

УДК 621.391

АЛГЕБРАИЧЕСКИЕ И АСИМПТОТИЧЕСКИЕ СООТНОШЕНИЯ ДЛЯ МЕТОДОВ СВЕРХРАЗРЕШЕНИЯ

B.C. Илькив

Рассмотрены методы сверхразрешения типа Кейпона, максимальной энтропии, проекционного и Кумаресана–Тафтса, использующие степени корреляционной матрицы входных сигналов антенной решетки. Доказаны соответствующие алгебраические соотношения между методами Кейпона и максимальной энтропии, проекционным и Кумаресана–Тафтса, а также асимптотические соотношения при бесконечном увеличении отношения сигнал/шум между методами Кейпона и проекционным, максимальной энтропии и Кумаресана–Тафтса.

1. В теории и технике антенных решеток развиваются нелинейные методы определения источников излучения, позволяющие существенно повысить угловое разрешение их по сравнению с обычным сканированием лучом антенной решетки и оценки выходной мощности [1, 2]. Среди таких методов сверхразрешения — методы Кейпона и максимальной энтропии, построены по обратной (выборочной) корреляционной матрице, методы проекционный и Кумаресана–Тафтса, построены по проектору, соответствующему собственным векторам корреляционной матрицы, лежащим в сигнальном пространстве [3]. Обобщение метода Кейпона с помощью степени обратной корреляционной матрицы предложено в работах [1, 2, 4].

Соотношения между методами Кейпона, максимальной энтропии, проекционным и Кумаресана–Тафтса исследовались рядом авторов (см. [4, 5]) и суммированы в работе [6].

В настоящей работе предложены методы типа Кейпона, максимальной энтропии и Кумаресана–Тафтса, построенные по степени обратной корреляционной матрицы и некоторому фиксированному вектору единичной длины, и установлены алгебраические и асимптотические соотношения между ними, а также проекционным методом. Полученные результаты содержат, как частный случай, результаты работы [6].

Содержание остальных пунктов работы следующее: в п. 2 дано определение исследуемых методов, в п. 3 выведены алгебраические соотношения методов Кейпона, максимальной энтропии и проекционного, Кумаресана–Тафтса, в п. 4 приведены используемые свойства корреляционной матрицы, в п. 5 выведены асимптотические соотношения методов Кейпона,

проекционного и максимальной энтропии, Кумаресана Тафта и в п.6 — заключительные замечания.

2. Суть методов оценивания положения источников Кейпона (С), максимальной энтропии (МЕ), проекционного (MUSIC), Кумаресана-Тафта (КТ) сводится к определению оценки пространственного спектра в виде [2, 5, 6, 7]

$$S_C = 1/\vec{d}^* \mathbf{R}^{-1} \vec{d}, \quad (1a)$$

$$S_{ME} = \vec{e}_1^* \mathbf{R}^{-1} \vec{e}_1 / |\vec{e}_1^* \mathbf{R}^{-1} \vec{d}|^2, \quad (1b)$$

$$S_{MUSIC} = 1/\vec{d}^* \mathbf{P} \vec{d}, \quad (1c)$$

$$S_{KT} = 1/|\vec{d}^* \vec{a}|^2, \quad (1d)$$

где \mathbf{R} — (выборочная) корреляционная матрица входных колебаний в элементах антенной решетки [6], $\vec{d} = \vec{d}(q)$ — вектор, управляющий положением луча антенной решетки, q — угол между направлением луча и нормалью к антенной решетке, \mathbf{P} — матрица проектирования на шумовое пространство [3], \vec{d} — весовой вектор, лежащий в шумовом подпространстве и удовлетворяющий условиям $\vec{e}_1^* \vec{d} = 1$, $|\vec{d}|^2 = \text{минимум}$ [6, 7], $\vec{e}_1^* = (1, 0, \dots, 0)$. Здесь * обозначает операцию комплексно сопряженного транспонирования (матрицы), $|\vec{d}|$ — евклидову норму вектора \vec{d} .

Считаем, что антенная решетка содержит N элементов, а значит векторы \vec{e}_1 , \vec{d} и квадратные матрицы \mathbf{R} и \mathbf{P} имеют размер N .

В работе [6] показано, что S_{KT} можно записать в виде, аналогичном S_{MB} , а именно

$$S_{KT} = (\vec{e}_1^* \mathbf{P} \vec{e}_1)^2 / |\vec{e}_1^* \mathbf{P} \vec{d}|^2, \quad (1e)$$

кроме того показано, что в случае известной матрицы \mathbf{R} спектры S_{MUSIC} и S_{KT} являются граничными значениями спектров S_C и S_{MB} при неограниченном возрастании отношения сигнал/шум, а также отмечено, что

$$S_C^{-1} = \sum_{k=1}^N S_{MB}^{-1}[k], \quad (2a)$$

$$S_{MUSIC}^{-1} = \sum_{k=1}^{N-M} w_k / S_{KT}[k], \quad (2b)$$

где M — размерность сигнального подпространства, $S_{MB}[k](S_{KT}[k])$ — метод максимальной энтропии (Кумаресана-Тафта), определяемый подматрицей, стоящей в $N - k + 1$ последних столбцах и строках матрицы $\mathbf{R}(\mathbf{P})$. Такая подматрица матрицы \mathbf{R} является корреляционной матрицей для антенной решетки, состоящей из последних $N - k + 1$ элементов исходной антенной решетки. В формуле (2b) w_k обозначают некоторые

весовые коэффициенты, построенные по матрице \mathbf{P} . Последние алгебраические соотношения (2a), (2b) показывают, что спектр S_c (S_{MUSIC}) является средним (взвешенным средним) гармоническим спектров S_{MB} (S_{KT}) для антенных решеток убывающих размерностей.

Ниже будут выведены другие формулы, связанные (взвешенно гармонически) методы типа С, МЕ и MUSIC, КТ и использующие, в отличие от [2], исходную antennную решетку.

Пусть m — некоторое натуральное число, \vec{y} — единичной длины вектор размерности N с комплексными элементами.

Методы типа С, МЕ и КТ определяются выражениями соответственно

$$S_{c,m} = 1/\vec{d}^* \mathbf{R}^{-m} \vec{d}, \quad (3a)$$

$$S_{\text{MB},m,\vec{y}} = \vec{y}^* \mathbf{R}^{-m} \vec{y} / |\vec{y}^* \mathbf{R}^{-m} \vec{d}|^2, \quad (3b)$$

$$S_{\text{KT},\vec{y}} = (\vec{y}^* \mathbf{P} \vec{y})^2 / |\vec{y}^* \mathbf{P} \vec{d}|^2. \quad (3e)$$

Последние два метода можно записать в форме (1d)

$$S_{\text{MB},m,\vec{y}} = w_{\text{MB},m,\vec{y}} / |\vec{d}_{\text{MB},m,\vec{y}}^* \vec{d}|^2, \quad (3f)$$

$$S_{\text{KT},\vec{y}} = 1 / |\vec{d}_{\text{KT},\vec{y}}^* \vec{d}|^2, \quad (3d)$$

где

$$\vec{d}_{\text{MB},m,\vec{y}} = w_{\text{MB},m,\vec{y}} \mathbf{R}^{-m} \vec{y}, \quad (4a)$$

$$w_{\text{MB},m,\vec{y}} = 1 / \vec{y}^* \mathbf{R}^{-m} \vec{y}, \quad (4b)$$

$$\vec{d}_{\text{KT},\vec{y}} = w_{\text{KT},\vec{y}} \mathbf{P} \vec{y}, \quad (4c)$$

$$w_{\text{KT},\vec{y}} = 1 / \vec{y}^* \mathbf{P} \vec{y}. \quad (4d)$$

Формула (3a) определяет целое семейство методов типа С, параметризованное параметром m , формула (3b) — семейство методов типа МЕ, параметризованное параметрами m и \vec{y} , формула (3e) — семейство методов типа КТ, параметризованное параметром \vec{y} . При $m = 1$ и $\vec{y} = \vec{e}_1$ получим из (3) методы, определяемые формулами (1).

3. Предположим, что число m источников известно, и обозначим через $\vec{v}_1, \dots, \vec{v}_N$ собственные векторы (выборочной) корреляционной матрицы, отвечающие упорядоченным по убыванию собственным значениям. Пусть $\mathbf{E}_s = (\vec{v}_1, \dots, \vec{v}_M)$, $\mathbf{E}_n = (\vec{v}_{M+1}, \dots, \vec{v}_N)$, тогда матрица $\mathbf{E}_s \mathbf{E}_s^*$

является оператором проектирования на сигнальное подпространство и

$$\mathbf{P} = \mathbf{I} - \mathbf{E}_s \mathbf{E}_s^* = \mathbf{E}_n \mathbf{E}_n^*. \quad (5)$$

Пусть q_1, \dots, q_M обозначают углы направления на источники, тогда корреляционная матрица имеет вид [6]:

$$\mathbf{R} = x\mathbf{I} + \mathbf{A}\mathbf{B}\mathbf{A}^*, \quad (6)$$

где x — мощность некоррелированного по каналам внутреннего шума на элементе, $\mathbf{A} = (\vec{d}(q_1), \dots, \vec{d}(q_M))$ — матрица векторов направлений на источники размера N на M , матрица \mathbf{B} — невырождена, что означает отсутствие полностью коррелированных сигналов. Кроме того предполагаем, что матрица \mathbf{A} имеет полный столбцовый ранг. Это стандартная модель корреляционной матрицы [6].

При точно известной корреляционной матрице \mathbf{R} имеем

$$\mathbf{P} = \mathbf{P}_{\mathbf{A}} = \mathbf{I} - \mathbf{A}(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{A}^*. \quad (7)$$

Нетрудно проверить, что $\vec{d}_{MB,m,\vec{y}}$ и $w_{MB,m,\vec{y}}$ удовлетворяют уравнению $\mathbf{R}^m \vec{d}_{MB,m,\vec{y}} = w_{MB,m,\vec{y}} \vec{y}$ и условию $\vec{y}^* \vec{d}_{MB,m,\vec{y}} = 1$ или

$$\begin{pmatrix} \mathbf{R}^m & \vec{y} \\ \vec{y} & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \vec{d}_{MB,m,\vec{y}} \\ -w_{MB,m,\vec{y}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix};$$

$\vec{d}_{KT,\vec{y}}$ удовлетворяет уравнению $\mathbf{E}_s^* \vec{d}_{KT,\vec{y}} = 0$ и условиям $\vec{y}^* \vec{d}_{KT,\vec{y}} = 1$ и $\|\vec{d}_{KT,\vec{y}}\| = \text{минимум}$ или $\begin{pmatrix} \mathbf{E}_s^* \\ \vec{y}^* \end{pmatrix} \vec{d}_{KT,\vec{y}} = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}$, $\|\vec{d}_{KT,\vec{y}}\| = \text{минимум}$. Кроме того, $\vec{d}_{KT,\vec{y}} = \vec{g}_{KT,\vec{y}} + w_{KT,\vec{y}} \vec{y}$, где $\vec{g}_{KT,\vec{y}}$ и $w_{KT,\vec{y}}$ удовлетворяют уравнению $\mathbf{E}_s^* \vec{g}_{KT,\vec{y}} = -w_{KT,\vec{y}} \mathbf{E}_s^* \vec{y}$ и условиям $\|\vec{g}_{KT,\vec{y}}\| = \text{минимум}$ и $\vec{y}^* \vec{g}_{KT,\vec{y}} = 1 - w_{KT,\vec{y}}$.

Пусть векторы $\vec{y}_1, \dots, \vec{y}_N$ обозначают столбцы некоторой унитарной матрицы \mathbf{Y} , т.е.

$$\mathbf{Y} \mathbf{Y}^* = \sum_{j=1}^N \vec{y}_j \vec{y}_j^* = \mathbf{I}. \quad (8)$$

Для таких векторов в обозначениях (4), вместо нижнего индекса \vec{y}_j ($j = 1, \dots, N$), используем индекс в скобках, например, $S_{MB,m,\vec{y}} = S_{MB,m,(j)}$, $\vec{d}_{KT,\vec{y}} = \vec{d}_{KT,(j)}$ и т.п. при $\vec{y} = \vec{y}_j$.

Тогда справедливы равенства

$$1/S_{MB,m}(j) = \cos^2(\vec{a}, \vec{y}_j, \mathbf{R}^{-m}) / S_{C,m}, \quad (9)$$

$$1/[w_{MB,m}(j) S_{MB,m}(j)] = |\vec{d}^* \vec{d}_{MB,m}(j)|^2 / w_{MB,m}^2(j) = |\vec{d} \mathbf{R}^{-m} \vec{y}_j|^2,$$

где $\cos^2(\vec{d}, \vec{y}, \mathbf{C}) = ||\vec{d}^* \mathbf{C} \vec{y}||^2 / \vec{y}^* \mathbf{C} \vec{y}$ — квадрат косинуса угла между двумя векторами \vec{d} и \vec{y} в пространстве со скалярным произведением, определяемым матрицей \mathbf{C} [8].

Суммируя (9), получим

$$S_{c,2m}^{-1} = \sum_{j=1}^N 1/[w_{MB,m}(j) S_{MB,m}(j)]. \quad (10)$$

Действительно, из (8) и (9) следует

$$\sum_{j=1}^N 1/[w_{MB,m}(j) S_{MB,m}(j)] = \sum_{j=1}^N \vec{d}^* \mathbf{R}^{-m} \vec{y}_j \vec{y}_j \mathbf{R}^{-m} \vec{d} = \vec{d}^* \mathbf{R}^{-2m} \vec{d} = S_{c,2m}^{-1}.$$

Равенство (10) показывает, что метод типа С является взвешенным гармоническим средним методов типа МЕ с натуральным параметром, уменьшенным в два раза, и взаимноортогональными значениями векторного параметра.

Аналогично, суммируя равенства

$$1/[w_{KT}^2(j) S_{KT}(j)] = S_{MUSIC} \cos^2(\vec{d}, \vec{y}_j, \mathbf{P}) / w_{KT}(j) = |\vec{d}^* \mathbf{P} \vec{y}_j|^2,$$

получим

$$S_{MUSIC}^{-1} = \sum_{j=1}^N 1/[w_{KT}^2(j) S_{KT}(j)]. \quad (11)$$

Действительно из (8) и равенства $\mathbf{P}^2 = \mathbf{P}$ имеем

$$\sum_{j=1}^N 1/[w_{KT}^2(j) S_{KT}(j)] = \sum_{j=1}^N \vec{d}^* \mathbf{P} \vec{y}_j \vec{y}_j^* \mathbf{P} \vec{d} = \vec{d}^* \mathbf{P}^2 \vec{d} = S_{MUSIC}^{-1}.$$

Равенство (11) показывает, что метод MUSIC является взвешенным гармоническим средним методов типа КТ с взаимноортогональными значениями векторного параметра.

4. Рассмотрим некоторые свойства корреляционной матрицы \mathbf{R} (6), с помощью которых установим в п.5 асимптотические соотношения между методами типа С и MUSIC, МЕ и КТ.

Используя лемму об обращении матрицы, имеем

$$\mathbf{R}^{-1} = [\mathbf{I} - \mathbf{A}(\mathbf{x}\mathbf{B}^{-1} + \mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{A}^*]/\mathbf{x}. \quad (12)$$

Поскольку мы будем устремлять отношение сигнал/шум к бесконечности, т.е. $\mathbf{x}\mathbf{B}^{-1} \rightarrow 0$, что возможно сделать тремя способами: а) $\mathbf{x} = 1$, $\mathbf{B}^{-1} \rightarrow 0$; б) $\mathbf{x} \rightarrow 0$, $\mathbf{B}^{-1} = \text{const}$; в) $\mathbf{x} \rightarrow 0$, $\mathbf{B}^{-1} \rightarrow 0$ то вместо матрицы

\mathbf{B}^{-1} в случаях а) и с) будем рассматривать матрицу $h(x)\mathbf{B}^{-1}$, где $h(x)$ — достаточно гладкая функция, обозначающая стремление \mathbf{P}^{-1} к нулю. Мы предполагаем, что для функции $h(x)$ и ее производных выполняются условия $h(0) = h'(0) = \dots = h^{(l-1)}(0) = 0$, $h^{(l)}(0) < \infty$, $h^{(l+1)}(0) < \infty$, где $l > 0$ — некоторое целое число. Тогда формула (12) для указанных выше случаев примет вид:

$$\text{a}) \quad \mathbf{R}^{-1} = \mathbf{G}, \quad (13a)$$

$$\text{b), c}) \quad \mathbf{R}^{-1} = \mathbf{G}/x, \quad (13b)$$

$$\mathbf{G} = \mathbf{I} - \mathbf{A}\mathbf{S}^{-1}\mathbf{A}^*, \quad \mathbf{S} = f(x)\mathbf{B}^{-1} + \mathbf{A}^*\mathbf{A}, \quad (13c)$$

$$f(x) = h(x), \quad f(x) = x, \quad f(x) = xh(x), \quad (14)$$

причем равенства (14) соответствуют случаям а), б), с) стремлений отношения сигнал/шум к бесконечности.

Для матрицы \mathbf{S} справедливы следующие соотношения, вытекающие из (13), (14) $(\vec{d}/\vec{dx})^k \mathbf{S} = f^{(k)}(x)\mathbf{B}^{-1} + \delta_{0k} \mathbf{A}^*\mathbf{A}$, $k = 0, 1, \dots$, т.е.

$$\text{a}) \quad (\vec{d}/\vec{dx})^k \mathbf{S} = \begin{cases} \mathbf{A}^*\mathbf{A}, & k = 0 \\ 0, & k = 1, \dots, l-1 \\ h^{(l)}(0)\mathbf{B}^{-1}, & k = l \end{cases}, \quad (15a)$$

$$\text{b}) \quad (\vec{d}/\vec{dx})^k \mathbf{S} = \begin{cases} \mathbf{A}^*\mathbf{A}, & k = 0 \\ \mathbf{B}^{-1}, & k = 1 \\ 0, & k > 1 \end{cases}, \quad (15b)$$

$$\text{c}) \quad (\vec{d}/\vec{dx})^k \mathbf{S} = \begin{cases} \mathbf{A}^*\mathbf{A}, & k = 0 \\ 0, & k = 1, \dots, l \\ f^{(l+1)}(0)\mathbf{B}^{-1} = (l+1)h^{(l)}(0)\mathbf{B}^{-1}, & k = l+1 \end{cases}. \quad (15c)$$

Из формулы для производной

$$(\vec{d}/\vec{dx})^r \mathbf{G} = \mathbf{A}\mathbf{S}^{-1} \sum_{k=1}^r \mathbf{T}_k \mathbf{Q}_k(x) \mathbf{S}^{-1} \mathbf{A}^*, \quad r > 0,$$

где

$$\mathbf{T}_k = [\mathbf{B}^{-1}(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}]^{k-1} \mathbf{B}^{-1}, \quad (16a)$$

$$\mathbf{Q}_k(x) = \sum_{\alpha} C(\alpha) \prod_{p=1}^k f^{(\alpha_p)}(x), \quad (16b)$$

причем коэффициенты $\mathbf{C}(\alpha)$ — натуральные числа; суммирование ведется по натуральным $\alpha_1, \dots, \alpha_k$, таким, что $\alpha_1 + \dots + \alpha_k = r$, $\alpha = (\alpha_1, \dots, \alpha_k)$, коэффициенты $\mathbf{C}(\alpha_1)$ при $\alpha_1 = r$ и $\mathbf{C}(\alpha_1, \dots, \alpha_r)$ при $\alpha_1 = \dots = \alpha_r = 1$ равняются единице, и равенств (15) получим

$$\text{a)} \lim(\vec{d}/\vec{dx})^r \mathbf{G} = \begin{cases} 0, & r = 1, \dots, l-1 \\ h^{(l)}(0)\mathbf{A}(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{T}_1(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{A}^*, & r = l \end{cases}, \quad (17a)$$

$$\text{b)} \lim(\vec{d}/\vec{dx})^r \mathbf{G} = \mathbf{A}(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{T}_r(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{A}^*, \quad (17b)$$

$$\text{c)} \lim(\vec{d}/\vec{dx})^r \mathbf{G} = \begin{cases} 0, & r = 1, \dots, l \\ (l+1)h^{(l)}(0)\mathbf{A}(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{T}_1(\mathbf{A}^*\mathbf{A})^{-1}\mathbf{A}^*, & r = l+1 \end{cases}, \quad (17c)$$

Здесь и ниже \lim обозначает предел, когда переменная x стремится к нулю. Кроме того, из (7) вытекает

$$\lim \mathbf{G} = \mathbf{P}. \quad (18)$$

5. Пусть корреляционная матрица \mathbf{R} точно известна и задана формулой (6). Докажем три леммы об асимптотике методов типа Кейпона и максимальной энтропии.

Лемма 1. а) Если $x = 1$ и $\mathbf{B}^{-1} \rightarrow 0$, то

$$S_{c,m} \rightarrow S_{\text{MUSIC}}; \quad (19)$$

б) Если $x \rightarrow 0$ и $\mathbf{B}^{-1} = \text{const}$, то

$$S_{c,m} \rightarrow \begin{cases} 0, & q \neq q_i \\ 1/\vec{e}_i^* \mathbf{T}_m \vec{e}_i, & q = q_i, i = 1, \dots, M \end{cases}; \quad (20)$$

с) Если $x \rightarrow 0$ и $\mathbf{B}^{-1} \rightarrow 0$, то

$$S_{c,m} \rightarrow \begin{cases} 0, & q \neq q_i \\ \infty, & q = q_i, i = 1, \dots, M \end{cases}; \quad (21)$$

где \vec{e}_i — столбец единичной матрицы размера M .

Эта лемма обобщает лемму 1 из [6].

Доказательство. Из (13), (14), (18) имеем

$$\text{a)} \lim S_{c,m} = 1/\vec{d}^*(\lim G)^m \vec{d} = S_{MB, \vec{y}}$$

б) в случае $q \neq q_i$, т.е. $P\vec{d}_i = 0$, имеем $\lim S_{c,m} = \lim x^m / \vec{d}^*(\lim G)^m \vec{d} = \lim x^m / \vec{d}^* P\vec{d} = 0$, при $q = q_i$, т.е. $P\vec{d}_i = 0$, имеем (раскрывая неопределенность по правилу Лопитала) $\lim S_{c,m} = 1/\vec{d}_i^* [\lim(G/x)^m] \vec{d}_i = \{\vec{d}_i^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)G]^m \vec{d}_i\}^{-1} = \{\vec{d}_i^* [A(A^* A)^{-1} T_1(A^* A)^{-1} A^*]^m \vec{d}_i\}^{-1} = 1/\vec{e}_i^* T_m \vec{e}_i$. Выше использовались равенства (17b) и равенство

$$[A(A^* A)^{-1} T_1(A^* A)^{-1} A^*]^m = A(A^* A)^{-1} T_m (A^* A)^{-1} A^*,$$

вытекающее из определения (16);

с) при $q \neq q_i$ доказательство аналогично доказательству случая б), при $q = q_i$ — следует из (17c)

$$\lim S_{c,m} = 1/\vec{d}_i^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)G]^m \vec{d}_i = 1/\vec{d}_i^* 0 \vec{d}_i = \infty.$$

Лемма 1 доказана.

Следующая лемма доказывается в предположении, что векторный параметр удовлетворяет условию $P\vec{y} = 0$.

Лемма 2. а) Если $x = 1$ и $B^{-1} \rightarrow 0$, то

$$S_{MB,m,\vec{y}} \rightarrow S_{KT,\vec{y}} / \vec{y}^* P\vec{y};$$

б) Если $x \rightarrow 0$ и $B^{-1} = \text{const}$ или $B^{-1} \rightarrow 0$, то

$$S_{MB,m,\vec{y}} \rightarrow \begin{cases} 0, & q \neq q_i, \quad \vec{d}^* P\vec{y} \neq 0 \\ \infty, & q \neq q_i, \quad \vec{d}^* P\vec{y} = 0 \\ \infty, & q = q_i, \quad i = 1, \dots, M \end{cases}$$

Доказательство.

а) Из (13), (18) имеем

$$\lim S_{MB,m,\vec{y}} = \vec{y}^* (\lim G)^m \vec{y} / |\vec{y}^* (\lim G)^m \vec{d}|^2 = S_{KT,\vec{y}} / \vec{y}^* P\vec{y}.$$

б) Если $q \neq q_i$, то $P\vec{d} \neq 0$ и из (13), (18) имеем

$$\lim S_{MB,m,\vec{y}} = \lim x^m \lim(\vec{y}^* G^m \vec{y}) / \lim |\vec{y}^* G^m \vec{d}|^2 = \lim x^m \vec{y}^* P\vec{y} / |\vec{y}^* P\vec{d}|^2 = 0$$

при $\vec{y}^* P\vec{d} \neq 0$. Если последнее условие не выполняется, то

$$\lim S_{MB,m,\vec{y}} = \lim \vec{y}^* G^m \vec{y} / \vec{d}^* (\lim G/x)^m \vec{y} \vec{y}^* (\lim G)^m \vec{d}.$$

Поскольку $\lim G/x = \lim(\vec{d}/\vec{d}x)G = A(A^*A)^{-1}T_1(A^*A)^{-1}A^*$ при $f(x) = x$ и $\lim G/x = \lim(\vec{d}/\vec{d}x)G = 0$ при $f(x) = xh(x)$, что следует из (17), то $\lim S_{MB,m,\vec{y}} = \infty$. Если $q = q_i$, т.е. $\vec{a}_i = A\vec{e}_i$, $\vec{d}_i^*P = 0$, где \vec{e}_i — столбец единичной матрицы размера M , то

$$\begin{aligned}\lim S_{MB,m,\vec{y}} &= \lim \vec{y}^* |bfG^m\vec{y}|/\vec{y}^*(\lim G/x)^m\vec{a}_i\vec{d}_i^*(\lim G)^m\vec{y} = \\ &= \vec{y}^* P\vec{y}/\vec{y}^*(\lim \vec{d}G/\vec{d}x)^m\vec{a}_i\vec{d}_i^*P\vec{y} = \infty.\end{aligned}$$

Лемма 2 доказана.

Последняя лемма касается случая выполнения равенства $P\vec{y} = 0$, т.е. $\vec{y} = A\vec{z}$.

Лемма 3. а) Если $x = 1$ или $x \rightarrow 0$ и $B^{-1} \rightarrow 0$, то

$$S_{MB,m,\vec{y}} \rightarrow \infty;$$

б) Если $x \rightarrow 0$ и $B^{-1} = \text{const}$, то

$$S_{MB,m,\vec{y}} \rightarrow \vec{z}^* T_m \vec{z} / |\vec{z}^* b f T_m (A^* A)^{-1} A^* \vec{d}|^2.$$

Доказательство. Пусть $x = 1$, тогда из (17) следует

$$\begin{aligned}\lim S_{MB,m,\vec{y}} &= \vec{y}^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)^l G]^m \vec{y} / \vec{y}^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)^l G]^m \vec{a} \vec{d}^* (\lim G)^m \vec{y} = \\ &= \vec{y}^* A (A^* A)^{-1} T_m (A^* A)^{-1} A^* \vec{y} / \vec{y}^* A (A^* A)^{-1} T_m (A^* A)^{-2} A^* \vec{a} \vec{d}^* P \vec{y} = \\ &= \vec{z}^* T_m \vec{z} / \vec{z}^* T_m (A^* A)^{-1} A^* \vec{a} \vec{d}^* P \vec{y} = \infty\end{aligned}$$

Пусть $x \rightarrow 0$, тогда из (17) следует

$$\begin{aligned}\lim S_{MB,m,\vec{y}} &= \vec{y}^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)^{l+1} G]^m \vec{y} / \vec{y}^* [\lim(\vec{d}/\vec{d}x)^{l+1} G]^m \vec{a} \vec{d}^* (\lim G/x)^m \vec{y} = \\ &= \vec{z}^* T_m \vec{z} / \vec{z}^* T_m (A^* A)^{-1} A^* \vec{a} \vec{d}^* 0 \vec{y} = \infty.\end{aligned}$$

б) Если $x \rightarrow 0$ и $B^{-1} = \text{const}$, то $f(x) = x$ и из (17) получим

$$\begin{aligned}\lim S_{MB,m,\vec{y}} &= \lim \vec{y}^* (G/x)^m \vec{y} / \lim |\vec{y}^* (G/x)^m \vec{d}|^2 = \\ &= \vec{z}^* T_m \vec{z} / |\vec{z}^* T_m (A^* A)^{-1} A^* \vec{d}|^2.\end{aligned}$$

Лемма 3 доказана.

6. Из лемм 1-3 следует, что методы $S_{C,m}$ и $S_{MB,m,\vec{y}}$, использующие степени обратной корреляционной матрицы, вырождаются при стремлении

отношении сигнал/шум к бесконечности в методы S_{MUSIC} и $S_{\text{KT},\vec{y}}$, использующие собственные векторы корреляционной матрицы. Этот результат совпадает при $m = 1$ и $\vec{y} = \vec{e}_1$ с результатом работы [6].

Кроме того, методы, использующие обратную корреляционную матрицу, связаны между собой соотношением (10), а методы, использующие собственные векторы этой матрицы, — соотношением (11), т.е. соотношениями взвешенного гармонического среднего.

Заметим, что при $m = 1$ эти соотношения не следуют из соотношений, выведенных в работе [6], и являются новыми и для этого случая.

ЛИТЕРАТУРА

- Гершман А.Б., Ермолаев В.Т., Флаксман А.Г. // Изв.вузов. Радиофизика. 1988. Т.31. N 8. С.941.
- Nickel U. // IEE Proc. F. 1987. V.134. N 1. P.53.
- Schmidt R.O. // IEEE Trans. 1986 V.AP-34. Mar. P.276.
- Мюнье Ж., Делиль Ж.Ю. // ТИИЭР. 1987. Т.75. N 11. С.21.
- Кей С.М., Марпл-ми С.Л. // ТИИЭР. 1981. Т.69. N 11. С.5.
- Nickel U. // IEE Proc. F. 1988. V.135. N 1. P.7.
- Kumaresan R., Tufts D.W. // IEEE Trans. 1983. V.AES-19. N 1. P.134.
- Монгчиго Р.А., Миллер Т.У. Адаптивные антенные решетки: Введение в теорию. — М.: Радио и связь, 1986. — 448 с.

Львовский научно-исследовательский
радиотехнический институт

Поступила в редакцию
21 апреля 1992 г.

ALGEBRAIC AND ASYMPTOTIC RELATIONS FOR SUPERRESOLUTION METHODS

V.S. Il'kiv

This paper presents a news Capon method, maximum-entropy method and Kumaresan-Tufts method with the use a vector of parameters and powers of covariance matrix of the complex array output data vectors. Algebraic relations between Capon and maximum-entropy methods, between projection and Kumaresan-Tufts methods, and asymptotic relation between Capon and projection methods, between maximum-entropy and Kumaresan-Tufts methods if the signal/noise ratio goes to infinity are proofed.