

# TENSORS FOR SIGNAL AND FREQUENCY ESTIMATION IN SUBSPACE-BASED METHODS: WHEN THEY ARE USEFUL?

N.A. KHROMOV<sup>1</sup>, N.E. GOLYANDINA<sup>2</sup>

<sup>1</sup> <sup>2</sup>*St. Petersburg State University  
St. Petersburg, Russia*

e-mail: <sup>1</sup>hromovn@mail.ru, <sup>2</sup>n.golyandina@spbu.ru

В работе рассматриваются тензорные модификации singular spectrum analysis для решения задач выделения сигнала и оценки частот в зашумленной сумме экспоненциально-модулированных синусоид. Рассматриваются модификации с использованием Higher-Order SVD. Проводится численное сравнение. Численно показано, что для задачи выделения сигнала тензорные методы проигрывают матричным в большинстве случаев при одноканальном ряде, но могут выигрывать у многоканального SSA для системы рядов. Для оценки частот тензорные модификации, как правило, выигрывают.

**Keywords:** time series, signal, frequency estimation, tensor, singular spectrum analysis

## 1 Introduction

Одним из методов анализа временных рядов является singular spectrum analysis (SSA) [1], в котором исходный временной ряда трансформируется в матрицу, называемую траекторной, по заданной длине окна  $L$  и далее анализируется сингулярное разложение (SVD) этой матрицы. Если стоит задача оценки сигнала и его свойств по наблюдаемому зашумленному ряду, то рассматриваются первые  $r$  компонент SVD, где  $r$  — ранг траекторной матрицы сигнала. На основе выбранных компонент строится оценка сигнала. Отличительной чертой метода является то, что он не требует задания модели сигнала. Однако одновременно SSA позволяет работать с параметрической моделью сигнала в виде суммы произведений полиномов экспонент и синусоид. Особую роль играет оценка частот. На основе оценки подпространства сигнала с помощью первых  $r$  левых сингулярных векторов методом ESPRIT строится оценка частот, присутствующих в сигнале. LS версия ESPRIT [2] также называется HSVD, а TLS версия [3] — HTLS.

В ряде работ предлагаются тензорные модификации методов SSA и ESPRIT, где исходно ряд трансформируется не в матрицу, а в тензор, как правило, размерности три. Одним из распространенных вариантов тензорных разложений является Higher-Order SVD (HO-SVD), обобщающий матричный SVD.

Целью данной работы является численное сравнение тензорных и матричных модификаций SSA для решения задач оценки сигнала и оценки частот. Будем рассматривать тензорные модификации, предлагаемые в работах [4] и [5], расширенные для выделения сигнала.

## 2 Методы

### 2.1 Схема Tensor SSA для выделения сигнала

Общая структура тензорных SSA алгоритмов на основе HO-SVD следующая (обычный SSA является его частным случаем). Пусть  $\mathbf{X}$  - наблюдаемый объект. В качестве длины окна рассматриваются размеры тензора по каждому из трех направлений  $I$ ,  $L$  and  $K$ , где часть из них выражается через другие или фиксируется. Параметрами метода являются три значения  $R_1$ ,  $R_2$  и  $R_3$ , например, равные  $r$ , но не всегда.

1. Вложение  $\mathbf{X} = \mathcal{T}(\mathbf{X})$  — траекторный тензор.
2. Разложение  $\mathbf{X} = \sum_{i=1}^I \sum_{l=1}^J \sum_{k=1}^K \mathcal{Z}_{ilk} U_i^{(1)} \circ U_l^{(2)} \circ U_k^{(3)}$ .
3. Группировка  $\hat{\mathbf{X}} = \sum_{i=1}^{R_1} \sum_{l=1}^{R_2} \sum_{k=1}^{R_3} \mathcal{Z}_{ilk} U_i^{(1)} \circ U_l^{(2)} \circ U_k^{(3)}$ .
4. Получение из  $\hat{\mathbf{X}}$  оценки сигнала  $\hat{\mathbf{X}}$  на основе структуры траекторного тензора и операции, обратной к вложению.

Далее будем рассматривать два варианта исходных объектов: одноканальные и многоканальные временные ряды.

### 2.2 Тензоры вложения

Пусть  $\mathbf{X} = (x_1, x_2, \dots, x_N)$  — (одноканальный) временной ряд длины  $N$ ,  $x_n \in \mathbb{C}$ .

**Definition 1.** Оператором вложения одноканального временного ряда в тензор с длинами окна  $I$  и  $L$ :  $1 < I, L < N$ ,  $I + L < N + 1$  будем называть отображение  $\mathcal{T}_{I,L}$ , переводящее ряд  $\mathbf{X}$  в тензор  $\mathcal{X} \in \mathbb{C}^{I \times L \times K}$  ( $K = N - I - L + 2$ ) по правилу  $\mathcal{X}_{ilk} = x_{i+l+k-2}$ , где  $i \in \overline{1:I}$ ,  $l \in \overline{1:L}$ ,  $k \in \overline{1:K}$ .

Пусть  $\mathbf{X} = (\mathbf{X}^{(1)}, \mathbf{X}^{(2)}, \dots, \mathbf{X}^{(P)})$  — многоканальный временной ряд, состоящий из  $P$  одноканальных временных рядов, также называемых каналами.

**Definition 2.** Оператором вложения многоканального ряда в тензор с длиной окна  $L$ :  $1 < L < N$  будем называть отображение  $\mathcal{T}_L$ , переводящее  $P$ -канальный ряд  $\mathbf{X}$  в тензор  $\mathcal{X} \in \mathbb{C}^{L \times K \times P}$  ( $K = N - L + 1$ ) по правилу  $x_{l+k-1}^{(p)}$ , где  $l \in \overline{1:L}$ ,  $k \in \overline{1:K}$ ,  $p \in \overline{1:P}$ .

### 2.3 Методы для оценки параметров сигнала.

Рассмотрим в общем случае  $P$ -канальный временной ряд (включая  $P = 1$ ) с элементами

$$x_n^{(p)} = \sum_{r=1}^R a_r^{(p)} e^{\alpha_r n} e^{i(2\pi\omega_r n + \varphi_r^{(p)})},$$

где параметрами модели являются амплитуды  $a_j^{(p)} \in \mathbb{C} \setminus \{0\}$ , фазы  $\varphi_j^{(p)} \in [0, 2\pi)$ , частоты  $\omega_j \in [0, 1/2]$  и степени затухания  $\alpha_j \in \mathbb{R}$ . Алгоритм HO-ESPRIT, оценивающий частоты и степени затухания ряда, определяется следующим образом. После шага разложения строится матрица  $\mathbf{U} = \mathbf{U}_d = \begin{bmatrix} U_1^{(d)} & U_2^{(d)} & \dots & U_{R_d}^{(d)} \end{bmatrix}$  для некоторого  $d \in \{1, 2, 3\}$ , и решается уравнение

$$\mathbf{U}^\dagger = \mathbf{U}_\downarrow \mathbf{Z}$$

относительно матрицы  $\mathbf{Z}$ , где запись  $\mathbf{U}^\dagger$  обозначает матрицу  $\mathbf{U}$  без первой строки, а  $\mathbf{U}_\downarrow$  — без последней.  $R$  наибольших собственных чисел матрицы  $\mathbf{Z}$  считаются оценками  $\lambda_r = e^{\alpha_r + 2\pi i \omega_r}$ , из которых можно получить параметры  $\alpha_r$  и  $\omega_r$ .

## 2.4 Dstack модификация

В работе [5] для ускорения работы метода предлагается преобразование одноканального ряда в многоканальный перед применением тензорной модификации:  $x_m^{(d)} = x_{(m-1)D+d}$ , где  $m \in \overline{1 : (N/D)}$ . В той работе это применяется только для модификации ESPRIT, называемой HTLSDstack, но мы будем применять данное преобразование временного ряда и для оценки сигнала, метод назовем SSADstack. Тензорные модификации строятся как для многоканального ряда.

## 3 Сравнение тензорных методов с матричными

Все численные сравнения были проведены для временных рядов в виде суммы двух синусоид.

Для одноканальных временных рядов и задачи выделения сигнала было проведено сравнение следующих методов: SSA, HO-SSA, SSADstack, HO-SSADstack с  $R_3 = \max$  и HO-SSADstack с  $R_3 = 1$ . Было получено, что в большинстве случаев метод SSA существенно выигрывает по точности, а если проигрывает, то незначительно и только в очень узком диапазоне параметров, что делает это небольшое преимущество нереализуемым на практике. Среди Dstack методов наиболее точными являются SSADstack и HO-SSADstack с  $R_3 = \max$  с небольшим различием в точности.

Для одноканальных временных рядов и задачи оценки частот рассматривался сигнал в виде двух синусоид с близкими частотами. Сравнивались методы ESPRIT, HO-ESPRIT, HTLSDstack, HO-HTLSDstack с  $R_3 = \max$  и HO-HTLSDstack с  $R_3 = 1$ . Было получено, что при низком уровне шума ESPRIT работает точнее, однако при среднем и большом уровне шума HO-ESPRIT становится точнее при оптимальном выборе параметров, а HO-HTLSDstack с  $R_3 = 1$  обыгрывает все методы.

Для многоканальных временных рядов было получено, что в случае, когда ряды являются суммой синусоид с одинаковыми частотами, тензорные модификации дают более точный результат, как в задаче выделения сигнала, так и в задаче оценивания частот.

## 4 Conclusion

Проведенное численное сравнение показало разный эффект от тензорной HO-SVD модификации для временных рядов. Для выделения сигнала для одномерных временных рядов матричный вариант однозначно лучше. Для многоканальных временных рядов с одинаковыми частотами в каналах и для задачи оценки частот тензорный вариант может давать выигрыш в точности.

## References

- [1] Golyandina N.E., Nekrutkin V.V., Zhigljavsky A.A. (2001). *Analysis of Time Series Structure*. Chapman and Hall/CRC: Boca Raton.
- [2] Roy R., Paulraj A., Kailath T. (1986). ESPRIT-A subspace rotation approach to estimation of parameters of cisoids in noise. *IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing*. Vol. **34**, Num. **5**, pp. 1340-1342.
- [3] Roy R., Kailath T. (1989). ESPRIT-estimation of signal parameters via rotational invariance techniques. *IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing*. Vol. **37**, Num. **7**, pp. 984-995.
- [4] Papy J.M., De Lathauwer L., Van Huffel S. (2005). Exponential data fitting using multilinear algebra: the single-channel and multi-channel case. *Linear Algebra with Applications*. Vol. **12**, Num. **8**, pp. 809-826.
- [5] Papy J.M., De Lathauwer L., Van Huffel S. (2009). Exponential data fitting using multilinear algebra: the decimative case. *Journal of Chemometrics*. Vol. **23**, Num. **7-8**, pp. 341-351s.