

Министерство высшего и среднего специального образования РСФСР
Горьковский ордена Трудового Красного Знамени
научно-исследовательский радиопизический институт (НИРФИ)

Препринт № 168

НЕКОТОРЫЕ СВОЙСТВА МАТРИЦ МОЛЛЕРА
ПОЛЯРИЗАЦИОННЫХ СИСТЕМ

В. И. Абрамов

Горький 1983

На основе матричной теории представления и преобразования состояния поляризации квазисинхрома - тического излучения рассмотрены общие свойства матрицы Маллера (приборного оператора), связывающей векторы Стокса на входе и выходе поляризационных систем. Показано, что матрица недеполяризующей системы псевдоортогональна с точностью до нормировочного коэффициента. В качестве иллюстрации применения полученных в работе формул дается геометрическая интерпретация воздействия поляризационной системы на состояние поляризации излучения, а также рассмотрены некоторые вопросы экспериментального исследования матрицы Маллера антенны радиотелескопа и анализа результатов поляризационных измерений частично поляризованных точечных источников.

Введение

Повышение точности поляризационных измерений, в частности радиоастрономических, связано, прежде всего, с учетом воздействия прибора на состояние поляризации исследуемого излучения [1 - 4]. В свою очередь последовательный учет невозможен без привлечения теории представления и преобразования состояния поляризации излучения, особенно, при использовании радиотелескопов, обладающих сложными поляризационными характеристиками, например БПР [5], РАТАН-600 [6]. Для поляризационных измерений частично поляризованного квазимонохроматического излучения практический интерес представляют метод матрицы когерентности и метод Мюллера [2 - 4]. В первом методе состояние поляризации описывается комплексной эрмитовой 2×2 матрицей когерентности, преобразование которой при прохождении излучения через поляризационную систему осуществляется с помощью двух комплексных 2×2 матриц Джонса. Во втором - излучение описывается действительным четырёх-вектором Стокса, а его преобразование осуществляется простым умножением слева на действительную 4×4 матрицу Мюллера системы.

В радиоастрономических поляризационных измерениях использование метода Мюллера оказывается более предпочтительным, что обусловлено, по крайней мере, тремя факторами.

Во-первых, метод Мюллера оперирует с действительными однородными (имеющими размерность интенсивности) величинами - параметрами Стокса, которые непосредственно измеряются поляриметром.

Во-вторых, элементы матрицы Мюллера имеют простой физический смысл (коэффициентов связи между входными и выходными параметрами Стокса), а воздействие системы на состояние поляризации излучения допускает наглядную геометрическую интерпретацию (вращение четырехвектора Стокса в четырехмерном пространстве Минковского).

В-третьих, метод Мюллера более универсален и применим для описа-

ния любых поляризационных систем, в частности деполаризующих (т.е. вносящих случайные во времени изменения в амплитуды и фазы ортогонально поляризованных компонент [4]), когда метод матрицы когерентности теряет силу.

Как известно, матрица Мюллера недеполяризующей системы однозначно определяется её матрицей Джонса [3, 4] . Поэтому она не может быть произвольной действительной 4×4 матрицей, а должна обладать некоторыми общими свойствами, справедливыми для любой системы, что неоднократно отмечалось в ряде работ [7, 8, 18] . Однако, несмотря на всё более широкое применение метода Мюллера как в оптике [4], так и в радиоастрономии [I, 9-II] , общие свойства матрицы Мюллера ещё недостаточно изучены и отражены в литературе. С другой стороны, знание их не только способствует более глубокому физическому пониманию вопроса, но может также упростить анализ результатов поляризационных измерений.

Целью настоящей работы является определение некоторых наиболее общих свойств матрицы Мюллера недеполяризующих систем.

В разд. I введены основные определения и формулы теории представления и преобразования состояния поляризации квазимонохроматических полей, необходимые нам для большей последовательности изложения материала.

В разд. 2 получены свойства матрицы Мюллера, в частности, важное свойство псевдоортогональности, на основе которых в разд. 3 дана геометрическая интерпретация воздействия поляризационной системы на состояние поляризации частично поляризованного излучения.

I. ОСНОВНЫЕ ОПРЕДЕЛЕНИЯ И ФОРМУЛЫ [4, 3, 2, 12-15, 18]

Будем предполагать, что мы имеем дело с плоскими волновыми случайными полями; при этом выполняются следующие условия.

I. Условие квазимонохроматичности, т.е. спектральная ширина излучения или ширина полосы пропускания поляриметра Δf малы по сравнению с центральной частотой :

$$\Delta f < f_0.$$

В квазимонохроматическом приближении все частотнозависимые величины можно вычислять на средней частоте f_0 и непосредственно воздействовать не на отдельные соответствующие частотные Фурье-состав-

ляющие поля, а на самих ортогонально-поляризованные компоненты поля.

2. Поляризационная система является надполяризующей, причём разность хода Δl между лобами ортогонально-поляризованными компонентами, обусловленная взаимодействием излучения с системой, мала по сравнению с длиной пути когерентности.

$$\Delta l \ll v / \Delta f,$$

где v — фазовая скорость волны.

Обычно в радиоастрономических поляризационных измерениях отмеченные условия выполняются в случае точечных источников.

I.1. Описание состояния поляризации излучения

Состояние поляризации частично поляризованного квазимонохроматического излучения можно описывать с помощью обобщенных матрицы когерентности \bar{J} , вектора когерентности \vec{J} и вектора Стокса \vec{S} , определяемых через обобщённый комплексный вектор Дюнса $\vec{E}_{1,2}$ плоской волны следующими выражениями:

$$\begin{aligned} \bar{J} &\equiv \overline{\vec{E}_{1,2} \otimes \vec{E}_{1,2}^*} \\ \vec{S} &\equiv A \vec{J} \equiv A (\overline{\vec{E}_{1,2} \otimes \vec{E}_{1,2}^*}). \end{aligned} \quad (I.1)$$

В формулах (I.1) приняты следующие обозначения. Знаки $\overline{\quad}$, \otimes , $+$, $*$ обозначают соответственно операции усреднения за время $\tau \gg 1/\Delta f$, кронекеровского произведения [16] матриц, взятия эрмитово-сопряжённой и комплексно-сопряжённой матриц,

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & -1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & -1 & 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad (A^{-1} = \frac{1}{2} A^+). \quad (I.2)$$

Обобщённый двухкомпонентный вектор-столбец Дюнса $\vec{E}_{1,2} \equiv \begin{bmatrix} E_1 \\ E_2 \end{bmatrix}$ записан в некотором произвольном поляризационном базисе (ПБ) $\vec{e}_{1,2}$:

$\vec{E}_{1,2} = E_1 \vec{e}_1 + E_2 \vec{e}_2$, причём комплексные векторы \vec{e}_1 и \vec{e}_2 , описывающие пару ортогональных эллиптически поляризованных волн, удовлетворяют условиям ортонормированности: $\vec{e}_i^+ \vec{e}_j = \delta_{ij}$ (δ_{ij} — дельта Кронекера; $i, j = 1, 2$), а E_1 и E_2 — случайные комплексные величины, мало меняющиеся за время $1/f_0$.

Обобщённые вектора $E_{1,2}$ и $\vec{e}_{1,2}$ связаны с соответствующими декартовыми векторами $\vec{E}_{x,y}$ и $\vec{e}_{x,y}$ $\vec{E}_{1,2} \equiv \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$, $\vec{e}_{1,2} \equiv \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ с помощью унитарной

матрица F :

$$\begin{aligned} \vec{E}_{1,2} &= F \vec{E}_{x,y} & \text{или} & & \vec{E}_{x,y} &= F^{-1} \vec{E}_{1,2} \\ \vec{E}_{x,y} &= F \vec{E}_{1,2} & & & \vec{E}_{1,2} &= F^{-1} \vec{E}_{x,y} \end{aligned} \quad (I.3)$$

где знак \sim означает операцию транспонирования матрицы.

Условием считать, что ось X правосторонней декартовой системы координат (x, y, z) направлена вверх по вертикали, а ось Z - вдоль направления распространения волны. Будем использовать временной множитель $\exp(i\omega t)$, так что для правой (r) поляризованной по кругу волны (вращение вектора \vec{E} при распространении волны соответствует правому вращению) $\text{Im}(E_y/E_x) < 0$. Тогда выражения для матриц F , отвечающих переходу от декартового ПБ ($\vec{e}_{x,y}$) к круговому ПБ ($\vec{e}_r = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 \\ -i \end{bmatrix}$; $\vec{e}_l = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 \\ i \end{bmatrix}$) и декартовому ПБ, повернутому в соответствии с правым вращением на угол α ($\vec{e}_{x'} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha \end{bmatrix}$; $\vec{e}_{y'} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} -\sin \alpha \\ \cos \alpha \end{bmatrix}$), запишутся в виде

$$F^{r,l} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 & i \\ -i & i \end{bmatrix}, \quad F^{x',y'} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} \cos \alpha & -\sin \alpha \\ \sin \alpha & \cos \alpha \end{bmatrix}. \quad (I.4)$$

В случае произвольного ПБ $\vec{e}_{1,2}$ матрицу $F^{1,2}$ можно представить следующим образом:

$$F^{1,2} = \begin{bmatrix} \cos \beta \cos \chi - i \sin \beta \sin \chi & \cos \beta \sin \chi + i \sin \beta \cos \chi \\ \cos \beta \sin \chi + i \sin \beta \cos \chi & \cos \beta \cos \chi + i \sin \beta \sin \chi \end{bmatrix}, \quad (I.5)$$

где пара углов (β, χ) описывает правополяризованный орт \vec{e}_1 , а пара углов $(-\beta, \chi + \pi/2)$ - левополяризованный орт \vec{e}_2 (χ - азимутальный угол эллипса поляризации, т.е. угол между большой осью эллипса и осью x , $r = \tan \beta$ - коэффициент эллиптичности, т.е. отношение малой оси эллипса к большой, причем для правой поляризации $\beta < 0$).

В частном случае $\beta = -\frac{\pi}{4}$, $\chi = \frac{\pi}{4}$ матрица $F^{1,2} = \exp(i\frac{\pi}{4}) F^{r,l}$, а при $\beta = 0$, $\chi = 0$ матрица $F^{1,2} = F^{x',y'}$. Заметим, что для введенного выше ПБ $\vec{e}_{r,l}$ фаза отсчитывается от оси X , а для ПБ $\vec{e}_{1,2}$ - от больших осей эллипсов.

Выражения для декартового и кругового векторов Джонса полностью поляризованной волны, характеризуемой произвольным эллипсом (с амплитудой A , фазой δ , азимутальным углом χ и углом эллиптичности β), записываются в виде

$$\vec{E}_{x,y} = \begin{bmatrix} E_x \\ E_y \end{bmatrix} = A e^{i\delta} \begin{bmatrix} \cos\beta \cos\chi - i \sin\beta \sin\chi \\ \cos\beta \sin\chi + i \sin\beta \cos\chi \end{bmatrix}; \quad (I.6)$$

$$\vec{E}_{r,l} = \begin{bmatrix} E_r \\ E_l \end{bmatrix} = (F^{r,l})^{-1} \vec{E}_{x,y} = \frac{1}{\sqrt{2}} A e^{i\delta} \begin{bmatrix} (\cos\beta - \sin\beta) e^{i\chi} \\ (\cos\beta + \sin\beta) e^{-i\chi} \end{bmatrix}. \quad (I.7)$$

С другой стороны, параметры (β, χ) эллипса поляризации волны выражаются через комплексные поляризационные коэффициенты $P_{x,y} = E_y/E_x$, $P_{r,l} = E_l/E_r$:

$$\operatorname{tg} 2\chi = \frac{2 \operatorname{Re} P_{x,y}}{1 - |P_{x,y}|^2}, \quad \sin 2\beta = \frac{2 \operatorname{Im} P_{x,y}}{1 + |P_{x,y}|^2}; \quad (I.8)$$

$$\chi = -\frac{1}{2} \operatorname{arctg} P_{r,l}, \quad \operatorname{tg} \beta = \frac{|P_{r,l}| - 1}{|P_{r,l}| + 1} \quad (I.9)$$

При переходе между ИБ $\vec{e}_{x,y}$ и $\vec{e}_{1,2}$ матрица негермитичности J и векторы \vec{J} и \vec{S} преобразуются следующим образом:

$$\vec{J}^{x,y} = F \vec{J}^{1,2} F^{-1}, \quad J^{1,2} = F^{-1} J^{x,y} F; \quad (I.10)$$

$$\vec{J}^{x,y} = (F \otimes F^*) \vec{J}^{1,2}, \quad \text{или} \quad \vec{J}^{1,2} = (F \otimes F^*)^{-1} \vec{J}^{x,y}; \quad (I.11)$$

$$\vec{S}^{x,y} = L \vec{S}^{1,2}, \quad \vec{S}^{1,2} = L^{-1} \vec{S}^{x,y}, \quad (I.12)$$

где

$$L = A (F \otimes F^*) A^{-1} \quad (I.13)$$

— действительная ортогональная матрица ($L^+ = L^{-1}$).

Формулы (I.10)–(I.13) получаются подстановкой (I.3) в (I.1) с учетом унитарности матрицы F и тензорности [15]:

$$AB \otimes CD = (A \otimes C)(B \otimes D). \quad (I.14)$$

В частности, для переходов между $\vec{e}_{x,y}$ и $\vec{e}_{r,l}$, $\vec{e}_{x,y}$, $\vec{e}_{1,2}$.

$$L^{r,i} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}, \quad L^{x,y'} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \cos 2\alpha & -\sin 2\alpha & 0 \\ 0 & \sin 2\alpha & \cos 2\alpha & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad (I.15)$$

$$L^{1,2} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \cos 2\beta \cos 2\chi & -\sin 2\chi & \sin 2\beta \cos 2\chi \\ 0 & \cos 2\beta \sin 2\chi & \cos 2\chi & \sin 2\beta \sin 2\chi \\ 0 & -\sin 2\beta & 0 & \cos 2\beta \end{bmatrix}. \quad (I.16)$$

С помощью (I.1), (I.12) и (I.15) можно записать выражения для элементов обычных (т.е. декартовых) матрицы $J = \begin{bmatrix} J_{xx} & J_{xy} \\ J_{yx} & J_{yy} \end{bmatrix}$ и векторов

$$\vec{J} = \begin{bmatrix} J_{xx} \\ J_{xy} \\ J_{yx} \\ J_{yy} \end{bmatrix}, \quad \vec{I} = \vec{S}^{xy} = \begin{bmatrix} I \\ Q \\ U \\ V \end{bmatrix} \text{ в следующем виде:}$$

$$\begin{aligned} J_{xx} &= \overline{E_x E_x^*}, & J_{yx} &= \overline{E_y E_x^*}, \\ J_{xy} &= \overline{E_x E_y^*}, & J_{yy} &= \overline{E_y E_y^*}, \end{aligned} \quad (I.17)$$

$$\begin{aligned} I &= |\overline{E_x}|^2 + |\overline{E_y}|^2 = |\overline{E_x}|^2 + |\overline{E_y}|^2 = |\overline{E_r}|^2 + |\overline{E_l}|^2, \\ Q &= |\overline{E_x}|^2 - |\overline{E_y}|^2 = -2 \operatorname{Re} \overline{E_x E_y^*} = 2 \operatorname{Re} \overline{E_r E_l^*}, \\ U &= 2 \operatorname{Re} \overline{E_x E_y^*} = |\overline{E_x}|^2 - |\overline{E_y}|^2 = 2 \operatorname{Im} \overline{E_r E_l^*}, \\ V &= 2 \operatorname{Im} \overline{E_x E_y^*} = -2 \operatorname{Im} \overline{E_x E_y^*} = |\overline{E_r}|^2 - |\overline{E_l}|^2. \end{aligned} \quad (I.18)$$

В выражениях (I.18) компоненты E_x, E_y отвечают углу $\alpha = \pi/4$.

Если вектор Стокса представить в виде суммы векторов полностью поляризованной (\vec{S}_n) и полностью неполяризованной (\vec{S}_H) составляющих

$$(\vec{S}_n = \{\sqrt{S_2^2 + S_3^2 + S_4^2}, S_2, S_3, S_4\}, \quad \vec{S}_H = \{S_1 - \sqrt{S_2^2 + S_3^2 + S_4^2}, 0, 0, 0\})$$

и ввести степень поляризации излучения $\Phi = S_{in}/S_1 = \sqrt{S_2^2 + S_3^2 + S_4^2}/S_1$,

а для \vec{S}_n воспользоваться выражениями (I.6) и (I.18), то можно записать

$$\begin{aligned} I &= S_1, \\ Q &= \Phi S_1 \cos 2\beta \cos 2\chi, \\ U &= \Phi S_1 \cos 2\beta \sin 2\chi, \\ V &= -\Phi S_1 \sin 2\beta, \end{aligned} \quad (I.19)$$

$$\text{причем } \alpha = \frac{1}{2} \arctg \frac{U}{Q}, \quad \beta = -\frac{1}{2} \arcsin \frac{V}{\sqrt{Q^2 + U^2 + V^2}}.$$

1.2. Преобразование матрицы полярizaционной системы состояния поляризации излучения

Поляризационные свойства систем, изменяющих состояние поляризации излучения, можно описывать с помощью матриц Джонса и матриц Мюллера. Обобщенная комплексная 2×2 матрица Джонса T по определению выражает закон преобразования обобщенного вектора Джонса полностью поляризованной плоской волны в следующей форме:

$$\vec{E}'_{1,2} = T \vec{E}_{1,2}, \quad (1.20)$$

где $\vec{E}_{1,2}$ и $\vec{E}'_{1,2}$ — векторы Джонса на входе и выходе системы.

В случае антенны элементами матрицы Джонса служат диаграммы направленности на основных и кроссполяризованных компонентах [1, 8], причём уравнение (1.20) справедливо только для точечных источников. Если источник протяженный, то в (1.20) произведения $T_i E_j$ нужно заменить на интегралы антенного сглаживания [8].

При переходе к другому ПБ матрица Джонса изменяется в соответствии с преобразованием подобия

$$\begin{aligned} T^{x,y} &= F T F^{-1}, \\ T &= F^{-1} T^{x,y} F, \end{aligned} \quad (1.21)$$

Подставляя (1.20) в (1.1), находим, что для идеполяризующей системы

$$\vec{J}' = T J T^+ \quad (\text{преобразование соаксиентности}), \quad (1.22)$$

$$\vec{J}' (T \otimes T^*) \vec{J} = N \vec{J}, \quad (1.23)$$

$$\vec{S}' = K \vec{S}, \quad (1.24)$$

где

$$M = \Delta N \Delta^{-1} = A (T \otimes T^*) A^{-1} \quad (1.25)$$

— матрица Мюллера системы.

В развернутом виде равенство (1.24) эквивалентно системе из четырех линейных уравнений:

$$\begin{aligned} S'_1 &= M_{11} S_1 + M_{12} S_2 + M_{13} S_3 + M_{14} S_4, \\ S'_2 &= M_{21} S_1 + M_{22} S_2 + M_{23} S_3 + M_{24} S_4, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} S_3' &= M_{31} S_1 + M_{32} S_2 + M_{33} S_3 + M_{34} S_4, \\ S_4' &= M_{41} S_1 + M_{42} S_2 + M_{43} S_3 + M_{44} S_4. \end{aligned} \quad (I.26)$$

Как видно из (I.26), элементы матрицы Маллера характеризуют коэффициенты связи между входными и выходными параметрами Стокса. Например, в случае декартовой матрицы элементы M_{21} , M_{31} описывают так называемую инструментальную линейную поляризацию (т.е. переходы интенсивности I в параметры Q и U), а M_{41} - инструментальную круговую поляризацию (т.е. переход I в V).

После соответствующих преобразований выражение (I.25) для обобщенной матрицы Маллера приобретает вид

$$M = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} (\sigma_{11} |^2 + \tau_{22} |^2) & (\sigma_{11} |^2 - \tau_{22} |^2) & 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{12}^* + \tau_{21} \tau_{22}^*) & -2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{12}^* + \tau_{21} \tau_{22}^*) \\ +(\tau_{21} |^2 + \sigma_{12} |^2) & -(\tau_{21} |^2 - \sigma_{12} |^2) & & \\ (\sigma_{11} |^2 - \tau_{22} |^2) & (\sigma_{11} |^2 + \tau_{22} |^2) & 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{12}^* - \tau_{21} \tau_{22}^*) & -2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{12}^* - \tau_{21} \tau_{22}^*) \\ -(\tau_{21} |^2 - \sigma_{12} |^2) & -(\tau_{21} |^2 + \sigma_{12} |^2) & & \\ 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{21}^* + \tau_{12} \tau_{22}^*) & 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{21}^* - \tau_{12} \tau_{22}^*) & 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{22}^* + \tau_{12} \tau_{21}^*) & -2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{22}^* - \tau_{12} \tau_{21}^*) \\ 2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{21}^* + \tau_{12} \tau_{22}^*) & 2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{21}^* - \tau_{12} \tau_{22}^*) & 2\operatorname{Im}(\tau_{11} \tau_{22}^* + \tau_{12} \tau_{21}^*) & 2\operatorname{Re}(\tau_{11} \tau_{22}^* - \tau_{12} \tau_{21}^*) \end{bmatrix} \quad (I.27)$$

Таким образом, матрица Маллера недеполяризующей системы однозначно связана с матрицей Дюанса с помощью спинорного отображения (I.25), (I.27) [17]. Поэтому её свойства определяются как свойствами матрицы T , так и свойствами спинорного отображения.

Перейдём к рассмотрению общих свойств матрицы M .

2. НЕКОТОРЫЕ СВОЙСТВА МАТРИЦЫ МЛЛЛЕРА

1. Матрица Маллера - действительная 4×4 матрица, т.е. $M_{ij}^* = M_{ij}$, что видно из (I.27) [3, 4].

2. Матрица M не содержит в себе информации о фазе матрицы T , поэтому связь между матрицами T и M не взаимно однозначная. Каждая две матрицы $(T$ и $e^{i\phi} T)$ даёт одну и ту же матрицу M . Наоборот, из матрицы M матрицу T можно определить только с точностью до фазового множителя $e^{i\phi}$ [18, 2].

$$3. \det M = \det(A(T \otimes T^*)A^{-1}) = \det(T \otimes T^*) = |\det T|^4 \geq 0; \quad (2.1)$$

$$\text{Sp } M = \text{Sp}(A(T \otimes T^*)A^{-1}) = \text{Sp } T \text{ Sp } T^* = |\text{Sp } T|^2 \geq 0. \quad (2.2)$$

Как видно из (2.1), (2.2), (1.21) и свойств преобразования подобия, $\det M$ и $\text{Sp } M$ инвариантны относительно выбора ПБ.

4. Матрица M недеполяризующей системы с точностью до нормировочного множителя $\Delta^2 \equiv |\det T|^2 = (\det M)^{1/2}$ псевдоортогональная, т.е.

$$K^+ G M = \Delta^2 G; \quad (2.3)$$

$$M G M^+ = \Delta^2 G, \quad (2.4)$$

где

$$G = \begin{bmatrix} -I & 0 & 0 & 0 \\ 0 & I & 0 & 0 \\ 0 & 0 & I & 0 \\ 0 & 0 & 0 & I \end{bmatrix} \quad (2.5)$$

— фундаментальный метрический тензор четырехмерного действительного псевдоевклидового пространства Минковского.

Для доказательства справедливости (2.3) и (2.4) будем, следуя [2], рассматривать вектор Стокса \vec{S} как времениподобный вектор в четырехмерном псевдоевклидовом пространстве Минковского. Тогда для скалярного квадрата вектора Стокса \vec{S} на входе поляризационной системы можно записать

$$|\vec{S}|^2 = \vec{S}^+ G \vec{S} = -S_1^2 + S_2^2 + S_3^2 + S_4^2 = -4 \det J \neq 0. \quad (2.6)$$

После прохождения излучения через поляризационную систему выражение для скалярного квадрата вектора Стокса приобретает в соответствии с (1.22) следующий вид [2]:

$$\begin{aligned} |\vec{S}'|^2 &= -4 \det J' = -4 \det T J T^+ = -4 |\det T|^2 \det J = \\ &= |\det T|^2 |\vec{S}|^2 = |\det T|^2 \vec{S}^+ G \vec{S}. \end{aligned} \quad (2.7)$$

С другой стороны, согласно (1.24),

$$|\vec{S}'|^2 = \vec{S}'^+ G \vec{S}' = (M \vec{S})^+ G (M \vec{S}) = \vec{S}^+ (M^+ G M) \vec{S}. \quad (2.8)$$

Сравнивая (2.8) и (2.7) и учитывая произвольность вектора \vec{S} , получаем соотношение (2.3).

Выражение (2.4) выводится из (2.3) путем умножения последнего слагаемого на $(M^+ G)^{-1}$, а справа на $(G M^+)$ и использования тождеств $G^{-1} = G$, $(AB)^{-1} = B^{-1} A^{-1}$, $A \alpha B = \alpha AB$.

Из (2.7) и (2.1) видно, что совокупность матриц Маллера, для которых $\det M = 1$, образует собственную группу Лоренца [2, 17].

5. Из (1.27) и свойства 2 следует, что из 16 действительных элементов в матрице M независимы только 7 элементов. Таким образом, существуют 9 независимых уравнений, связывающих между собой элементы матрицы M [7, 8, 18]. Эти уравнения прямо следуют из свойства псевдоортогональности матрицы M . Раскрывая (2.3), получим

$$\begin{aligned} M_{11}^2 - (M_{12}^2 + M_{13}^2 + M_{14}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{12}^2 + (M_{21}^2 + M_{22}^2 + M_{23}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{13}^2 + (M_{21}^2 + M_{22}^2 + M_{23}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{14}^2 + (M_{21}^2 + M_{22}^2 + M_{23}^2) &= \Delta^2, \end{aligned} \quad (2.9)$$

$$\begin{aligned} M_{11} M_{12} - (M_{21} M_{22} + M_{31} M_{32} + M_{41} M_{42}) &= 0, \\ M_{11} M_{13} - (M_{21} M_{23} + M_{31} M_{33} + M_{41} M_{43}) &= 0, \\ M_{11} M_{14} - (M_{21} M_{24} + M_{31} M_{34} + M_{41} M_{44}) &= 0, \\ M_{12} M_{13} - (M_{22} M_{23} + M_{32} M_{33} + M_{42} M_{43}) &= 0, \\ M_{12} M_{14} - (M_{22} M_{24} + M_{32} M_{34} + M_{42} M_{44}) &= 0, \\ M_{13} M_{14} - (M_{23} M_{24} + M_{33} M_{34} + M_{43} M_{44}) &= 0, \end{aligned} \quad (2.10)$$

Равенства (2.9), (2.10), после исключения Δ^2 , дают 9 независимых уравнений связи между элементами матрицы M .

Аналогично, раскрывая (2.4), имеем

$$\begin{aligned} M_{11}^2 - (M_{12}^2 + M_{13}^2 + M_{14}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{21}^2 + (M_{22}^2 + M_{23}^2 + M_{24}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{31}^2 + (M_{32}^2 + M_{33}^2 + M_{34}^2) &= \Delta^2, \\ -M_{41}^2 + (M_{42}^2 + M_{43}^2 + M_{44}^2) &= \Delta^2, \end{aligned} \quad (2.11)$$

$$\begin{aligned} M_{11} M_{21} - (M_{12} M_{22} + M_{13} M_{23} + M_{14} M_{24}) &= 0, \\ M_{11} M_{31} - (M_{12} M_{32} + M_{13} M_{33} + M_{14} M_{34}) &= 0, \\ M_{11} M_{41} - (M_{12} M_{42} + M_{13} M_{43} + M_{14} M_{44}) &= 0, \end{aligned} \quad (2.12)$$

$$\begin{aligned} M_{21} M_{31} - (M_{22} M_{32} + M_{23} M_{33} + M_{24} M_{34}) &= 0, \\ M_{21} M_{41} - (M_{22} M_{42} + M_{23} M_{43} + M_{24} M_{44}) &= 0, \\ M_{31} M_{41} - (M_{32} M_{42} + M_{33} M_{43} + M_{34} M_{44}) &= 0. \end{aligned}$$

Равенства (2.11), (2.12), после исключения Δ^2 , дают 9 других независимых уравнений связи (которые конечно не являются независимыми по отношению к (2.9), (2.10)).

Равенства (2.9), (2.10) и (2.11), (2.12) допускают простую интерпретацию: псевдоортогональность столбцов (строк) матрицы Мюллера, если рассматривать их как четырехвекторы пространства Минковского, каждый из которых нормирован на величину

$$\Delta = |\det T| = \left\{ |T_{11}|^2 |T_{22}|^2 + |T_{21}|^2 |T_{13}|^2 - 2\text{Re}[T_{11} T_{13}^* T_{22} T_{21}^*] \right\}^{1/2}, \quad (2.13)$$

являющаяся в общем случае функцией пространственных координат.

Как видно из (2.9) - (2.12), первая строка и первый столбец матрицы М, также как и вектор Стокса - времениподобные векторы пространства будущего в мире Минковского, а остальные строки и столбцы - пространственноподобные векторы.

Используя уравнения (2.12), можно очень просто выразить элементы одного столбца матрицы через элементы трех других столбцов, например,

$$\begin{bmatrix} M_{14} \\ M_{24} \\ M_{34} \end{bmatrix} = \frac{1}{M_{44}} \begin{bmatrix} M_{11} & -M_{12} & -M_{13} \\ M_{21} & -M_{22} & -M_{23} \\ M_{31} & -M_{32} & -M_{33} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_{41} \\ M_{42} \\ M_{43} \end{bmatrix}, \quad (2.14)$$

$$\begin{bmatrix} M_{13} \\ M_{23} \\ M_{43} \end{bmatrix} = \frac{1}{M_{33}} \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} & M_{14} \\ M_{21} & -M_{22} & -M_{24} \\ M_{41} & -M_{42} & -M_{44} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_{31} \\ M_{32} \\ M_{34} \end{bmatrix}, \quad (2.15)$$

$$\begin{bmatrix} M_{12} \\ M_{32} \\ M_{42} \end{bmatrix} = \frac{1}{M_{22}} \begin{bmatrix} M_{11} & -M_{13} & -M_{14} \\ M_{31} & -M_{33} & -M_{34} \\ M_{41} & -M_{43} & -M_{44} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_{21} \\ M_{23} \\ M_{24} \end{bmatrix}, \quad (2.16)$$

причем элементы M_{22} , M_{33} , M_{44} вычисляются согласно равенствам (2.11).

В работе [9] рассмотрен метод измерения всех элементов матрицы М с помощью четырех и более источников с линейно-независимыми векторами Стокса. Однако при измерении элементов четвертого столбца матрицы Мюллера антенны сталкиваются с трудностью, связанной с отсутствием

достаточно сильных и стабильных космических источников круговой поляризации радионалучения. Как видно из (2.14), эту трудность можно преодолеть, вычисляя четвертый столбец с помощью первых трех столбцов, для измерения которых можно использовать три линейно-поляризованных источника (один из которых может быть неполяризованным) и поляриметр, измеряющий все параметры Стокса.

Таким образом, для экспериментального определения полной матрицы Миллера антенны достаточно трех (вместо четырех) калибровочных радиоисточников. При этом система уравнений относительно элементов матрицы M оказывается избыточной, что позволяет увеличить точность их определения, используя метод наименьших квадратов [9]. Однако, несмотря на избыточность числа уравнений, такое количество источников ($N = 3$) при отсутствии априорной информации об элементах матрицы Миллера является и необходимым, поскольку при $N < 3$ можно измерить не более двух столбцов матрицы, что недостаточно для определения всей матрицы.

6. Если матрица T не вырождена ($\det T \neq 0$), т.е. если исключить из рассмотрения идеальные поляризаторы (анализаторы, разделители ортогональных поляризаций), то существует обратная матрица M^{-1} , которая находится путем умножения (2.3) справа на M^{-1} , а слева - на $\frac{1}{\Delta^2} G$:

$$M^{-1} = \frac{1}{\Delta^2} G M^+ G. \quad (2.17)$$

Раскрывая (2.17), имеем

$$M^{-1} = \frac{1}{\Delta^2} \begin{bmatrix} M_{11} & -M_{21} & -M_{31} & -M_{41} \\ -M_{12} & M_{22} & M_{32} & M_{42} \\ -M_{13} & M_{23} & M_{33} & M_{43} \\ -M_{14} & M_{24} & M_{34} & M_{44} \end{bmatrix}, \quad (2.18)$$

т.е. обратную матрицу M^{-1} очень просто получить из прямой матрицы M путем транспонирования, умножения первой строки и первого столбца на минус единицу и умножения всех элементов на Δ^{-2} (причем, Δ^2 можно вычислить с помощью любого из равенств: (2.9) или (2.11)).

Выражение (2.18) целесообразно использовать для решения уравнения (1.24) относительно входного вектора Стокса \vec{S} при проведении анализа результатов поляризационных измерений частично поляризованных точечных источников.

7. Сравнивая (2.18) с обычным выражением для элементов обратной

матрицы [I9] ,

$$M_{ij}^{-1} = (\det M)^{-1} (-1)^{i+j} D_{ji},$$

(где D_{ij} - дополнительный минор элемента M_{ij}), находим, что все элементы M_{ij} матрицы M связаны со своими дополнительными минорами D_{ij} следующим образом:

$$M = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} & M_{13} & M_{14} \\ M_{21} & M_{22} & M_{23} & M_{24} \\ M_{31} & M_{32} & M_{33} & M_{34} \\ M_{41} & M_{42} & M_{43} & M_{44} \end{bmatrix} = \frac{1}{\Delta^2} \begin{bmatrix} D_{11} & D_{12} & -D_{13} & D_{14} \\ D_{21} & D_{22} & -D_{23} & D_{24} \\ -D_{31} & -D_{32} & D_{33} & -D_{34} \\ D_{41} & D_{42} & -D_{43} & D_{44} \end{bmatrix} \quad (2.19)$$

8. С помощью (1.27) можно убедиться в том, что любые два дополнительных 2×2 минора ($M'_{2 \times 2}$ и $M''_{2 \times 2}$) с точностью до знака равны между собой:

$$M'_{2 \times 2} = (-1)^{k+l} M''_{2 \times 2}, \quad (2.20)$$

где k - индикатор наличия в миноре $M'_{2 \times 2}$ элементов третьего столбца матрицы M ; l - индикатор наличия элементов третьей строки (k, l принимают значения 0 или 1).

Объединяя (2.19) и (2.20), можно записать формулу связи между двумя произвольными дополнительными минорами M' и M'' матрицы M :

$$M' = (-1)^{k+l} \Delta^{2(m-2)} M'', \quad (2.21)$$

где m - порядок минора $M' \equiv M'' \equiv M_{m \times m}$, ($m = 1, 2, 3$), $\Delta = |\det T| = (\det M)^{1/2}$.
Перепишем (2.20) в развернутом виде:

$$\begin{array}{l} M_{11} M_{22} - M_{21} M_{12} = M_{33} M_{44} - M_{43} M_{34} \\ M_{11} M_{23} - M_{21} M_{13} = M_{42} M_{34} - M_{32} M_{44} \\ M_{11} M_{24} - M_{21} M_{14} = M_{32} M_{43} - M_{42} M_{33} \\ M_{12} M_{23} - M_{22} M_{13} = M_{41} M_{34} - M_{31} M_{44} \\ M_{12} M_{24} - M_{22} M_{14} = M_{31} M_{43} - M_{33} M_{41} \\ M_{13} M_{24} - M_{23} M_{14} = M_{31} M_{42} - M_{32} M_{41} \\ \\ M_{11} M_{32} - M_{31} M_{12} = M_{43} M_{24} - M_{23} M_{44} \\ M_{11} M_{33} - M_{31} M_{13} = M_{22} M_{44} - M_{42} M_{24} \\ M_{11} M_{34} - M_{31} M_{14} = M_{43} M_{23} - M_{23} M_{43} \\ M_{12} M_{33} - M_{32} M_{13} = M_{21} M_{44} - M_{41} M_{24} \end{array} \quad (2.22)$$

$$\begin{array}{r}
 M_{12} M_{34} - M_{32} M_{14} = M_{41} M_{23} - M_{21} M_{43} \\
 M_{13} M_{34} - M_{33} M_{14} = M_{21} M_{42} - M_{41} M_{22} \\
 \\
 M_{11} M_{42} - M_{41} M_{12} = M_{13} M_{34} - M_{33} M_{24} \\
 M_{11} M_{43} - M_{41} M_{13} = M_{12} M_{24} - M_{22} M_{34} \\
 M_{11} M_{44} - M_{41} M_{14} = M_{22} M_{33} - M_{32} M_{23} \\
 M_{12} M_{43} - M_{42} M_{13} = M_{21} M_{34} - M_{31} M_{24} \\
 M_{12} M_{44} - M_{42} M_{14} = M_{21} M_{33} - M_{31} M_{23} \\
 M_{13} M_{44} - M_{43} M_{14} = M_{21} M_{32} - M_{22} M_{31}
 \end{array}$$

9. При переходе между ПБ \vec{e}_{xy} и $\vec{e}_{x'y'}$ матрица Мюллера изменяется в соответствии с преобразованием подобия

$$\begin{aligned}
 M^{x'y'} &= L M L^{-1}, \\
 M &= L^{-1} M^{x'y'} L,
 \end{aligned} \tag{2.23}$$

в чем легко убедиться, подставляя (I.12) в (I.24) и приравнивая соответствующие члены или подставляя (I.21) в (I.25) и используя (I.13), (I.14) и тождество

$$(A \otimes B)^{-1} = A^{-1} \otimes B^{-1}. \tag{2.24}$$

С помощью (2.23) и (I.15) находим связь декартовой матрицы $M^{x'y}$ с круговой $M^{r,l}$ и декартовой $M^{x'y'}$, которую временно обозначим через M :

$$M^{x'y} = \begin{bmatrix} M_{11}^{r,l} & M_{13}^{r,l} & M_{14}^{r,l} & M_{12}^{r,l} \\ M_{21}^{r,l} & M_{33}^{r,l} & M_{34}^{r,l} & M_{22}^{r,l} \\ M_{41}^{r,l} & M_{43}^{r,l} & M_{44}^{r,l} & M_{42}^{r,l} \\ M_{21}^{r,l} & M_{23}^{r,l} & M_{24}^{r,l} & M_{22}^{r,l} \end{bmatrix}. \tag{2.25}$$

$$M^{x'y} = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} \cos 2\alpha - M_{13} \sin 2\alpha, \\ M_{21} \cos 2\alpha - M_{31} \sin 2\alpha & \frac{1}{2} [(M_{22} + M_{33}) + (M_{22} - M_{33}) \cos 4\alpha - \\ & - (M_{32} + M_{23}) \sin 4\alpha], \\ M_{21} \sin 2\alpha + M_{31} \cos 2\alpha & \frac{1}{2} [(M_{32} + M_{23}) + (M_{32} - M_{23}) \cos 4\alpha + \\ & + (M_{22} - M_{33}) \sin 4\alpha], \\ M_{41} & M_{42} \cos 2\alpha - M_{43} \sin 2\alpha \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \left. \begin{array}{l} M_{12} \sin 2\alpha + M_{13} \cos 2\alpha, \\ \frac{1}{2} [(M_{23} - M_{32}) + (M_{22} + M_{33}) \cos 4\alpha + \\ + (M_{22} - M_{33}) \sin 4\alpha], \\ \frac{1}{2} [(M_{22} + M_{33}) - (M_{22} - M_{33}) \cos 4\alpha + \\ + (M_{32} + M_{23}) \sin 4\alpha], \\ M_{42} \sin 2\alpha + M_{43} \cos 2\alpha \end{array} \right\} \begin{array}{l} M_{14} \\ M_{24} \cos 2\alpha - M_{34} \sin 2\alpha \\ M_{24} \sin 2\alpha + M_{34} \cos 2\alpha \\ M_{44} \end{array} \quad (2.26)$$

В частном случае, когда $\alpha = \pi/4$

$$M_{xy} = \begin{bmatrix} M_{11} & -M_{13} & M_{12} & M_{14} \\ -M_{31} & M_{33} & -M_{32} & -M_{34} \\ M_{21} & M_{23} & M_{22} & M_{24} \\ M_{41} & -M_{43} & M_{42} & M_{44} \end{bmatrix}$$

10. При повороте поляризационной системы вокруг оси z на угол α декартова матрица Мюллера $M(\theta, \varphi)$ (где θ, φ - сферические угловые координаты, связанные с координатной системой x, y, z) преобразуется следующим образом:

$$M'(\theta, \varphi, \alpha) = R(-\alpha) M(\theta, \varphi - \alpha) R(\alpha), \quad (2.27)$$

где $R(\alpha) \equiv (L^{x'y'})^{-1}$ - матрица поворота (I.15). Эта формула, являющаяся обобщением известной аналогичной формулы для $M = \text{const}$ [18, 4], сразу следует из (2.23), если учесть, что после поворота системы на угол α матрица Мюллера, записанная в ПБ $\vec{E}_{x'y'}$, будет иметь вид $M(\theta, \varphi - \alpha)$.

11. Если матрица T - унитарная (эрмитова, нормальная), то и матрица M - унитарная (эрмитова, нормальная). Эти свойства следуют** из (I.25) и тождеств (I.2), (I.14), (I.24).

12. Собственные векторы \vec{S}^{ij} ($i, j = 1, 2$) и собственные значения λ_{ij} матрицы M связаны с собственными векторами $\vec{E}_{1,2}^i$ и собственными значениями V_i матрицы T следующими соотношениями [14, 16]:

$$\vec{S}^{ij} = A \vec{T}^{ij} = A (\vec{E}_{1,2}^i \otimes \vec{E}_{1,2}^{j*}); \quad (2.28)$$

$$\lambda_{ij} = V_i V_j^*, \quad (2.29)$$

причем, нормализованные коэффициенты собственных векторов и собственные значения матрицы T выражаются через её элементы следующим образом [4]:

$$P_{1,2} = \frac{1}{2\sqrt{|T_{12}|}} \left\{ (T_{22} - T_{11}) \pm \left[(T_{22} - T_{11})^2 + 4T_{12} T_{21} \right]^{1/2} \right\}; \quad (2.30)$$

$$V_{1,2} = \frac{1}{2} \left\{ (T_{22} + T_{11}) \pm \left[(T_{22} - T_{11})^2 + 4T_{12} T_{21} \right]^{1/2} \right\} = \\ = \frac{1}{2} \operatorname{Sp} T \left\{ 1 \pm \left[1 - 4\det T / (\operatorname{Sp} T)^2 \right]^{1/2} \right\}. \quad (2.31)$$

Как видно из (2.26), (2.29), реальным волнам отвечают собственные векторы \vec{S}^{ii} ($i = 1, 2$) с действительными нормализованными собственными значениями $\lambda_{ii} = |V_i|^2$, которые (в физическом смысле) коэффициентов пропускания интенсивности соответствующих собственных волн [14].

13. Для того, чтобы матрица M приводилась с помощью перехода к другому ПБ (2.23) к диагональному виду, необходимо и достаточно выполнения условия $V_1 = \pm V_2$. *(Противоположно, но T-нормальна)*

Действительно, для приводимости вещественной матрицы с помощью ортогонально подобногo преобразования к диагональному виду необходимо и достаточно, чтобы она была нормальной [19]. При этом диагонализированная матрица имеет вид

$$\operatorname{diag}(|V_1|^2, |V_2|^2, V_1 V_2^*, V_2 V_1^*) \equiv \begin{bmatrix} |V_1|^2 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & |V_2|^2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & V_1 V_2^* & 0 \\ 0 & 0 & 0 & V_2 V_1^* \end{bmatrix}, \quad (2.32)$$

где V_1, V_2 - собственные значения матрицы T .

Но отсюда, в силу свойства псевдоортогональности M (2.9), следует необходимость выполнения $V_1 = \pm V_2$.

Легко видеть, что матрица M при $V_1 = \pm V_2$ приобретает диагональный вид в собственном ПБ, который описывается выражением (2.30).

14. Если матрица M - нормальная, то в собственном ПБ она квази-диагональна:

$$M = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} |V_1|^2 + |V_2|^2 & |V_1|^2 - |V_2|^2 & 0 & 0 \\ |V_1|^2 - |V_2|^2 & |V_1|^2 + |V_2|^2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 2 \operatorname{Re} V_1 V_2^* & -2 \operatorname{Im} V_1 V_2^* \\ 0 & 0 & 2 \operatorname{Im} V_1 V_2^* & 2 \operatorname{Re} V_1 V_2^* \end{bmatrix} =$$

$$= \frac{1}{2} \begin{bmatrix} \hat{S}_1 & \hat{S}_2 & 0 & 0 \\ \hat{S}_2 & \hat{S}_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \hat{S}_3 & \hat{S}_4 \\ 0 & 0 & \hat{S}_4 & \hat{S}_3 \end{bmatrix}, \quad (2.33)$$

где вектор $\vec{S} \equiv \{\hat{S}_1, \hat{S}_2, \hat{S}_3, \hat{S}_4\} = \Lambda(\vec{V} \otimes \vec{V}^*)$, а $\vec{V} \equiv \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$.

15. Пусть $T = T_1 \cdot T_2 \cdot \dots \cdot T_n$, тогда используя (I.25) и (I.14), можно показать, что и

$$M = M_1 \cdot M_2 \cdot \dots \cdot M_n, \quad (2.34)$$

причём, M_i определится по формулам (I.25). Отсюда видно, что для невзаимодействующих последовательно расположенных систем их матрицы Моллера перемножаются.

16. Пусть $T_z = T + t$; тогда из (I.27) следует, что

$$M_z = M + m + \delta M, \quad (2.35)$$

где M и m вычисляются в соответствии с (I.25), а δM - по формулам

$$\begin{aligned} \delta M_{11} &= \operatorname{Re} [(T_{11} t_{11}^* + T_{22} t_{22}^*) + (T_{12} t_{12}^* + T_{21} t_{21}^*)], \\ \delta M_{22} &= \operatorname{Re} [(T_{11} t_{11}^* + T_{22} t_{22}^*) - (T_{12} t_{12}^* + T_{21} t_{21}^*)], \\ \delta M_{33} &= \operatorname{Re} [(T_{11} t_{22}^* + T_{22} t_{11}^*) + (T_{12} t_{21}^* + T_{21} t_{12}^*)], \\ \delta M_{44} &= \operatorname{Re} [(T_{11} t_{22}^* + T_{22} t_{11}^*) - (T_{12} t_{21}^* + T_{21} t_{12}^*)]. \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\delta M_{12} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{11}^* - T_{22} t_{22}^*) + (T_{21} t_{21}^* - T_{12} t_{12}^*)], \\
\delta M_{21} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{11}^* - T_{22} t_{22}^*) - (T_{21} t_{21}^* - T_{12} t_{12}^*)], \\
\delta M_{13} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{12}^* + T_{12} t_{11}^*) + (T_{21} t_{22}^* + T_{22} t_{21}^*)], \\
\delta M_{31} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{12}^* + T_{21} t_{11}^*) + (T_{12} t_{22}^* + T_{22} t_{12}^*)], \\
\delta M_{14} &= -\operatorname{Im}[(T_{11} t_{12}^* - T_{12} t_{11}^*) + (T_{21} t_{22}^* - T_{22} t_{21}^*)], \\
\delta M_{41} &= -\operatorname{Im}[(T_{11} t_{21}^* - T_{21} t_{11}^*) + (T_{12} t_{22}^* - T_{22} t_{21}^*)], \quad (2.36)
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\delta M_{23} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{12}^* + T_{12} t_{11}^*) - (T_{21} t_{22}^* + T_{22} t_{21}^*)], \\
\delta M_{32} &= \operatorname{Re}[(T_{11} t_{21}^* + T_{21} t_{11}^*) - (T_{12} t_{22}^* + T_{22} t_{12}^*)], \\
\delta M_{24} &= -\operatorname{Im}[(T_{11} t_{12}^* - T_{12} t_{11}^*) - (T_{21} t_{22}^* - T_{22} t_{21}^*)], \\
\delta M_{42} &= \operatorname{Im}[(T_{11} t_{21}^* - T_{21} t_{11}^*) - (T_{12} t_{22}^* - T_{22} t_{12}^*)], \\
\delta M_{34} &= -\operatorname{Im}[(T_{11} t_{22}^* - T_{22} t_{11}^*) - (T_{12} t_{21}^* - T_{21} t_{12}^*)], \\
\delta M_{43} &= \operatorname{Im}[(T_{11} t_{22}^* - T_{22} t_{11}^*) + (T_{12} t_{21}^* - T_{21} t_{12}^*)].
\end{aligned}$$

17. Произвольную невырожденную матрицу M , элементы которой постоянные числа, можно однозначно представить в виде произведения унитарной M_U и положительно определенной эрмитовой M_H матриц [2],

$$M = M_U M_H = M_{H_2} \cdot M_U, \quad (2.37)$$

что следует из свойства полярного разложения матриц [19].

В разложении (2.37)

$$M_U = F_2 F_1^*, \quad M_{H_1} = F_1 D F_1^*, \quad M_{H_2} = F_2 D F_2^*,$$

где F_1 и F_2 - матрицы, составленные из собственных векторов матриц $G_1 = M^* M$ и $G_2 = M M^*$, $D = \operatorname{diag}(\alpha_1^2, \alpha_2^2, \alpha_3^2, \alpha_4^2)$ - диагональная матрица, составленная из собственных значений матриц G_1 и G_2 .

Таким образом, произвольный СВЧ поляризационный тракт, не содержащий идеальных поляризаторов (анализаторов, разделителей ортогональных поляризаций), можно однозначно представить в виде последовательного соединения компенсатора (с матрицей M_U) и частичного поляризатора (с матрицей M_{H_1} или M_{H_2}), являющихся с общим случае разные собственные ПБ.

18. Что касается матрицы L (см. (1.13), то она одновременно ортогональна ($L^T E L^{-1} = E$, E - единичная матрица) и псевдоортогональна ($L^T G L = G$). Отсюда следует её квазидиагональность

$$L = \begin{bmatrix} I & 1 & 0 \\ 0 & 1 & L_3 \end{bmatrix},$$

где $L_3^T = L_3^{-1}$ - ортогональная матрица вращения трехмерного пространства [17, 19].

3. ГЕОМЕТРИЧЕСКАЯ ИНТЕРПРЕТАЦИЯ ВОЗДЕЙСТВИЯ ПОЛЯРИЗАЦИОННЫХ СИСТЕМ НА СОСТОЯНИЕ ПОЛЯРИЗАЦИИ ИЗЛУЧЕНИЯ

Будем рассматривать вектор Стокса \vec{S} как четырехвектор действительного псевдоевклидового пространства Минковского [2]. В псевдоевклидовом пространстве скалярное произведение векторов, в случае ортонормированного базиса, выражается соотношением [20, 21]

$$(\vec{x} | \vec{y}) = (\vec{y} | \vec{x}) = \vec{x}^+ G \vec{y} = \vec{y}^+ G \vec{x}, \quad (3.1)$$

где

$$G = [G_{ij}] = \begin{bmatrix} -I & 0 & 0 & 0 \\ 0 & I & 0 & 0 \\ 0 & 0 & I & 0 \\ 0 & 0 & 0 & I \end{bmatrix} - \text{фундаментальный метрический тензор}$$

псевдоевклидового пространства.

Введем ортонормированный базис $\vec{S}_1, \vec{S}_2, \vec{S}_3, \vec{S}_4$ и запишем в нем обобщенный вектор Стокса:

$$\vec{S} = \sum_i \dot{S}_i \vec{S}_i. \quad (3.2)$$

В силу ортонормированности базисные орты удовлетворяют условию

$$\vec{S}_i^+ G \vec{S}_j = G_{ij}, \quad (3.3)$$

а

$$\dot{S}_i = \sum_j G_{ij} (\vec{S} | \vec{S}_j) = \sum_j G_{ij} \dot{S}_j^+ G \vec{S}_j. \quad (3.4)$$

После прохождения излучения через поляризационную систему вектор Стокса изменяется в соответствии с (1.24) и (3.2) следующим образом:

$$\vec{S}' = M \vec{S} = \sum_i \dot{S}_i M \vec{S}_i = \Delta \sum_i \dot{S}_i \vec{S}'_i, \quad (3.5)$$

где $\vec{S}'_i = \frac{1}{\Delta} M \vec{S}_i$ - некоторый новый ортонормированный базис, поскольку матрица $\frac{1}{\Delta} M$, согласно (2.3), псевдоортогональна.

Как видно из сравнения (3.5) и (3.2), воздействие поляризационной системы на состояние поляризации излучения эквивалентно вращению

псевдоевклидового пространства вокруг начала координат и изменению масштаба вдоль всех осей в $\Delta = (\det T) = (\det M)^{1/2}$ раз ("активная" точка зрения [19]).

Найдем выражение для новых координат S'_i вектора Стокса, записанных в старом (неподвижном) базисе \vec{S}_i . После умножения разложения

$$\vec{S}' = \sum_i S'_i \vec{S}_i \quad (3.6)$$

на $\vec{S}_j G$ слева с учётом (3.3) получим

$$\vec{S}_j^+ G \vec{S}' = \sum_i S'_i \vec{S}_j G \vec{S}_i = \sum_j G_{ij} S'_i.$$

Принимая во внимание (3.1) и (I.24), имеем

$$\sum_i G_{ij} S'_i = \vec{S}'^+ G \vec{S}_j = \vec{S}'^+ M^+ G S_j = \vec{S}'^+ G \vec{S}_j'',$$

т.е.

$$S'_i = \sum_j G_{ij} \vec{S}'^+ G \vec{S}_j'', \quad (3.7)$$

где

$$\vec{S}_j'' \equiv G M^+ G \vec{S}_j = \Delta^2 M^{-1} \vec{S}_j \quad (3.8)$$

- ортогональный (но не нормированный) базис, удовлетворяющий условию

$$\vec{S}_i''^+ G \vec{S}_j'' = \Delta^2 G_{ij}. \quad (3.9)$$

Из равенства (3.7) видно, что воздействие поляризационной системы на параметры Стокса эквивалентно вращению (3.8) ортогонального базиса (с изменением длин ортов) при неподвижном векторе Стокса \vec{S} ("пассивная" точка зрения [19]).

Таким образом, состояние поляризации частично поляризованного излучения можно в определенном смысле рассматривать как "геометрический объект" в псевдоевклидовом четырехмерном пространстве Минковского [20]. В случае точечного источника воздействие поляризационной системы на объект сводится к перемещению (вращению) последнего как целого и изменению всех его размеров в одинаковое число раз.

Здесь можно провести аналогию между воздействием поляризационной системы на состояние поляризации излучения и переходом к другой инерциальной системе отсчета в специальной теории относительности.

С другой стороны, движение точек, описывающих частично поляризован-

ное излучение, по четырёхмерной сфере пространства Минковского является обобщением движения точек по сфере Пуанкаре в случае полноты поляризованного излучения [18].

ЗАКЛЮЧЕНИЕ

В работе рассмотрены общие свойства матрицы Моллера недеполяризующей системы, которые могут найти применение в теории и практике поляризационных измерений. Показано, что одним из замечательных свойств матрицы Моллера является её псевдоортогональность (с точностью до нормировочного коэффициента). Это приводит к ряду важных следствий:

1. Для измерения элементов матрицы Моллера достаточно использования лишь линейно поляризованных источников. Это важно для исследования поляризационных характеристик антенн радиоастрономическими методами, поскольку степень круговой поляризации стабильных дискретных радиисточников очень мала.

2. Минимальное количество калибровочных источников, необходимых для полного экспериментального определения матрицы Моллера системы при отсутствии о ней априорной информации, равно трём. Однако, если априорная информация об элементах матрицы Моллера имеется (например, благодаря некоторым свойствам симметрии конструкции системы), то необходимое число калибровочных источников может быть меньше трех.

3. Существенно упрощается вычисление обратной матрицы, которая получается из прямой путём транспонирования, умножения первой строки и первого столбца на минус единицу и умножения всех элементов на один и тот же множитель.

4. Воздействие системы на состояние поляризации излучения допускает наглядную геометрическую интерпретацию - вращение вектора Стокса в четырёхмерном пространстве Минковского. Это позволяет проводить глубокие физические аналогии со специальной теорией относительности, а также обобщить метод сферы Пуанкаре на случай частично поляризованного излучения.

В заключение выражаю благодарность Д.Н.Парийскому, Д.В.Королькову, И.Ф.Белову, Н.С.Соболевой за обсуждение результатов работы и полезные замечания.

Л и т е р а т у р а

1. Есепкина Ч.А. - Изв. вузов - Радиофизика, 1971, т. 14, № 5, с.673.
2. Thiel M.A.F. - Beitrage zur Radioastronomie, 1970, I(5), S.145.
3. О'Нейл Э. Введение в статистическую оптику. М.: Мир, 1966.
4. Аззам Р., Башара Н. Эллипсометрия и поляризованный свет. - М. : Мир, 1981.
5. Есепкина Н.А., Бахвалов Н.С., Васильева Л.Г., Соболева Н.С., Темирова А.В. - Изв. вузов - Радиофизика, 1973, т. 16, № 5, с. 669.
6. Есепкина Н.А., Бахвалов Н.С., Васильев Б.А., Васильева Л.Г., Темирова А.В. Астрофизические исследования. - Изв. САО - 1979, № II, с. 182.
7. Бан де Хялт М. Рассеяние света малыми частицами, М., И.Л., 1961.
8. Есепкина Н.А., Корольков Д.В., Парийский Ю.Н. Радиотелескопы и радиометры. М.: Наука, 1973.
9. Thiel M.A.F. - J.Opt.Soc.Am., 1976, 66, N1, p.65.
10. Коржавин А.Н. Астрофизические исследования - Изв. САО - 1979, №II, с. 145.
11. Абрамов В.И., Белов И.Ф., Виняйкин Е.Н., Разин В.А.: Препринт НИРФИ № 158. Горький, 1983.
12. Борн М., Вольф Е. Основы оптики. М.: Наука, 1973.
13. Parrent G.B., Roman P. - Nuovo Cimento, 1960, 15, p.370.
14. Marathay A.S. - J.Opt.Soc.Am., 1965, 55, N8, p.969.
15. Канарейкин Д.Б., Павлов Н.Ф., Потехин В.А. Поляризация радиолокационных сигналов. М.: Сов. радио, 1966.
16. Ланкастер П. Теория матриц. М.: Наука, 1982.
17. Наймарк М.А. Линейные представления группы Лоренца. М., 1958.
18. Шерклифф У. Поляризованный свет. М., 1965.
19. Корн Г., Корн Т. Справочник по математике. М.: Наука, 1970.
20. Рашевский П.К. Риманова геометрия и тензорный анализ. М.: Наука, 1964.
21. Ефимов Н.В. Высшая геометрия. М.: Наука, 1971.

Дата поступления статьи
7 апреля 1983 года

Виктор Иванович Абрамов

НЕКОТОРЫЕ СВОЙСТВА МАТРИЦЫ МЮЛЛЕРА
ПОЛЯРИЗАЦИОННЫХ СИСТЕМ

Подписано в печать 09.06.83 г. МЦ 00376. Формат 60x84/16
Бумага писчая. Печать офсетная. Объем 1,39 усл. печ. л.
Тираж 120. Заказ 2964. Бесплатно.

Отпечатано на ротапринтере Горьковского научно-
исследовательского радиофизического института
603 600, Горький, ГСП-51, ул. Лядова, 25 / 14,
Телефон 38-90-91, д. 5-08