dots & \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) & \dots & Q_{11}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \dots & V_{D1}(y_M) \end{bmatrix} \\ \dots & \dots & \dots \\ \begin{bmatrix} Q_{R1}(x_1) & \dots & Q_{R1}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \dots & V_{D1}(y_M) \end{bmatrix} & \dots & \begin{bmatrix} Q_{R1}(x_1) & \dots & Q_{R1}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \dots & V_{D1}(y_M) \end{bmatrix} \\ \dots & \dots & \dots \\ \begin{bmatrix} Q_{IT}(x_1) & \dots & Q_{IT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \dots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix} & \dots & \begin{bmatrix} Q_{IT}(x_1) & \dots & Q_{IT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \dots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix} \\ \dots & \dots & \dots \\ \begin{bmatrix} Q_{RT}(x_1) & \dots & Q_{RT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \dots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix} & \dots & \begin{bmatrix} Q_{RT}(x_1) & \dots & Q_{RT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \dots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix} \end{bmatrix}$$

Такий же самий результат може бути отриманий, якщо блокові матриці діаграм спрямованості антенних елементів в азимутальній $Q_{IT}(x_m)$ і кутомісцевій $V_{dt}(y_m)$ площинах у напрямках на m -е джерело сигналів з кутовими координатами (x_m, y_m) будуть представлені аналогічно (4) з розбиттям на блоки як за номером позиції, так і за номером джерела сигналів у вигляді:

виключно з використанням блокового добутку Кронекера:

$$P = (Q \otimes V) \otimes F.$$

Враховуючи двійковість можливого тлумачення сигнальної матриці P , з метою скорочення обсягу викладень, в подальшому було б доцільно наводити тільки один з варіантів запису сигнальної матриці, наприклад, що спирається на застосування блокового добутку Кронекера при перемноженні матриць Q та V . Однак відмова від блокового добутку Хатрі-Рао позбавляє можливості застосовувати притаманні такому добутку тотожності для спрощення розрахунку нижньої межі Крамера-Рао та квадратичних матричних форм. Тому надалі у випадках, де це можливо, будуть вживатись обидва альтернативних записи добутків у складі сигнальних матриць.

$$Q = \begin{bmatrix} Q_{11}(x_1) & \dots & Q_{11}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{R1}(x_1) & \dots & Q_{R1}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{IT}(x_1) & \dots & Q_{IT}(x_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Q_{RT}(x_1) & \dots & Q_{RT}(x_M) \end{bmatrix},$$

$$V = \begin{bmatrix} V_{11}(y_1) & \dots & V_{11}(y_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{D1}(y_1) & \dots & V_{D1}(y_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{IT}(y_1) & \dots & V_{IT}(y_M) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ V_{DT}(y_1) & \dots & V_{DT}(y_M) \end{bmatrix}.$$

Висновки й перспективи подальших досліджень

У статті були формалізовані відгуки приймальних ЦАР ІСЗРЛ на спрощений випадок опромінювання кількох цілей одним або кількома одночастотними зондуючими сигналами.

Подальші дослідження доцільно зосередити на удосконаленні запропонованої моделі за рахунок ускладнення зондуючих сигналів для режиму радіолокації та визначенні потенційної точності процедур оцінки сигнальних параметрів на основі розроблених моделей.

У цьому разі формула (5) переписеться

1. Слюсар В. І. Інтегрована система зв'язку та радіолокаційної розвідки на основі технології МІМО / В. І. Слюсар, А. О. Зінченко // 3-а Всеукраїнська науково-технічна конференція "Перспективи розвитку озброєння і військової техніки Сухопутних військ", Академія Сухопутних військ імені Гетьмана Петра

Сагайдачного. – 13–14 квітня 2010. – С. 150.
2. Слюсар В. І. Технологія МІМО як основа інтегрованої системи зв'язку та радіолокаційної розвідки. / В. І. Слюсар, А. О. Зінченко // Шоста наукова конференція Харківського університету Повітряних Сил імені Івана Кожедуба "Новітні технології для захисту

multiposition communication and radar integrated system were developed on a simplified impact version on several targets of single-frequency probing signals. Further research expedient to concentrate on the improvement of the proposed model due to complexity of probing signals for the radiolocation mode and determining potential accuracy of assessment procedures of signal parameters on the basis of the developed models.

Keywords: signal matrix, digital antenna arrays, bloc transposed matrix multiplication.

References

- 1. Sliusar V.I.,** Zinchenko A.O. (2010), The communications and radar reconnaissance integrated system based on MIMO technology. [*Intehrovana sistema zviazku ta radiolokatsiinoi rozvidky na osnovi tekhnologii MIMO*], 3-a Vseukrainska naukovo-tekhnicna konferentsiia "Perspektyvy rozvytku ozbroiennia i viiskovoi tekhniky Sukhoputnykh viisk", Akademiia Sukhoputnykh viisk imeni Hetmana Petra Sahaidachnoho, Lviv, pp. 150.
- 2. Sliusar V.I.,** Zinchenko A.O. (2010), MIMO technology as the basis of an integrated communication and radar reconnaissance system. [*MIMO technology as the basis of integrated communication system and radar reconnaissance*], Shosta naukova konferentsiia Kharkivskoho universytetu Povitrianykh Syl imeni Ivana Kozheduba "Novitni tekhnologii dlia zakhystu povitrianoho prostoru", Kharkiv, pp. 108–109.
- 3. Sliusar V.I.,** Zinchenko A.O. (2010), MULTI-MIMO technology as a means of hardware combining communication and radar systems. [*Tekhnologia MULTY-MIMO yak zasib aparatnoho poiednannia system zviazku ta radiolokatsii*], V naukovo-tekhnicna konferentsiia "Priorytetni napriamky rozvytku telekomunikatsiinykh system ta merezh spetsialnoho pryznachennia", VITI NTUU "KPI", Kyiv, pp. 226–227.
- 4. Sliusar V.I.,** Zinchenko A.O. (2010) The convergence of communications and radar reconnaissance systems. [*Konverhentsiia system zviazku ta radiolokatsiinoi rozvidky*], Naukovo-tekhnicna konferentsiia "Problemi pytannia rozvytku ozbroiennia ta viiskovoi tekhniky", Kyiv, TsNDI OVT ZSU, pp. 95–97.
- 5. Zinchenko A.O.,** Masesov M.O. (2011), Analysis of building possibility of an integrated communications and radar reconnaissance system. [*Analiz mozhlyvosti pobudovy intehrovanoi systemy zviazku ta radiolokatsiinoi rozvidky*], Naukovo-praktychnyi seminar "Perspektyvy rozvytku systemy zviazku Zbroinykh Syl Ukrainy", Kyiv, NUOU, pp. 24–25.
- 6. Sliusar V.I.,** Masesov M.O. (2009), The space-time coding method of tropospheric communication signals based on multi-MIMO advanced technologies. [*Metod prostorovo-chasovoho koduvannia syhnaliv troposfernoho zviazku na osnovi udoskonalenoj tekhnologii multy-MIMO*], Zbirnyk naukovykh prats VITI NTUU "KPI", № 1, pp. 132–136.
- 7. Zinchenko A.O.** (2014), The model of multiposition integrated communication and radar system based on multiusers MIMO method. [*Model bahatopozytiinoi intehrovanoi systemy zviazku i radiolokatsii na osnovi multykorystvuvalnytskoho metodu MIMO*], Naukovo-vyrobnychiy zbirnyk "Naukovi zapysky Ukrainskoho naukovo-doslidnoho instytutu zviazku", № 2(30), pp. 124–130.
- 8. Zinchenko A.O.** Matrix models of OFDM-signals responses in multiposition radar-communication system. [*Matrichnyie modeli otklikov OFDM-signalov v mnogopozitsionnoy radarno-kommunikatsionnoy sisteme*], Nauchno-obrazovatelnyy zhurnal "Vestnik voennogo instituta VV MVD respubliki Kazahstan". № 2 (12), pp. 58–63.
- 9. Sliusar V.I.,** Masesov M.O. (2008), Multi-MIMO system and its mode of operation. [*Multi-MIMO sistema i rezhimy ee raboty*], 4-ya Mezhdunapodnaya molodezhnaya nauchno-tehnicheskaya konfepentsiya "Sovpemyennye ppoblemy padiotekhniki i telekommunikatsiy PT-2008", Sevastopol, pp. 39.
- 10. Sliusar V.I.** (1999) Family of butt matrix multiplication and its properties. [*Semeystvo tortsevyih proizvedeniy matrits i ego svoystva*], Kibernetika i sistemnyy analiz, Tom 35, № 3, pp. 379–384.
- 11. Sliusar V.I.** (2003), Generalized butt matrix multiplication in models of digital antenna arrays with non-identical channels. [*Obobschennyie tortsevyie prizvedeniya matrits v modelyah tsifrovyyih antenyih reshetok s neidentichnyimi kanalami*], Izvestiya vuzov. Ser. Radioelektronika, Tom 46, № 10, pp. 9–17.

A.O. Zinchenko: zinchenko.andrei@yandex.ua **V.I. Sliusar:** sliusar@i.ua

Отримано: 23.07.2014 р.