# ТЕОРИЯ И МЕТОДЫ ОБРАБОТКИ СИГНАЛОВ

УДК 621.396.96

# МЕТОДЫ ИЗМЕРЕНИЯ ПОЛЯРИЗАЦИОННЫХ ХАРАКТЕРИСТИК РАДИОЛОКАЦИОННЫХ ЦЕЛЕЙ С ИСПОЛЬЗОВАНИЕМ НЕПОЛЯРИЗОВАННЫХ РАДИОВОЛН

© 2022 г. Е. Л. Шошин\*

Сургутский государственный университет, просп. Ленина, 1, Сургут, 628400 Российская Федерация \*E-mail: shoshin\_el@surgu.ru Поступила в редакцию 24.12.2021 г. После доработки 30.03.2022 г. Принята к публикации 15.04.2022 г.

Приведен алгоритм измерения матрицы Мюллера радиолокационной цели с использованием неполяризованных зондирующих сигналов. Получены оценки погрешности измерения поляризационных характеристик в зависимости от углов ориентации и эллиптичности облучающих радиосигналов. Описан алгоритм устранения влияния передающей и приемной антенн радиолокатора на результат измерения поляризационных характеристик радиолокационных целей с использованием радиолокационного отражателя с переключаемыми поляризационными свойствами. Приведены результаты численного расчета матрицы Мюллера двухгранного уголкового и невзаимного отражателей до и после компенсации влияния передающей и приемной антенн на измеряемые поляризационные характеристики.

DOI: 10.31857/S0033849422090157

#### 1. ПОСТАНОВКА ЗАДАЧИ

При измерении поляризационных характеристик радиолокационных целей используют методы, направленные на увеличение точности формируемых оценок [1–3]. При проведении измерений используется поляризационная модуляция радиолокационных сигналов [4]. Находят применение алгоритмы измерения матрицы обратного рассеяния при использовании зондирующих сигналов с линейной и круговой поляризацией [5]. Устранение искажений, вносимых передающей и приемной антеннами поляриметра на результат измерения значений элементов матрицы рассеяния, выполняется с помощью методов внешней калибровки с использованием двухгранных и трехгранного уголковых отражателей [6, 7].

Неполяризованные электромагнитные волны могут использоваться при внешней калибровке каналов измерения параметров Стокса методом поляризационной модуляции рассеянных сигналов [8]. Для этого в качестве калибровочной цели используется радиолокационный отражатель с переключаемыми поляризационными свойствами, соответствующими свойствам двухгранных, трехгранного и невзаимного отражателей. Неполяризованные электромагнитные волны могут использоваться для устранения искажений, вносимых передающей и приемной антеннами поляриметра при проведении измерений значений элементов матрицы Мюллера (MM), обладающей свойством симметрии элементов [8].

В [9] описан дискретный поляризационный модулятор радиолокационных сигналов, способный формировать на интервале времени *NL* неполяризованную радиоволну как векторную сумму поляризованных радиоволн:

$$\begin{vmatrix} I_{0} \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{vmatrix} = \frac{1}{4N} \sum_{k=1}^{N} \left\{ \begin{vmatrix} I^{k} \\ Q^{k} \\ U^{k} \\ V^{k} \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} I^{k} \\ Q^{k} \\ -U^{k} \\ -V^{k} \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} I^{k} \\ -Q^{k} \\ U^{k} \\ -V^{k} \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} I^{k} \\ -Q^{k} \\ U^{k} \\ V^{k} \end{vmatrix} \right\},$$
(1)

. . . . . . . . .

где  $I_0$  – интенсивность неполяризованной радиоволны; k – индекс временного интервала; N – количество интервалов длительностью L; I, Q, U, V – параметры Стокса, связанные с  $E_{X^-}$  и  $E_{Y^-}$ напряженностями x- и y-компоненты электромагнитного поля и фазовым сдвигом между компонентами поля  $\varphi$  соотношениями

$$I = E_X^2 + E_Y^2; \quad Q = E_X^2 - E_Y^2; U = 2E_X E_Y \cos(\varphi); \quad V = 2E_X E_Y \sin(\varphi).$$
(2)

Входящие в (1) векторы Стокса

$$St_{1}^{k} = (I^{k}, Q^{k}, U^{k}, V^{k})^{T},$$
  

$$\overline{St_{2}^{k}} = (I^{k}, Q^{k}, -U^{k}, -V^{k})^{T},$$
  

$$\overline{St_{3}^{k}} = (I^{k}, -Q^{k}, U^{k}, -V^{k})^{T},$$
  

$$\overline{St_{4}^{k}} = (I^{k}, -Q^{k}, -U^{k}, V^{k})^{T}$$

задают интенсивность и поляризационное состояние радиоволн, имеющих длительность L/4 и формируемых последовательно на k-м временном интервале длительностью L (k = 1, 2, ..., N). На интервале времени NL число поляризационных состояний радиоволн, формируемых поляризационным модулятором, составляет 4N, при этом среднее значение интенсивности оказывается равным

$$I_0 = \frac{1}{N} \sum_{k=1}^{N} I^k.$$
 (3)

Связь векторов Стокса  $\overline{St_1^k}$ ,  $\overline{St_2^k}$ ,  $\overline{St_3^k}$ ,  $\overline{St_4^k}$ , формируемых последовательно на *k*-м интервале времени L (k = 1, 2, ..., N) поляризованных радиоволн единичной интенсивности со значениями углов эллиптичности  $\alpha^k$  и ориентации  $\beta^k$  при опущенном индексе *k*, задается соотношениями

$$\overline{St_{1}} = (1, \cos(2\alpha)\cos(2\beta), \cos(2\alpha)\sin(2\beta), \sin(2\alpha))^{T}; 
\overline{St_{2}} = (1, \cos(2(-\alpha))\cos(2(-\beta)), \cos(2(-\alpha))) \times 
\times \sin(2(-\beta)), \sin(2(-\alpha)))^{T}; 
\overline{St_{3}} = (1, \cos(2(-\alpha))\cos(2(-\beta + 90^{\circ})), (4) 
\cos(2(-\alpha))\sin(2(-\beta + 90^{\circ})), \sin(2(-\alpha)))^{T}; 
\overline{St_{4}} = (1, \cos(2\alpha)\cos(2(\beta + 90^{\circ})), 
\cos(2\alpha)\sin(2(\beta + 90^{\circ})), \sin(2\alpha))^{T}$$

и может быть представлена через полярные координаты сферы Пуанкаре [9].

Электромагнитные волны, формируемые согласно (1) и (4), чередуются во времени, что позволяет выполнить усреднение параметров Стокса на интервале времени kL (k = 1, 2, ..., N). Уравнение (1) позволяет использовать электромагнитные волны произвольной поляризации — линейной, круговой, эллиптической.

Целью работы является разработка алгоритма измерения MM радиолокационной цели без учета свойств симметрии, оценка ошибок измерения и устранение влияния антенно-фидерного тракта радиолокатора на результат поляризационных измерений с использованием неполяризованных радиоволн.

## 2. СВЯЗЬ МАТРИЦЫ МЮЛЛЕРА С МАТРИЦЕЙ РАССЕЯНИЯ РАДИОЛОКАЦИОННОГО ОБЪЕКТА

Поляризационные характеристики радиолокационной цели задаются матрицей рассеяния (МР), имеющей вид

$$\mathbf{S} = \begin{vmatrix} \dot{S}_{11} & \dot{S}_{12} \\ \dot{S}_{21} & \dot{S}_{22} \end{vmatrix}.$$
 (5)

В общем случае МР радиолокационной цели состоит из четырех комплексных элементов. При выполнении свойства взаимности при распространении падающих и рассеянных радиоволн МР становится симметричной ( $\dot{s}_{12} = \dot{s}_{21}$ ).

При использовании формализма векторов Стокса поляризационные характеристики радиолокационного объекта описывает ММ, связанная с матрицей рассеяния **S** преобразованием вида [10]

$$\mathbf{M} = \mathbf{\Lambda} [\mathbf{S} \otimes \mathbf{S}^*] \mathbf{\Lambda}^{-1}, \tag{6}$$

здесь в квадратных скобках — кронеккеровское произведение матрицы рассеяния на комплексно-сопряженную матрицу, а

$$\mathbf{\Lambda} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & -1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & -i & i & 0 \end{vmatrix}$$
(7)

– матрица преобразования.

В общем случае MM состоит из 16 элементов. В частных случаях MM проявляет симметрию элементов. Для случая взаимного рассеяния назад MM радиолокационного объекта проявляет свойства симметрии [11]:

$$m_{ij} = m_{ij}$$
 если  $i, j \neq 3;$   
 $m_{ij} = -m_{ij}$  если  $i, j = 3.$  (8)

Для случая рассеяния вперед ММ имеет вид [11]

$$\mathbf{M} = \begin{vmatrix} m_{11} & m_{12} & m_{13} & m_{14} \\ m_{12} & m_{22} & m_{23} & m_{24} \\ m_{13} & m_{14} & m_{33} & m_{34} \\ -m_{14} & -m_{24} & -m_{34} & m_{44} \end{vmatrix}.$$
(9)

В табл. 1 приведены матрицы рассеяния и свойства симметрии MM двухгранного уголкового отражателя [10] и невзаимного отражателя [12], полученные согласно (6).

Алгоритмы измерения MM радиолокационной цели должны функционировать без учета симметрии элементов.

#### шошин

таолица 1. Матрицы рассеяния и своиства матрицы мюллера радиолокационных объектов				
Матрица	Двухгранный уголковый отражатель [10]	Невзаимный отражатель [12]		
S	$\cos(2\varphi) - \sin(2\varphi)$ $-\sin(2\varphi) - \cos(2\varphi)$	$     \cos(2\gamma) - \sin(2\gamma)   $ $     \sin(2\gamma) \cos(2\gamma) $		
М	$m_{11} = -m_{44} = 1, m_{21} = m_{24} = m_{12} = m_{13} = m_{14} = 0,$ $m_{31} = m_{34} = m_{41} = m_{42} = m_{43} = 0,$ $m_{22} = -m_{33}, m_{32} = m_{23}.$	$m_{11} = m_{44} = 1, m_{21} = m_{24} = m_{12} = m_{13} = m_{14} = 0,$ $m_{31} = m_{34} = m_{41} = m_{42} = m_{43} = 0,$ $m_{22} = m_{33}, m_{32} = -m_{23}.$		

Π. 6

Примечание: ф – угол ориентации ребра, γ – угол поворота плоскости поляризации.

#### 3. ОЦЕНКА ЗНАЧЕНИЙ ЭЛЕМЕНТОВ МАТРИЦЫ МЮЛЛЕРА РАЛИОЛОКАЦИОННОГО ОБЪЕКТА С ИСПОЛЬЗОВАНИЕМ НЕПОЛЯРИЗОВАННЫХ ЗОНДИРУЮЩИХ РАДИОСИГНАЛОВ

Рассмотрим способ оценки значений элемен-

тов MM ( $\mathbf{M}^{r}$ ) радиолокационного объекта, сохраняющего стабильность своих поляризационных характеристик на интервале измерений L. В качестве зондирующих сигналов будем использовать

радиоволны, векторы Стокса которых  $\vec{St}_1^e$ ,  $\vec{St}_2^e$ ,

 $\vec{St}_{3}^{e}, \vec{St}_{4}^{e}$  определяются в соответствии с (4). Векто-

ры Стокса обратно рассеянного радиосигнала  $\overline{St}_1$ .

 $\vec{\mathrm{St}}_2^r, \vec{\mathrm{St}}_3^r, \vec{\mathrm{St}}_4^r$  связаны с приборными векторами Стокса соотношением

$$\overrightarrow{\mathbf{St}}_{1,2,3,4}^{r} = h\mathbf{M}^{r} \overrightarrow{\mathbf{St}}_{1,2,3,4}^{e}, \qquad (10)$$

где

$$h = \frac{\sigma_0}{\left(4\pi\right)^2 R^4},\tag{11}$$

 $\sigma_0$  – эффективная поверхность рассеяния объекта, R – расстояние от объекта до поляриметра. При частоте посылки зондирующих сигналов 400 Гц, временной интервал формирования зондирующих сигналов и измерения векторов Стокса  $\vec{\mathrm{St}}_1^r$ ,  $\vec{\mathrm{St}}_2^r, \vec{\mathrm{St}}_3^r, \vec{\mathrm{St}}_4^r$  рассеянных сигналов составляет 10 мс.

Линейная комбинация параметров Стокса рассеянных радиосигналов позволяет выполнить оценку значений элементов матрицы Мюллера радиолокационного объекта

$$m_{j1} = \frac{0.25}{hI^{e}} (G_{1}^{r} + G_{2}^{r} + G_{3}^{r} + G_{4}^{r});$$

$$m_{j2} = \frac{0.25}{hQ^{e}} (G_{1}^{r} + G_{2}^{r} - G_{3}^{r} - G_{4}^{r});$$

$$m_{j3} = \frac{0.25}{hU^{e}} (G_{1}^{r} - G_{2}^{r} + G_{3}^{r} - G_{4}^{r});$$

$$m_{j4} = \frac{0.25}{hV^{e}} (G_{1}^{r} - G_{2}^{r} - G_{3}^{r} + G_{4}^{r});$$

$$G_{1,2,2,4}^{r} = \begin{cases} I_{1,2,3,4}^{r}, \quad j = 1\\ Q_{1,2,3,4}^{r}, \quad j = 3\\ U_{1,2,3,4}^{r}, \quad j = 3\end{cases}$$

$$V_{1,2,3,4}^{r}, \quad j = 4 \end{cases}$$
(12)

Точность формируемых оценок связана с погрешностями измерения параметров Стокса. При использовании цифровой обработки в реальном времени погрешность оценки параметров Стокса будет определяться ошибками квантования при аналого-цифровом преобразовании измеряемых сигналов. Быстродействующий восьмиразрядный АЦП, на вход которого поступают измеряемые сигналы с уровнями -5...5 В, выполняет преобразование аналогового сигнала с погрешностью квантования 39 мВ (0.39%).

Дополнительным фактором, влияющим на точность оценки значений элементов М', является выбор углов α и β, задающих поляризацию облучающих электромагнитных волн. На рис. 1 приведены зависимости относительной ошибки измерения значений элементов ММ невзаимного

радиолокационного объекта (см. табл. 1) от угла эллиптичности облучающих радиосигналов, которые получены при  $\beta = 67^{\circ}$  и погрешности измерения параметров Стокса 0.39%. Зависимости. представленные на рис. 1 свидетельствует, что при  $\alpha = 0^{\circ}, \pm 45^{\circ}, \pm 90^{\circ}$  относительная ошибка измерения элементов **М**<sup>r</sup> может достигать 10%. Данное обстоятельство связано с тем, что при этих условиях значения параметров Стокса  $Q^e$ ,  $U^e$ и  $V^{e}$  становятся близкими к 0, а формируемые согласно (12) оценки значений  $m_{ii}$  (i = 2, 3, 4; j = 2, 3,4) при делении на малые величины становятся неточными. При использовании зондирующих радиоволн с углами  $\alpha = 2^{\circ}...30^{\circ}$  и  $60^{\circ}...88^{\circ}$ ,  $\beta = 2^{\circ}...30^{\circ}$  и  $60^{\circ}...88^{\circ}$  относительная погрешность измерения значений элементов **M**<sup>r</sup> не превышает 0.25%. При  $\alpha = 17.5^{\circ}$  и 67.5°,  $\beta = 17.5^{\circ}$  и 67.5° параметры Стокса  $Q^e$ ,  $U^e$  и  $V^e$  становятся равными по модулю между собой и оценка значений элементов **М**<sup>г</sup> выполняется с одинаковой погрешностью.

В отличие от измерительных алгоритмов, использующих зондирующие электромагнитные волны фиксированной поляризации (обычно линейной и круговой поляризации) [5], алгоритм (12)

позволяет выполнить оценку  $\mathbf{M}^{r}$ , облучая радиолокационную цель электромагнитными волнами с произвольными поляризациями в соответствии с (4). В тех случаях, когда радиолокационная цель обладает линейными или круговыми поляризациями нулевого приема, алгоритм (12) демонстрирует преимущество при измерении поляризационных характеристик. При формировании зондирующего неполяризованного радиосигнала на интервале времени N L число поляризационных состояний возрастает до 4N, что позволяет реализовать N-е количество раз алгоритм (12). Матричный массив, составленный из N незави-

симых оценок **M**<sup>r</sup>, позволяет сформировать статистически эффективную оценку MM стабильной точечной или составной радиолокационной цели, а в случае поляризационной нестабильности получить оценку динамики изменения рассеивающих свойств.

## 4. ВЛИЯНИЕ ИСКАЖЕНИЙ НА ИЗМЕРЕНИЕ МАТРИЦЫ МЮЛЛЕРА РАДИОЛОКАЦИОННОЙ ЦЕЛИ

При измерении матрицы рассеяния  $S^c$  радиолокационным поляриметром привносятся искажения, связанные с влиянием излучающей и приемной антенн, описываемых матрицами **T** и **R**, а



**Рис. 1.** Зависимости относительных ошибок оценки значений элементов матрицы Мюллера от угла эллиптичности облучающих сигналов:  $1 - m_{44}$ ,  $2 - m_{33}$ ,  $3 - m_{22}$ ,  $4 - m_{34}$ .

также проявляется влияние паразитных связей, характеризуемых матрицей I [6]. Измеренная ис-каженная матрица рассеяния имеет вид

$$\mathbf{S}^r = \mathbf{I} + \mathbf{R}\mathbf{S}^c\mathbf{T}.$$
 (13)

Используя преобразование (6) для матриц, входящих в (13), осуществим переход к измеренной ММ радиолокационного объекта:

$$\mathbf{M}^{r} = \mathbf{J} + \mathbf{F}\mathbf{M}^{c}\,\mathbf{P},\tag{14}$$

где  $M^c$  — исходная MM радиолокационного объекта; J, P, F — матрицы Мюллера, имеют размерность 4 на 4, при этом матрица P моделирует прямую передачу сигналов между входными зажимами передающей антенны до исследуемого объекта, матрица F моделирует прямую передачу сигналов между объектом и выходными зажимами приемной антенны, матрица J моделирует ошибки перекрестных связей передающей и приемной антенн поляриметра. Число независимых переменных матрицы

**М**<sup>с</sup> составляет 16, число переменных **Р** и **F** согласно свойству симметрии (9) составляет 10.

Из (14) можем выразить неискаженную ММ радиолокационного объекта:

$$\mathbf{M}^{c} = \mathbf{F}^{-1}(\mathbf{M}^{r} - \mathbf{J})\mathbf{P}^{-1}.$$
 (15)

Элементы матрицы **J** могут быть определены при калибровке путем ориентирования передающей и приемной антенн поляриметра на радиолокационный объект с малой эффективной поверхностью рассеяния. Значения элементов матриц **F**, **P** также определяются в ходе калибровки. Вводя матрицу

$$\mathbf{W} = \mathbf{M}^r - \mathbf{J}.\tag{16}$$

получим

$$\mathbf{W} = \mathbf{F}\mathbf{M}^{c}\mathbf{P},\tag{17}$$

и задача калибровки сводится к определению 20 неизвестных коэффициентов  $f_{ii}$  и  $p_{ii}$  матриц **F** и **P**.

Для того чтобы определить матрицы **F** и **P**, будем использовать радиолокационный отражатель [8], обладающий известным значением эффективной поверхности рассеяния ( $\sigma_0$ ) и переключаемыми поляризационными свойствами, соответствующими следующим матрицам рассеяния: трехгранного уголкового отражателя (*TR*) –

$$\boldsymbol{\delta}_0 = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{vmatrix} \tag{18}$$

двухгранного уголкового отражателя с углом ориентации ребра  $\varphi = 0$  (*D*1) —

$$\boldsymbol{\delta}_1 = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{vmatrix} \tag{19}$$

двухгранного уголкового отражателя с углом ориентации ребра  $\phi = -45^{\circ}$  (*D*2) —

$$\boldsymbol{\delta}_2 = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} \tag{20}$$

невзаимного отражателя (NR) –

$$\boldsymbol{\delta}_3 = \begin{vmatrix} 0 & i \\ -i & 0 \end{vmatrix}. \tag{21}$$

При переключении поляризационных свойств и облучении электромагнитной волной фиксированной поляризации радиолокационный отражатель формирует рассеянный сигнал, поляризационные характеристики которого соответствуют (4) [8].

Для нахождения матриц **F** и **P** необходима серия из 16 измерений, включающих в себя облучение калибровочной цели неполяризованными радиосигналами, формируемыми согласно (4), и измерение параметров Стокса радиосигналов, рассеянных отражателем в режиме динамического переключения своих характеристик. Полученный набор векторов Стокса позволяет выполнить оценку матриц  $\mathbf{M}_{TR}^{r}$ ,  $\mathbf{M}_{D1}^{r}$ ,  $\mathbf{M}_{D2}^{r}$ ,  $\mathbf{M}_{NR}^{r}$  согласно

(12). Линейная комбинация измеренных матриц приводит к нахождению значений элементов матриц **F** и **P**:

$$\mathbf{A} = \frac{\mathbf{M}_{TR}^{r} + \mathbf{M}_{D1}^{r} + \mathbf{M}_{D2}^{r} + \mathbf{M}_{NR}^{r}}{4} = \begin{cases} f_{11}p_{11} & f_{11}p_{12} & f_{11}p_{13} & f_{11}p_{14} \\ f_{12}p_{11} & f_{12}p_{12} & f_{12}p_{13} & f_{12}p_{14} \\ f_{13}p_{11} & f_{13}p_{12} & f_{13}p_{13} & f_{13}p_{14} \\ -f_{14}p_{11} - f_{14}p_{12} - f_{14}p_{13} - f_{14}p_{14} \\ \end{bmatrix},$$
(22)  
$$\mathbf{B} = \frac{\mathbf{M}_{TR}^{r} + \mathbf{M}_{D1}^{r} - \mathbf{M}_{D2}^{r} - \mathbf{M}_{NR}^{r}}{4} = \begin{cases} f_{12}p_{12} & f_{12}p_{22} & f_{12}p_{23} & f_{12}p_{24} \\ f_{22}p_{12} & f_{22}p_{22} & f_{22}p_{23} & f_{22}p_{24} \\ f_{23}p_{12} & f_{23}p_{22} & f_{23}p_{23} & f_{23}p_{24} \\ -f_{24}p_{12} - f_{24}p_{22} - f_{24}p_{23} - f_{24}p_{24} \\ \end{bmatrix},$$
(23)  
$$\mathbf{C} = \frac{\mathbf{M}_{TR}^{r} - \mathbf{M}_{D1}^{r} + \mathbf{M}_{D2}^{r} - \mathbf{M}_{NR}^{r}}{4} = \begin{cases} f_{13}p_{13} & f_{13}p_{23} & f_{13}p_{33} & f_{13}p_{34} \\ f_{23}p_{13} & f_{23}p_{23} & f_{23}p_{33} & f_{23}p_{34} \\ f_{33}p_{13} & f_{33}p_{23} & f_{33}p_{33} & f_{33}p_{34} \\ -f_{34}p_{13} - f_{34}p_{23} - f_{34}p_{33} - f_{34}p_{34} \\ \end{bmatrix},$$
(24)  
$$\mathbf{D} = \frac{\mathbf{M}_{TR}^{r} - \mathbf{M}_{D1}^{r} - \mathbf{M}_{D2}^{r} + \mathbf{M}_{NR}^{r}}{4} = \begin{cases} -f_{14}p_{14} - f_{14}p_{24} - f_{14}p_{34} & f_{14}p_{44} \\ -f_{24}p_{14} - f_{24}p_{24} - f_{24}p_{34} & f_{24}p_{44} \\ -f_{34}p_{14} - f_{34}p_{24} - f_{34}p_{34} & f_{34}p_{44} \\ -f_{44}p_{14} - f_{44}p_{24} - f_{44}p_{34} & f_{44}p_{44} \\ \end{cases}.$$

Заменяя коэффициенты матриц **F** и **P** значениями элементов матриц **A**, **B**, **C**, **D** согласно (22)–(25), запишем связь элементов матриц **W** и  $\mathbf{M}^{c}$  в виде столбцов:

$$\mathbf{W} = \mathbf{Z}\mathbf{M}^c, \tag{26}$$

где

$$\mathbf{W} = \|w_{11}w_{12}w_{13}w_{14}w_{21}w_{22}w_{23}w_{24}w_{31}w_{32}w_{33}w_{34}w_{41}w_{42}w_{43}w_{44}\|^{T}; \mathbf{M}^{C} = \|m_{11}m_{12}m_{13}m_{14}m_{21}m_{22}m_{23}m_{24}m_{31}m_{32}m_{33}m_{34}m_{41}m_{42}m_{43}m_{44}\|^{T};$$

Z – матрица, состоящая из субматриц  $Z_1, Z_2, Z_3, Z_4$  размерностью 8 на 8 каждая

$$\mathbf{Z} = \begin{vmatrix} \mathbf{Z}_1 & \mathbf{Z}_2 \\ \mathbf{Z}_3 & \mathbf{Z}_4 \end{vmatrix},\tag{27}$$

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 67 № 9 2022

$$\mathbf{Z}_{1} = \begin{vmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} & -a_{14} & a_{21} & a_{22} & a_{23} & -a_{24} \\ a_{12} & a_{11} \frac{b_{12}}{a_{21}} & a_{11} \frac{c_{12}}{a_{31}} & a_{11} \frac{-b_{14}}{a_{21}} & b_{11} & b_{12} & b_{13} & -b_{14} \\ a_{13} & a_{11} \frac{b_{13}}{a_{12}} & a_{11} \frac{c_{13}}{a_{31}} & a_{11} \frac{-c_{14}}{a_{31}} & a_{23} & b_{13} & a_{21} \frac{c_{13}}{a_{31}} & a_{21} \frac{-c_{14}}{a_{31}} \\ a_{14} & a_{11} \frac{b_{14}}{a_{21}} & a_{11} \frac{c_{14}}{a_{31}} & a_{11} \frac{-d_{14}}{a_{41}} & a_{24} & b_{14} & a_{21} \frac{c_{14}}{a_{31}} & a_{21} \frac{-d_{14}}{a_{41}} \\ a_{22} & b_{12} & b_{13} & -b_{14} & b_{21} & b_{22} \frac{a_{23}}{b_{12}} & b_{22} \frac{-a_{24}}{b_{12}} \\ a_{23} & b_{13} & a_{21} \frac{c_{13}}{a_{31}} & a_{21} \frac{-c_{14}}{a_{31}} & b_{22} \frac{a_{23}}{b_{12}} & b_{22} \frac{c_{23}}{b_{32}} & b_{22} \frac{-c_{24}}{b_{32}} \\ a_{24} & b_{14} & a_{21} \frac{c_{14}}{a_{31}} & a_{21} \frac{-d_{14}}{a_{41}} & b_{22} \frac{a_{24}}{b_{12}} & b_{24} & b_{22} \frac{c_{24}}{b_{32}} & b_{22} \frac{-d_{24}}{b_{42}} \\ \end{vmatrix};$$

$$\mathbf{Z}_{2} = \begin{vmatrix} a_{31} & a_{32} & a_{33} & -a_{34} & a_{41} & a_{42} & a_{43} & -a_{44} \\ a_{32} & a_{31} \frac{b_{12}}{a_{21}} & c_{12} & a_{31} \frac{-b_{14}}{a_{21}} & -a_{42} & a_{41} \frac{-b_{12}}{a_{21}} & a_{41} \frac{-b_{13}}{a_{21}} & d_{12} \\ a_{33} & c_{12} & c_{13} & -c_{14} & -a_{43} & a_{41} \frac{-b_{13}}{a_{21}} & a_{41} \frac{-c_{13}}{a_{31}} & d_{13} \\ a_{34} & a_{31} \frac{b_{14}}{a_{21}} & c_{14} & a_{31} \frac{-d_{14}}{a_{41}} & -d_{11} & -d_{12} & -d_{13} & d_{14} \\ b_{31} \frac{a_{21}}{b_{11}} & b_{31} & c_{21} & b_{32} \frac{-a_{24}}{b_{12}} & b_{41} \frac{-a_{21}}{b_{11}} & -b_{41} & b_{42} \frac{-a_{23}}{b_{12}} & d_{21} \\ b_{31} & b_{32} & b_{33} & -b_{34} & -b_{41} & -b_{42} & -b_{43} & d_{22} \\ c_{21} & c_{22} & c_{23} & -c_{24} & b_{42} \frac{-a_{23}}{b_{12}} & -b_{43} & b_{43} \frac{-c_{23}}{b_{33}} & d_{23} \\ b_{32} \frac{d_{21}}{b_{42}} & b_{34} & c_{24} & b_{32} \frac{-d_{24}}{b_{42}} & -d_{21} & -d_{22} & -d_{23} & d_{24} \end{vmatrix};$$

$$\mathbf{Z}_{3} = \begin{vmatrix} a_{31} & a_{32} & a_{33} & -a_{34} & b_{31}\frac{a_{21}}{b_{11}} & b_{31} & c_{21} & b_{32}\frac{-a_{24}}{b_{12}} \\ a_{32} & a_{31}\frac{b_{12}}{a_{21}} & c_{12} & a_{31}\frac{-b_{14}}{a_{21}} & b_{31} & b_{32} & b_{33} & -b_{34} \\ a_{33} & c_{12} & c_{13} & -c_{14} & c_{21} & c_{22} & c_{23} & -c_{24} \\ a_{34} & a_{32}\frac{b_{14}}{a_{22}} & c_{14} & a_{32}\frac{-d_{14}}{a_{42}} & c_{22}\frac{a_{34}}{c_{12}} & b_{34} & c_{24} & c_{22}\frac{-d_{34}}{c_{42}} \\ a_{41} & a_{42} & a_{43} & -a_{44} & b_{41}\frac{a_{21}}{b_{11}} & a_{22} & b_{41}\frac{a_{23}}{b_{11}} & -d_{21} \\ a_{42} & d_{12}\frac{b_{42}}{d_{22}} & d_{12}\frac{b_{43}}{d_{22}} & -d_{12} & b_{41} & b_{42} & b_{43} & -d_{22} \\ a_{43} & d_{13}\frac{c_{42}}{d_{33}} & d_{13}\frac{c_{43}}{d_{33}} & -d_{13} & b_{43}\frac{a_{23}}{b_{13}} & b_{43}\frac{c_{23}}{b_{33}} & -d_{23} \\ a_{44} & d_{12} & d_{13} & -d_{14} & d_{21} & d_{22} & d_{23} & -d_{24} \end{vmatrix};$$

РАДИОТЕХНИКА И ЭЛЕКТРОНИКА том 67 № 9 2022

# шошин

Параметр	Двухгранный уголковый отражатель (φ = 20°)	Невзаимный отражатель (γ = 20°)
S	$ \begin{vmatrix} 0.766 & -0.643 \\ -0.643 & -0.766 \end{vmatrix} $	$\begin{array}{c} 0.766 & -0.643 \\ 0.643 & -0.766 \end{array}$
M <sup>c</sup>	$\begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.174 & -0.985 & 0 \\ 0 & -0.985 & -0.174 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -1 \end{vmatrix}$	$\begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.174 & -0.985 & 0 \\ 0 & 0.985 & 0.174 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{vmatrix}$
F	1 0.02 0.02 1 0.03 0.02 -0.01 -0.0	$\begin{array}{c} 2 & 0.03 & 0.01 \\ 0.02 & 0.02 \\ 2 & 1 & 0.1 \\ 2 & -0.1 & 1 \end{array}$
Р	1 0.02 0.02 1 0.05 0.1 -0.01 -0.02	$\begin{array}{cccc} 0.05 & 0.01 \\ 0.1 & 0.02 \\ 1 & 0.05 \\ 2 & -0.05 & 1 \end{array}$
J	0.02 0 0 0.01 -0.01 0 0.02 0.01	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
M <sup>r</sup>		
$\mathbf{M}_{TR}^{r}$	1.002 0.043 0.041 1.002 0.079 0.119 -0.025 -0.05	0.082 0.022 0.12 0.041 0.999 0.151 -0.152 0.995
$\mathbf{M}_{Dl}^{\prime}$	0.999 0.037 0.039 0.999 -0.019 -0.077 - 0.005 0.01	$\begin{array}{cccc} 0.023 & -0.001 \\ 0.082 & -8 \times 10^{-4} \\ -0.991 & -0.149 \\ 0.148 & -0.995 \end{array}$
$\mathbf{M}_{D2}^{r}$	1.001 0.003 0.001 -0.997 0.081 0.083 -0.005 0.03	0.079 0.001 -0.078 -0.039 1.005 -0.05 -0.048 -1.005
$\mathbf{M}_{NR}^{\prime}$	0.998 -0.003 -0.002 -1.002 -0.021 -0.121 -0.015 0.01	$\begin{array}{c cccc} 0.018 & 0.018 \\ 0.120 & -8 \times 10^{-4} \\ -1.005 & 0.05 \\ 0.052 & 1.005 \end{array}$

Таблица 2. Расчет матрицы Мюллера радиолокационных объектов

## Таблица 2. Продолжение

Параметр	Двухгранный уголковый отражатель (ф = 20°)	Невзаимный отражатель $(\gamma = 20^{\circ})$
<b>Z</b> <sub>1</sub>	$ \begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
Ζ2	$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
<b>Z</b> <sub>3</sub>	$ \begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	$ \begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
<b>Z</b> <sub>4</sub>	$ \begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
W		$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$

Параметр	Двухгранный уголковый отражатель (φ = 20°)	Невзаимный отражатель (γ = 20°)
Μ	$1 \qquad -3.0 \times 10^{-6} \qquad -10^{-5} \qquad -1.45 \times 10^{-6}$	$1 \qquad 3.0 \times 10^{-6} \ 9.8 \times 10^{-6} \ 1.45 \times 10^{-6}$
	$-3.8 \times 10^{-6}$ 0.174 $-0.985$ $2.80 \times 10^{-6}$	$3.8 \times 10^{-6}$ 0.174 $-0.985$ $-2.80 \times 10^{-8}$
	$\begin{vmatrix} -6.0 \times 10^{-6} & -0.985 & -0.174 & 4.40 \times 10^{-6} \\ 1.3 \times 10^{-6} & -2.0 \times 10^{-8} & -6.4 \times 10^{-8} & -1 \end{vmatrix}$	$\begin{vmatrix} 6.0 \times 10^{-6} & 0.985 & 0.174 & -4.40 \times 10^{-6} \\ -1.3 \times 10^{-6} & 2.0 \times 10^{-8} & 6.4 \times 10^{-8} & 1 \end{vmatrix}$

Таблица 2. Окончание

$$\mathbf{Z}_{4} = \begin{vmatrix} c_{31} \frac{a_{31}}{c_{11}} & c_{31} \frac{a_{32}}{c_{11}} & c_{31} & c_{31} \frac{-a_{34}}{c_{11}} & c_{41} \frac{-a_{31}}{c_{11}} & c_{41} \frac{-a_{32}}{c_{11}} & -c_{41} & d_{31} \\ c_{32} \frac{a_{32}}{c_{12}} & c_{32} \frac{b_{32}}{c_{22}} & c_{32} \frac{-b_{34}}{c_{22}} & c_{42} \frac{-a_{32}}{c_{12}} & c_{42} \frac{-b_{32}}{c_{22}} & -c_{42} & d_{32} \\ c_{31} & c_{32} & c_{33} & -c_{34} & -c_{41} & -c_{42} & -c_{43} & d_{33} \\ c_{32} \frac{a_{34}}{c_{12}} & c_{34} \frac{b_{34}}{c_{24}} & c_{34} & c_{34} \frac{-d_{34}}{c_{44}} & -d_{31} & -d_{32} & -d_{33} & d_{34} \\ c_{41} \frac{a_{31}}{c_{11}} & c_{41} \frac{a_{32}}{c_{11}} & c_{41} & -d_{31} & d_{41} \frac{-a_{41}}{d_{11}} & d_{41} \frac{-a_{42}}{d_{11}} & d_{41} \frac{-a_{43}}{d_{11}} & d_{41} \\ c_{42} \frac{a_{32}}{c_{12}} & c_{42} \frac{b_{32}}{c_{22}} & c_{42} & -d_{32} & d_{42} \frac{-b_{41}}{d_{22}} & d_{42} \frac{-b_{42}}{d_{22}} & d_{42} \frac{-b_{43}}{d_{22}} & d_{42} \\ c_{41} & c_{42} & c_{43} & -c_{44} & d_{43} \frac{-c_{41}}{d_{33}} & d_{43} \frac{-c_{43}}{d_{33}} & d_{43} \frac{-c_{43}}{d_{33}} & d_{43} \\ d_{31} & d_{32} & d_{33} & -d_{34} & -d_{41} & -d_{42} & -d_{43} & d_{44} \end{vmatrix}$$

Из выражения (25) следует:

$$\mathbf{M}^{c} = \mathbf{Z}^{-1} \mathbf{W}.$$
 (28)

В качестве примера устранения искажений, вносимых передающей и приемной антеннами, рассмотрим примеры численного расчета ММ (без учета влияния ошибок измерения параметров Стокса):

1) невзаимного отражателя с  $\gamma = 20^{\circ}$  (см. табл. 1);

2) двухгранного уголкового отражателя с  $\phi = 20^{\circ}$  (см. табл. 1).

Уровни боковых лепестков передающей и приемной антенн зададим со значениями –20...–10 дБ относительно главного лепестка диаграммы направленности. Матрицу перекрестных связей зададим со значениями –20...–17 дБ относительно коэффициента усиления передающей и приемной антенн. В табл. 2 приведен расчет ММ двухгранного уголкового и невзаимного отражателей до и после компенсации искажений с использованием данных калибровки и соотношений (6), (12), (16), (22)–(28).

Данные табл. 2 свидетельствуют, что относительная погрешность измерения ММ обоих радиолокационных объектов без компенсации искажений составляет от 2 до 18%. Использование радиолокационного отражателя с управляемыми поляризационными свойствами и решение матричного уравнения (14) позволяет устранить влияние передающей и приемной антенн и вносимых перекрестных связей на измерение поляризационных характеристик. Относительная погрешность оценки значений элементов ММ после компенсации искажений составляет 10<sup>-6</sup>...10<sup>-4</sup>%.

#### ЗАКЛЮЧЕНИЕ

Использование неполяризованных зондирующих радиоволн позволяет выполнить измерение матрицы Мюллера радиолокационной цели без учета свойств симметрии. Зондирующие неполяризованные радиоволны, формируемые при векторном сложении поляризованных волн с углами эллиптичности 17.5°, 67.5° и ориентации  $\beta = 17.5°$ , 67.5°, обеспечивают одинаковую точность измерения значений элементов матрицы Мюллера радиолокационной цели.

Использование радиолокационного отражателя с переключаемыми поляризационными свойствами и соотношения (22)—(28) позволяют устранить искажения, вносимые передающей и приемной антеннами в результат измерения матрицы Мюллера радиолокационного объекта. При измерении поляризационных характеристик двухгранного уголкового и невзаимного отражателей относительная погрешность измерения значений элементов матрицы Мюллера после устранения искажений составляет 10<sup>-6</sup>...10<sup>-4</sup>% без учета влияния ошибок измерения параметров Стокса.

МЕТОДЫ ИЗМЕРЕНИЯ ПОЛЯРИЗАЦИОННЫХ ХАРАКТЕРИСТИК

## КОНФЛИКТ ИНТЕРЕСОВ

Автор заявляет об отсутствии конфликта интересов.

## СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

- 1. Козлов А.И., Логвин А.И., Сарычев В.А. Поляризация радиоволн. Кн. 2. Радиолокационная поляриметрия. М: Радиотехника, 2007.
- 2. Козлов А.И., Логвин А.И., Сарычев В.А. Поляризация радиоволн. Кн. 3. Радиополяриметрия сложных по структуре сигналов. М: Радиотехника, 2008.
- Канарейкин Д.Б., Павлов Н.Ф., Потехин В.А. Поляризация радиолокационных сигналов. М.: Сов. радио, 1966.

- 4. *Гусев К.Г., Филатов А.Д., Сополев А.П.* Поляризационная модуляция. М: Сов. радио, 1974.
- Кауль Б.В., Самохвалов И.В. // Региональный мониторинг атмосферы. Ч. 2. Новые приборы и методики измерений / Под ред. М.В. Кабанова. Томск: Спектр, 1997. С. 34.
- 6. *Yueh S.H., Kong J.A., Barnes R.M., Shin R.T.* // J. Electromagnetic Waves and Applications. 1990. V. 4. № 1. P. 27.
- 7. Izumi1 Y., Demirci S., Baharuddin M.Z. et al. // Progress in Electromagnetics Research B. 2017. V. 73. P. 79.
- 8. Шошин Е.Л. // Измерит. техника. 2021. № 3. С. 45.
- 9. *Шошин Е.Л.* // Приборы и техника эксперимента. 2021. № 6. С. 33.
- Татаринов В.Н., Татаринов С.В., Лигтхарт Л.П. Введение в современную теорию поляризации радиолокационных сигналов. Т. 1. Поляризация плоских электромагнитных волн и ее преобразования. Томск: Изд-во Томск. гос. ун-та, 2006.
- 11. Van De Hulst H.C. Light Scattering by Small Particles. N.Y.: Dover Publ. Inc, 1981.
- 12. *Хлусов В.А.* // Оптика атмосферы. 1995. Т. 8. № 10. С. 1441.