[ポスター講演]音楽音響信号解析のための ガンマ過程に基づく無限半正定値テンソル分解

吉井 和佳[†] 富岡 亮太^{††} 持橋 大地^{†††} 後藤 真孝[†]

† 産業技術総合研究所 〒 305-8568 茨城県つくば市梅園 1-1-1
 †† 東京大学 〒 113-8654 東京都文京区本郷 7-3-1

††† 統計数理研究所 〒190-8518 東京都立川市緑町 10-3

E-mail: [†]{k.yoshii,m.goto}@aist.go.jp, [†]†tomioka@mist.i.u-tokyo.ac.jp, [†]††daichi@ism.ac.jp

あらまし 本稿では,非負値行列分解(NMF)の自然な拡張となっている半正定値テンソル分解(PSDTF)を提案し, モノラル信号の音源分離に応用すると優れた性能を発揮することを示す.従来は,与えられた混合音のパワースペク トログラムを非負値行列とみなし,NMFを用いて少数の基底スペクトルと時間方向のアクティベーションとの積に 分解する方法が一般的であった.このとき,非負値しか扱えないというNMFの制約上,混合音の複素スペクトログ ラムに本来備わっている位相情報は扱えず,音源信号を再合成するには分離されたパワースペクトログラムに対して 位相復元を行う必要があった.本研究では,PSDTFを用いることで,位相情報を陽に取り扱うことなくモノラル信 号を時間領域で直接分離することができる画期的な方法を提案する.また,PSDTFはNMFと同程度に実装が容易 で,ガンマ過程に基づいて無限個の基底を許容するノンパラメトリックベイズ拡張も可能であることを示す. キーワード 音楽音響信号解析,非負値行列分解,音源分離,ガンマ過程,ノンパラメトリックベイズ

[Poster Presentation] Infinite Positive Semidefinite Tensor Factorization based on Gamma Process for Music Signal Analysis

Kazuyoshi YOSHII[†], Ryota TOMIOKA^{††}, Daichi MOCHIHASHI^{†††}, and Masataka GOTO[†]

[†] National Institute of Advanced Industrial Science and Technology (AIST)

1-1-1 Umezono, Tsukuba, Ibaraki 305-8568, Japan

^{††} The University of Tokyo, 7-3-1 Hongo, Bunkyo-ku, Tokyo 113-8656, Japan

††† The Institute of Statistical Mathematics (ISM), 10-3 Midori-cho, Tachikawa, Tokyo 190-8562, Japan

E-mail: †{k.yoshii,m.goto}@aist.go.jp, ††tomioka@mist.i.u-tokyo.ac.jp, †††daichi@ism.ac.jp

Abstract This paper presents positive semidefinite tensor factorization (PSDTF) that is a natural extension of nonnegative matrix factorization (NMF) and shows that PSDTF outperforms NMF in source separation of single-channel audio signals. We propose a PSDTF-based method that can directly separate a given mixture signal into source signals in the time domain without explicitly dealing with phase information. In addition, a nonparametric Bayesian extension of PSDTF is feasible by using the gamma process in a similar manner to NMF. **Key words** Music signal analysis, NMF, source separation, gamma process, nonparametric Bayes

1. はじめに

信号処理分野における重要な研究課題の一つは,モノラル音 響信号に対する音源分離である.現在のところ,非負値行列分 解(Nonnegative Matrix Factorization: NMF)[1]に基づく方 法が最もよく利用されている.NMFは,入力となる非負値行 列(パワースペクトログラム)を二つの非負値行列(基底スペ クトルの集合と対応するアクティベーションの集合)の積で近 似することができる.その後,ウィナーフィルタを用いて,混 合音の複素スペクトログラムを音源信号の複素スペクトログラ ムの和に分解する処理が行われる.このとき,混合音と音源信 号のスペクトログラムの位相は同一であるという不適切な仮定 がおかれることが一般的であった.この問題を解決するため, 実際の時間領域信号に対応する「無矛盾な」複素スペクトログ ラムを推定しようと多数の研究 [2,3] が行われてきたが,いま なお周波数領域における位相復元は容易ではない.

本研究では,位相復元を根本的に不要とするため,半正定 値テンソル分解 (Positive Semidefinite Tensor Factorization: PSDTF) [4] と呼ぶ新しい因子分解法を提案する. PSDTF で は,モノラルの混合音を時間領域において音源信号に直接分解 することができる.時間領域において音響信号の位相や波形を 何らかの関数形を用いて陽に表現することは容易ではないため、 我々は音響信号の統計的な性質に着目する.まず,それぞれが 異なるカーネル(基底カーネルと呼ぶ)をもつ定常なガウス過 程に従う少数の定常な基底信号の存在を考える.与えられた混 合音は,局所的にはそれら基底信号の線形和で構成され,結合 係数が非定常に時変化すると仮定する.このとき,混合音は局 所的にガウス過程に従い,そのカーネルは基底カーネルの凸結 合で与えられる.我々の目標は,観測データである混合音の局 所的な共分散から,それらを構成する少数の基底カーネルを求 めることである.具体的には,乗法更新アルゴリズムに基づく 最尤推定あるいは変分ベイズ法に基づくベイズ推定を行う.ガ ンマ過程を用いると,実効的な基底数を自動決定するノンパラ メトリックベイズモデルを構成できることもできる.

これまで時間領域における PSDTF について議論してきた が,実は周波数領域において等価な PSDTF を構成すること ができ,PSDTF は NMF の自然な拡張となっていることが明 らかとなる.図1に示すように,PSDTF では,各時刻におけ る複素スペクトルの直積,すなわち半正定値行列を少数の半正 定値基底行列の和に分解する.一方,NMF では,上記直積行 列の対角成分(パワースペクトル),すなわち非負値ベクトル を少数の非負値基底ベクトルの和に分解する.重要な違いは, PSDTF では異なる周波数ビン間の相関が考慮されていること である.このことの妥当性は,スペクトログラムを得るための 標準的な方法である短時間フーリエ変換やウェーブレット変換 では,周波数ビン間を完全に無相関化することはできないとい う事実に基づいている.したがって,調波構造などの周波数ビ ン間の強い相関を考慮しながら音源分離を行うことで,高品質 な音源信号を復元することができる.

2. 周波数領域における音源分離

本章では,周波数領域における音源分離を行ううえで,非負値 行列分解 (NMF) のよく知られた2つの変種である KL-NMF [5] および IS-NMF [6] について説明する.

2.1 非負値行列分解

NMF の目標は,非負値行列 $X = [x_1, \cdots, x_N] \in \mathbb{R}^{M \times N}$ を低ランク近似する,すなわち二つの非負値行列 $W = [w_1, \cdots, w_K] \in \mathbb{R}^{M \times K}$ および $H = [h_1, \cdots, h_K]^T \in \mathbb{R}^{K \times N}$ の積 $X \approx WH \stackrel{\text{def}}{=} Y$ で近似することである.ここで, w_k および h_k はそれぞれ基底ベクトルおよび対応するアクティベーションベクトルである.ただし, $K \ll \min(M, N)$ は基底数, $Y = [y_1, \cdots, y_N] \in \mathbb{R}^{M \times N}$ は再構成行列を表す.各 n に関するベクトル和として書きくだすと次式を得る.

$$\boldsymbol{x}_n \approx \sum_{k=1}^{K} h_{kn} \boldsymbol{w}_k \stackrel{\text{def}}{=} \boldsymbol{y}_n \tag{1}$$



図1 周波数領域における音源分離: PSDTF は NMF の自然な拡張

ここで, $y_{kn} = h_{kn}w_k$ とすると, $y_n = \sum_k y_{kn}$ が成立する. 観測ベクトル x_n と再構成ベクトル y_n との間の誤差 $C(x_n|y_n)$ を評価する尺度として,Bregman ダイバージェンス [7] が広く利用されている.

$$C_{\phi}(\boldsymbol{x}_n | \boldsymbol{y}_n) = \phi(\boldsymbol{x}_n) - \phi(\boldsymbol{y}_n) - \phi'(\boldsymbol{y}_n)^T (\boldsymbol{x}_n - \boldsymbol{y}_n)$$
(2)

ここで, ϕ は厳密に凸な関数である.このダイバージェンスは常に非負であり, $x_n = y_n$ であるときに限りゼロをとる.その特別な形として, $\phi(x) = \sum_m (x_m \log x_m - x_m)$ の場合のKullback-Leibler (KL) ダイバージェンスや, $\phi(x) = -\sum_m \log x_m$ の場合のItakura-Saito (IS) ダイバージェンスがよく知られている. コスト関数 $\mathcal{C}_{\phi}(X|Y) = \sum_n \mathcal{C}_{\phi}(x_n|y_n)$ を最小化する W および H を求めるため, 乗法更新アルゴリズム [8] が提案されている.これは, ある確率モデルの最尤推定を行うことに相当する. 一方, W および H に適切な事前分布(通常はガンマ分布)を導入してベイズ推定を行う方法も提案されている [9,10].

2.2 音源分離への応用

我々の目的は,与えられた混合音をK個の音源信号の和に分解することである.いま,混合音の「非負」スペクトログラムを $X \in \mathbb{R}^{M \times N}$ とし,MおよびNは周波数ビン数およびフレーム数を表すものとする.このとき,NMFを用いて $X \approx WH$ という分解を行うと, $w_k \in \mathbb{R}^M$ および $h_k \in \mathbb{R}^N$ はそれぞれ基底スペクトルおよび音量変化(アクティベーション)を表す.

潜在変数である音源信号の推定を行うには,混合音の複素スペクトログラム $S = [s_1, \cdots, s_N] \in \mathbb{C}^{M \times N}$, k番目の音源信号の複素スペクトログラム $S_k = [s_{k1}, \cdots, s_{kn}] \in \mathbb{C}^{M \times N}$ を考える.混合音がK個の音源信号の瞬時混合であれば

$$\boldsymbol{S} = \sum_{k=1}^{K} \boldsymbol{S}_{k} \quad i.e., \quad \boldsymbol{s}_{n} = \sum_{k=1}^{K} \boldsymbol{s}_{kn}$$
(3)

が成り立つ.観測変数として S が与えられると,潜在変数である S_kの期待値は次式で計算することができる.

$$\mathbb{E}[s_{knm}|s_{nm}] = \frac{y_{knm}}{y_{nm}} s_{nm} = \frac{w_{km}h_{kn}}{\sum_k w_{km}h_{kn}} s_{nm} \tag{4}$$

この処理はウィナーフィルタと呼ばれ, S_k の位相はSの位相 と同一であるという仮定がおかれている.重畳加算合成法 [11] を用いば, $\mathbb{E}[S_k|S]$ からk番目の音源信号を復元できる.

2.3 KL-NMF に基づく音源分離

KL-NMF は, 混合音の「振幅」スペクトログラムを分解する ために用いることが一般的である [5]. すなわち, $x_{nm} = |s_{nm}|$ とする.コスト関数は KL ダイバージェンス

$$\mathcal{C}_{\mathrm{KL}}(\boldsymbol{x}_n | \boldsymbol{y}_n) = \sum_{m=1}^{M} \left(x_{nm} \log \frac{x_{nm}}{y_{nm}} - x_{nm} + y_{nm} \right)$$
(5)

で与えられる.ただし,式 (5) はスケール不変ではないことに 注意する.このことは,混合音のスペクトル x_n の音量を変化 させると音源分離結果 y_n も変化することを意味する.

確率モデルとして解釈するには,潜在変数 |s_{knm}| が y_{knm} を 平均パラメータとするポアソン分布に従うことを仮定する.

$$|s_{knm}||y_{knm} \sim \text{Poisson}(y_{knm}) \tag{6}$$

ここで,式 (3) から本来は $s_{nm} = \sum_k s_{knm}$ であるが,振幅の加 法性が成立するという強い仮定のもとでは $|s_{nm}| = \sum_k |s_{knm}|$ が成立する.いま, $x_{nm} = |s_{nm}|$ かつ $y_{nm} = \sum_k y_{knm}$ である ことを思い出すと,ポアソン分布の再生性から次式を得る.

$$x_{nm}|y_{nm} \sim \text{Poisson}(y_{nm})$$
 (7)

 $|s_{nm}| = \sum_{k} |s_{knm}|$ を満たすポアソン変数 $\{|s_{knm}|\}_{k=1}^{K}$ に基づく確率モデルを用いると, $x_{nm} = |s_{nm}|$ が与えられたときの $|s_{knm}|$ の期待値は $\mathbb{E}[|s_{knm}|||s_{nm}] = y_{knm}y_{nm}^{-1}|s_{nm}|$ となり,振幅の加法性(位相の保存性)から最終的に式(4)を得る.

2.4 IS-NMF に基づく音源分離

IS-NMF は, 混合音の「パワー」スペクトログラムを分解する ために用いることが一般的である [6]. すなわち, $x_{nm} = |s_{nm}|^2$ とする.コスト関数は IS ダイバージェンス

$$\mathcal{C}_{\rm IS}(\boldsymbol{x}_n | \boldsymbol{y}_n) = \sum_{m=1}^M \left(\frac{x_{nm}}{y_{nm}} - \log \frac{x_{nm}}{y_{nm}} - 1 \right) \tag{8}$$

で与えられる.式(8)はスケール不変であるので,理論的には IS-NMFの方が音源分離に適していることが知られている.

確率モデルとして解釈するには,潜在変数 s_{knm} が y_{knm} を 分散パラメータとする複素ガウス分布に従うことを仮定する.

$$s_{knm}|y_{knm} \sim \mathcal{N}_c(0, y_{knm}) \tag{9}$$

ここで, $s_{nm} = \sum_k s_{knm}$ かつ $y_{nm} = \sum_k y_{knm}$ であることを思い出すと,複素ガウス分布の再生性から $s_{nm}|y_{nm} \sim \mathcal{N}_c(0, y_{nm})$ が成立する.このことから, $x_{nm} = |s_{nm}|^2$ は指数分布に従うことが分かる.

$$x_{nm}|y_{nm} \sim \text{Exponential}(y_{nm})$$
 (10)

 $s_{nm} = \sum_{k} s_{knm} を満たすガウス変数 <math>\{s_{knm}\}_{k=1}^{K}$ に基づく 確率モデルを用いると, s_{nm} が与えられたときの s_{knm} の期待 値は式 (4) で,分散は次式で求めることができる.

$$\mathbb{V}[s_{knm}|s_{nm}] = y_{knm} - y_{knm} y_{nm}^{-1} y_{knm}$$
(11)

3. 時間領域における音源分離

本章では初心に戻り,音源分離を時間領域における分解問題 として考えなおす.具体的には,混合音の生成モデルを提案し, 潜在変数である音源信号を推定する方法について議論する.



図 2 局所信号 *o_{kn}* および *o_{kn'}* は異なる位相や振幅をもっているが,
 同一の周期に従っていることに着目する.

3.1 問題設定

我々の目標は,与えられた混合音をK個の音源信号の和に 分解することである.いま,観測データとしてN個の実ベ クトルの集合 $O = [o_1, \dots, o_N] \in \mathbb{R}^{M \times N}$ を考える.ここで, $o_n \in \mathbb{R}^M$ は,長さMの窓を用いて混合音から切り出されたフ レームnにおける局所的な信号である.このとき, o_n の分解

$$\boldsymbol{o}_n = \sum_{k=1}^K \boldsymbol{o}_{kn} \tag{12}$$

を考える. o_{kn} はk番目の音源信号から切り出されたフレームnにおける局所信号である.離散フーリエ変換行列を $F \in \mathbb{C}^{M \times M}$ とすると, $s_n = Fo_n$ かつ $s_{kn} = Fo_{kn}$ であるから,式(12)の時間領域表現は式(3)の周波数領域表現と等価である.

モノラルの混合音を分離することは不良設定問題であるため, 何らかの制約が必要になる.本研究では, k 番目の音源信号に おける局所的な波形 $\{o_{kn}\}_{n=1}^{N}$ は異なるが,何らかの統計的な 性質(周期性や白色性など)を共有していると仮定する.例え ば,図2に示すように,音源信号が時変な振幅をもつ正弦波で あれば,局所信号 o_{kn} および $o_{kn'}$ $(n \neq n')$ の位相や振幅は異 なるが,振動周期は定常である.そこで, o_{kn} に対して,非定 常な因子 π_{kn} と定常な因子 ϕ_{kn} とに基づく分解 $o_{kn} = \pi_{kn}\phi_{kn}$ を考える.ここで, ϕ_{kn} は k 番目の定常な「基底信号」から 切り出されたフレーム m における局所信号であり, π_{kn} はその 係数である.これらは非負値でなくともよい.

結局,観測データOが与えられたときに,各kについて局 所信号 $\{o_{kn}\}_{n=1}^{N}$ を求めることが目標となる.k番目の音源信 号は,重畳加算法合成法 [11]を用いて得ることができる.

3.2 確率モデルの定式化

式 (12) に対する確率モデルを定式化したい.基底信号の定 常性から局所信号 $\{\phi_{kn}\}_{n=1}^{N}$ が同じ共分散をもつことが期待で きるので,同一の多次元ガウス事前分布を考えることができる.

$$\boldsymbol{\phi}_{kn} | \boldsymbol{V} \sim \mathcal{N}(\boldsymbol{0}, \boldsymbol{V}_k), \tag{13}$$

ここで,共分散行列 $V_k \in \mathbb{R}^{M \times M}$ は任意の半正定値行列でよ い.音響信号は通常ゼロを中心として振動するため,平均ベク トルは 0 とした.式 (13) は,任意の連続する M 点における 周辺分布がガウス分布となることを意味しており,基底信号が 従う確率分布はカーネル V_k をもつ定常ガウス過程に他ならな い.もし V_k が周期カーネルであれば,局所信号 $\{\phi_{kn}\}_{n=1}^N$ は 異なる位相をもつ一方,同一の周期に従うことが期待できる.

次に,観測信号 o_n の尤度について考える. $o_{kn} \ge \phi_{kn}$ の間には線形性 $o_{kn} = \pi_{kn}\phi_{kn}$ が成立しているため,式 (13)から o_{kn} もやはりガウス分布に従うことが分かる.

$$\boldsymbol{o}_{kn}|\boldsymbol{\pi}, \boldsymbol{V} \sim \mathcal{N}(\boldsymbol{0}, \pi_{kn}^2 \boldsymbol{V}_k) \tag{14}$$

さらに,式(12)に着目すると,ガウス分布の再生性から o_nも ガウス分布に従うことが分かる.

$$\boldsymbol{o}_n | \boldsymbol{\pi}, \boldsymbol{V} \sim \mathcal{N}\left(\boldsymbol{0}, \sum_{k=1}^K \pi_{kn}^2 \boldsymbol{V}_k \right)$$
 (15)

式 (15) には,基底信号の具体的な波形を表す $\{\phi_{kn}\}_{k=1}^{K}$ が含 まれておらず,基底信号を周辺化することであらゆる波形の可 能性を考慮した表現となっている.したがって, $\{\phi_{kn}\}_{k=1}^{K}$ の 位相を明示的に考える必要がなく,より頑健な音源分離ができ ると期待できる.いま, $h_{kn} = \pi_{kn}^2 \ge 0$, $X_n = o_n o_n^T \succeq 0$, $Y_n = \sum_k h_{kn} V_k \succeq 0$ とすると^(注1),式 (15) から X_n の対数 尤度は次式で与えられる^(注2).

$$\log p(\boldsymbol{X}_n | \boldsymbol{Y}_n) \stackrel{c}{=} -\frac{1}{2} \log |\boldsymbol{Y}_n| - \frac{1}{2} \operatorname{tr}(\boldsymbol{X}_n \boldsymbol{Y}_n^{-1})$$
(16)

いま,観測データとしてテンソル $X = [X_1, \cdots, X_n] \in \mathbb{R}^{M \times M \times N}$ が与えられたとき,対数尤度 $\sum_n \log p(X_n | Y_n)$ が最大となるような $H = [h_1, \cdots, h_K]^T \in \mathbb{R}^{K \times N}$ および $V = [V_1, \cdots, V_K] \in \mathbb{R}^{M \times M \times K}$ を求めたい.これは,4.章に示すように,入力 X_n がランク1の半正定値行列 $(X_n = o_n o_n^T)$ に限定された PSDTF の特別な場合である.したがって,4.3 節 で述べる乗法更新アルゴリズムに基づく最尤推定が行える.

3.3 確率モデルに基づく音源分離

最後に, *H* および *V* を用いて局所信号 $o_{kn} = \pi_{kn}\phi_{kn}$ を確 率的な枠組みのもとで推定する. π_{kn} や ϕ_{kn} を陽に扱うことな く,式 (14) および式 (15) から o_{kn} の事後分布もガウス分布と なることが分かり, その平均と分散は次式で与えられる.

$$\mathbb{E}[\boldsymbol{o}_{kn}|\boldsymbol{o}_n] = \boldsymbol{Y}_{kn}\boldsymbol{Y}_n^{-1}\boldsymbol{o}_n \tag{17}$$

$$\mathbb{V}[\boldsymbol{o}_{kn}|\boldsymbol{o}_{n}] = \boldsymbol{Y}_{kn} - \boldsymbol{Y}_{kn} \boldsymbol{Y}_{n}^{-1} \boldsymbol{Y}_{kn}$$
(18)

ここで, $Y_{kn} = h_{kn}V_k \geq 0$ とした ($Y_n = \sum_k Y_{kn} \geq 0$). 式 (17) は, 観測信号 o_n のうち, 位相や波形を陽に考えること なく, カーネル V_k に対応する成分のみを通過させるウィナー フィルタである.時間領域における式 (17) および式 (18) は, 周波数領域における式 (4) および式 (11) と非常に類似した形式 をもつ.ただし,提案法ではベクトル o_{kn} ごとに独立な計算に なっているのに対し,従来法ではベクトル s_{kn} の要素 s_{knm} ご とに独立な計算になっている点が異なる.したがって,提案法 では,周波数ビン間の相関構造を考慮しながら音源分離を行っ ていることが示唆される(詳細は次節参照のこと).

3.4 フーリエトリックに基づく近似的高速計算

従来と同様に周波数領域での定式化について議論する(図1). 式(15)から,観測信号 o_nの線形写像である複素スペクトル Fo_nもまた複素ガウス分布に従うことが分かる.

$$Fo_n | H, V \sim \mathcal{N}_c \left(\mathbf{0}, \sum_{k=1}^K h_{kn} F V_k F^H \right)$$
 (19)

式 (19) は式 (9) で与えられる IS-NMF の確率モデルの自然な 拡張となっている. V_k が巡回行列であれば FV_kF^H は対角行 列となり (V_k は対角化されるという), このとき式 (19) は複 素スペクトルの各要素が独立であると仮定している式 (9) と等 価になる.自明な例は, V_k が単位行列である場合,すなわち, ϕ_{kn} が定常な白色ガウス性雑音である場合である.一方, V_k が周期カーネルであり,窓幅 M がその周期より十分に大きけ れば, V_k は巡回行列と類似した斜行型の要素配置をもつ.し かし,厳密には V_k は巡回行列とは異なるため,複素スペクト ルの要素間に相関が発生してしまう (図 4 および図 5 の実験結 果を参照).ただし,音響信号は白色成分と周期成分とで構成 されているとみなせるため,我々の提案法の近似的高速算法と して IS-NMF は有用かつ妥当であるといえる.

4. 半正定値テンソル分解

本章では、半正定値テンソル分解 (Positive Semidefinite Tensor Factorization: PSDTF) とよぶ新しい因子分解法について 説明する.NMF は N 個の非負値ベクトル(行列データ)を K 個の非負値ベクトルの凸結合で近似するのと同様に、PSDTF は N 個の半正定値行列(テンソルデータ)を K 個の半正定 値行列の凸結合で近似する.PSDTF は NMF の自然な拡張に なっており、乗法更新アルゴリズムの導出やノンパラメトリッ クベイズモデルに基づく基底数の無限化などが可能である.

4.1 問題設定

はじめに,我々が取り組む問題について定義する.観測デー タとして,3階のテンソル $X = [X_1, \cdots, X_n] \in \mathbb{R}^{M \times M \times N}$ を 考える.本稿では,テンソルの各要素 $X_n \in \mathbb{R}^{M \times M}$ は実対称 半正定値行列であるとするが, $X_n \in \mathbb{C}^{M \times M}$ が複素エルミー ト半正定値行列である場合も同様の取り扱いが可能である.

我々の目標は,それぞれの半正定値行列 X_n をK個の半正定値行列 $\{V_k\}_{k=1}^K$ (基底行列)の凸結合で近似することである.

$$\boldsymbol{X}_{n} \approx \sum_{k=1}^{K} h_{kn} \boldsymbol{V}_{k} \stackrel{\text{def}}{=} \boldsymbol{Y}_{n}$$
(20)

ここで, $h_{kn} \ge 0$ はn番目の要素 X_n におけるk番目の基底行列 V_k の重みである.観測行列 X_n と再構成行列 Y_n との間の誤差 $C_{\phi}(X_n|Y_n)$ を評価する尺度として,本研究ではBregman行列ダイバージェンス[7]を利用する.

$$C_{\phi}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n}) = \phi(\boldsymbol{X}_{n}) - \phi(\boldsymbol{Y}_{n}) - \operatorname{tr}\left(\nabla\phi(\boldsymbol{Y}_{n})^{T}(\boldsymbol{X}_{n} - \boldsymbol{Y}_{n})\right) \quad (21)$$

ここで, ϕ は厳密に凸な関数である.このダイバージェンスは常に非負であり, $X_n = Y_n$ であるときに限りゼロをとる.本稿では, $\phi(Z) = -\log |Z|$ である場合のLog-Determinant (LD)ダイバージェンス [12] を用いる場合を考える.

$$\mathcal{C}_{\rm LD}(\boldsymbol{X}_n | \boldsymbol{Y}_n) = -\log \left| \boldsymbol{X}_n \boldsymbol{Y}_n^{-1} \right| + \operatorname{tr} \left(\boldsymbol{X}_n \boldsymbol{Y}_n^{-1} \right) - M \tag{22}$$

IS ダイバージェンス $C_{IS}(x|y) = -\log(x/y) + x/y - 1$ は, M = 1とした LD ダイバージェンスの特別な場合である.

いま,コスト関数 $\mathcal{C}_{ ext{LD}}(m{X}|m{Y}) = \sum_n \mathcal{C}_{ ext{LD}}(m{X}_n|m{Y}_n)$ を最小

⁽注1): Ψ が半正定値行列であるとき Ψ ≥ 0 と書く.

⁽注2): ≟ は定数項を除いて等号が成立することを示す.

化するような $H = [h_1, \dots, h_K] \in \mathbb{R}^{N \times K}$ および $V = [V_1, \dots, V_K] \in \mathbb{R}^{M \times M \times K}$ を求めたい.ただし, H に関しては非負値制約が, V に関しては半正定値制約が課されていることに注意する.このような因子分解法を LD-PSDTF と呼ぶ.

4.2 補助関数法

本研究では,解析的な計算を可能にするため,補助関数法 [8] を用いて,コスト関数 $C_{LD}(X|Y)$ を Y(H および V)に関し て間接的に最小化することを考える.いま, $F(\theta)$ を θ に関し て最小化すべき関数であるとすると,

$$\mathcal{F}(\boldsymbol{\theta}) \leq \mathcal{F}^+(\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{\phi}) \tag{23}$$

を満たす $\mathcal{F}^+(\theta,\phi)$ を $\mathcal{F}(\theta)$ の補助関数と呼ぶ.ここで, ϕ は 補助パラメータである.このとき,以下の反復更新則

$$\boldsymbol{\phi}^{\text{new}} \leftarrow \operatorname{argmin}_{\boldsymbol{\phi}} \mathcal{F}^+(\boldsymbol{\theta}^{\text{old}}, \boldsymbol{\phi}) \tag{24}$$

$$\boldsymbol{\theta}^{\text{new}} \leftarrow \operatorname{argmin}_{\boldsymbol{\theta}} \mathcal{F}^+(\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{\phi}^{\text{new}})$$
(25)

を用いると, $\mathcal{F}(\theta)$ は単調非増加であることが証明できる.このアルゴリズムの収束性は保証されており, IS-NMF のベイズ 学習でも同様の手法が利用されている [10].

 $C_{LD}(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{Y})$ に対する補助関数 $U_{LD}(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{Y})$ を得るには,半正 定値行列を変数とする不等式を用いる.まず, $f(\boldsymbol{Z}) = \log |\boldsymbol{Z}|$ が凹関数であることに着目すると, $f(\boldsymbol{Z})$ に対して1次のテイ ラー展開を行うことで,次式を得る.

$$\log |\mathbf{Z}| \le \log |\mathbf{\Omega}| + \operatorname{tr}(\mathbf{\Omega}^{-1}\mathbf{Z}) - M$$
(26)

ここで, Ω は任意の半正定値行列(展開点)であり,MはZのサイズである.等号成立条件は, $\Omega = Z$ で与えられる.次に,任意の半正定値行列Aに対して $g(Z) = tr(Z^{-1}A)$ は凸関数であるから,澤田らの不等式[13]を適用可能である.

$$\operatorname{tr}\left(\left(\sum_{k=1}^{K} \boldsymbol{Z}_{k}\right)^{-1} \boldsymbol{A}\right) \leq \sum_{k=1}^{K} \operatorname{tr}\left(\boldsymbol{Z}_{k}^{-1} \boldsymbol{\Phi}_{k} \boldsymbol{A} \boldsymbol{\Phi}_{k}^{T}\right)$$
(27)

ここで, $\{Z_k\}_{k=1}^K$ は任意の半正定値行列であり, $\{\Phi_k\}_{k=1}^K$ は 足すと単位行列になるような補助行列である $(\sum_k \Phi_k = I)$.等 号成立条件は, $\Phi_k = Z_k (\sum_{k'} Z_{k'})^{-1}$ で与えられる.

式 (26) および式 (27) を用いると,式 (22) に対する補助関数 $\mathcal{U}_{\text{LD}}(\boldsymbol{X}_n|\boldsymbol{Y}_n)$ を導くことができる.

$$\mathcal{C}_{\text{LD}}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n}) \stackrel{c}{=} \log |\boldsymbol{Y}_{n}| + \operatorname{tr} \left(\boldsymbol{X}_{n}\boldsymbol{Y}_{n}^{-1}\right)$$

$$\leq \log |\boldsymbol{\Omega}_{n}| + \operatorname{tr} \left(\boldsymbol{Y}_{n}\boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1}\right) - M$$

$$+ \sum_{k} \operatorname{tr} \left(\boldsymbol{Y}_{kn}^{-1}\boldsymbol{\Phi}_{kn}\boldsymbol{X}_{n}\boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T}\right) \qquad (28)$$

$$= \log |\boldsymbol{\Omega}_{n}| + \sum_{k} \operatorname{tr} \left(h_{kn}\boldsymbol{V}_{k}\boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1}\right) - M$$

$$+ \sum_{k} \operatorname{tr} \left(h_{kn}^{-1}\boldsymbol{V}_{k}^{-1}\boldsymbol{\Phi}_{kn}\boldsymbol{X}_{n}\boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T}\right) \stackrel{\text{def}}{=} \mathcal{U}_{\text{LD}}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n})$$

ここで, Ω_n は半正定値行列であり, $\{\Phi_{kn}\}_{k=1}^K$ は足すと単位 行列となるような補助行列である.等号が成立する,すなわち, $\mathcal{U}_{\text{LD}}(\boldsymbol{X}_n|\boldsymbol{Y}_n)$ を最小化するときの条件(補助パラメータの反 復更新則)は次式で与えられる.

$$\boldsymbol{\Omega}_n = \boldsymbol{Y}_n \qquad \boldsymbol{\Phi}_{kn} = \boldsymbol{Y}_{kn} \boldsymbol{Y}_n^{-1} \tag{29}$$

4.3 乗法更新アルゴリズム

補助関数 $\mathcal{U}_{LD}(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{Y}) = \sum_{n} \mathcal{U}_{LD}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n})$ を単調減少させる ことができる乗法更新アルゴリズムを導く.ただし,スケー ルの任意性を除くため, $\operatorname{tr}(\boldsymbol{V}_{k}) = 1$ という制約をおく(LD-PSDTF のベイズ学習においては不要). $\operatorname{tr}(\boldsymbol{V}_{k}) = s$ である場 合は, $\mathcal{C}_{LD}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n})$ および $\mathcal{U}_{LD}(\boldsymbol{X}_{n}|\boldsymbol{Y}_{n})$ の値を変化させずに, $\boldsymbol{V}_{k} \leftarrow \frac{1}{s} \boldsymbol{V}_{k}$ かつ $h_{kn} \leftarrow sh_{kn}$ と更新できる.

まず,式 (28) を *h_{kn}* について微分してゼロとおき,式 (29) を代入すると,以下の更新則を得る.

$$h_{kn} \leftarrow h_{kn} \sqrt{\frac{\operatorname{tr}(\boldsymbol{Y}_n^{-1} \boldsymbol{V}_k \boldsymbol{Y}_n^{-1} \boldsymbol{X}_n)}{\operatorname{tr}(\boldsymbol{Y}_n^{-1} \boldsymbol{V}_k)}}$$
(30)

これは, h_{kn} に非負係数を乗ずる乗法更新則となっており, h_{kn} の非負性は自然に保たれている.次に,式(28)を V_k について微分してゼロとおき,式(29)を代入すると,次式を得る.

 $\boldsymbol{V}_{k}\boldsymbol{P}_{k}\boldsymbol{V}_{k} = \boldsymbol{V}_{k}^{\text{old}}\boldsymbol{Q}_{k}\boldsymbol{V}_{k}^{\text{old}}$ (31)

ここで, $V_k^{ ext{old}}$ は V_k の現在の値である. P_k および Q_k は半正定値行列であり,次式で与えられる.

$$\boldsymbol{P}_{k} = \sum_{n=1}^{N} h_{kn} \boldsymbol{Y}_{n}^{-1} \quad \boldsymbol{Q}_{k} = \sum_{n=1}^{N} h_{kn} \boldsymbol{Y}_{n}^{-1} \boldsymbol{X}_{n} \boldsymbol{Y}_{n}^{-1} \qquad (32)$$

ここで, Q_k は半正定値行列であるので,ある下三角行列 L_k についてコレスキー分解 $Q_k = L_k L_k^T$ が可能である.式(31)は解析的に解くことができ,最終的に以下の更新則を得る.

$$\boldsymbol{V}_{k} \leftarrow \boldsymbol{V}_{k} \boldsymbol{L}_{k} (\boldsymbol{L}_{k}^{T} \boldsymbol{V}_{k} \boldsymbol{P}_{k} \boldsymbol{V}_{k} \boldsymbol{L}_{k})^{-\frac{1}{2}} \boldsymbol{L}_{k}^{T} \boldsymbol{V}_{k}$$
(33)

行列の半正定値性の定義に従えば,ある行列 A が実対称半正 定値行列であることは, $A = ZZ^T$ を満たす実行列 Z が存在 することと同値である.したがって,式 (33) において V_k の 半正定値性は自然に保たれていることが分かる.

4.4 IS-NMF との関連性

LD-PSDTF は IS-NMF の自然な拡張であり, X_n および V_k が対角行列であれば, LD-PSDTF は IS-NMF と等しくなる. このとき,任意の半正定値行列の対角成分は非負値ベクトルで あるので,式 (22)のコスト関数は

$$\mathcal{C}_{\text{LD}}(\boldsymbol{X}_n | \boldsymbol{Y}_n) = \mathcal{C}_{\text{IS}}(\text{diag}(\boldsymbol{X}_n) | \text{diag}(\boldsymbol{Y}_n))$$
(34)

とでき,式 (30) および式 (33) で与えられる乗法更新則は IS-NMF のための収束保証付きの乗法更新則 [8] と一致する.

5. 無限半正定値テンソル分解

本章では,理論上は可算無限個の基底行列を内包する無限半 正定値テンソル分解(iPSDTF)について述べる.ノンパラメト リックベイズモデルに基づく iPSDTF では,観測データに合わ せて実質的に必要なだけの基底を学習することができる.

5.1 確率モデルの定式化

LD-PSDTFのベイズモデルについて説明する.まず,式(20) を少し変形した以下の分解を考える.

$$\boldsymbol{X}_{n} \approx \sum_{k=1}^{K} \theta_{k} h_{kn} \boldsymbol{V}_{k} \stackrel{\text{def}}{=} \boldsymbol{Y}_{n}$$
(35)

-5 -

ここで, $\theta_k \ge 0$ は k 番目の基底行列の重みであり, $\theta_k = 1$ と すれば通常の LD-PSDTF と一致する. $\boldsymbol{\theta} = [\theta_1, \cdots, \theta_K]^T$ の 導入は基底数を無限化する際に重要な役割を果たす.

5.1.1 有限モデル

まず,基底数 K が有限である場合のベイズモデルを設計する. θ については $\theta_k = 1$ としておく.非負値 $h_{kn} \ge 0$ および 半正定値行列 $V_k \succeq 0$ に対する事前分布としては,ガンマ分布 およびウィシャート分布を用いることが一般的である.

$$h_{kn} \sim \mathcal{G}(a_0, b_0) \qquad \mathbf{V}_k \sim \mathcal{W}(\nu_0, \mathbf{V}_0)$$
 (36)

ここで, a_0 および b_0 は形状およびレートパラメータであり, ν_0 および V_0 は自由度および尺度行列である.

与えられた半正定値行列 $\{X_n\}_{n=1}^N$ は,それぞれ独立にウィシャート分布に従うと仮定する.

$$\nu \boldsymbol{X}_{n} | \boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V} \sim \mathcal{W} \left(\nu, \sum_{k=1}^{K} \theta_{k} h_{kn} \boldsymbol{V}_{k} \right)$$
(37)

ここで, ν はウィシャート分布の自由度である. X_n に ν を乗 じる理由は, 観測行列 X_n の期待値を再構成行列 Y_n と等し くするためである ($\mathbb{E}[X_n] = Y_n$). このとき, $\nu \gg M$ であれ ば, $\mathbb{M}[X_n] = \frac{\nu - M - 1}{\nu} Y_n \approx Y_n$ となる. 一方, $\nu < M$ であ れば, $\mathbb{M}[X_n]$ は定義されず, X_n はランク落ちになる.また, $M = \nu = 1$ であれば, 式 (37) は式 (10) で与えられる指数分 布と等価になる (IS-NMF). したがって, X_n の対数尤度は

$$\log p(\boldsymbol{X}_n | \boldsymbol{Y}_n) = C(\nu) + \frac{\nu - M - 1}{2} \log |\boldsymbol{X}_n| - \frac{\nu}{2} \log |\boldsymbol{Y}_n| - \frac{\nu}{2} \operatorname{tr} \left(\boldsymbol{X}_n \boldsymbol{Y}_n^{-1} \right)$$
(38)

で与えられる.ここで, $C(\nu)$ は ν のみを含む定数項であり, X_n のみに依存する第二項も定数項となる.式 (38)と式 (22) を比較すると,対数尤度 $\log p(X|Y) = \sum_n \log p(X_n|Y_n)$ をY に関して最大化する問題は,コスト関数 $C_{\text{LD}}(X|Y) = \sum_n C_{\text{LD}}(X_n|Y_n)$ を最小化する問題と等価である.

5.1.2 無限モデル

基底数が $K \to \infty$ である場合のベイズモデルを設計するう えで,無限個の基底が存在するとしても,観測データを表現す るのに実質的には少数の基底しか利用されないようにしたい. これを実現するため, IS-NMF のノンパラメトリックベイズ拡 張 [10] を参考にする.いま, $K \to \infty$ とすると,基底の重みを 表す $\theta = [\theta_1, \dots, \theta_\infty]^T$ は無限次元の非負ベクトルとなり,そ のうちの一部のみが有意に大きな値をもち,それ以外はほとん どゼロとなるようにしたい.したがって, θ に対する事前分布 としてガンマ過程を用いるのが自然である.

$$\theta_k \sim \mathcal{G}(\alpha c/K, \alpha) \tag{39}$$

ここで, $\alpha \ge 0$ および $c \ge 0$ は正の超パラメータであり, $\mathbb{E}_{\text{prior}}[\theta_k] = c/K$ および $\mathbb{E}_{\text{prior}}[\sum_k \theta_k] = c$ となっている. $K \to \infty$ とすれば,以下のガンマ過程が得られる.

$$G \sim \text{GaP}(\alpha, G_0) \tag{40}$$

ここで, G₀ はある空間 Θ上に定義された基底測度であり,

 $G(\Theta) = c を満たす. サンプルされる G は \Theta 上の離散測度と$ $なることが知られており, <math>\mathbb{E}[G] = G_0$ かつ $\mathbb{V}[G] = G_0/\alpha$ とな る.空間 Θ の微小区間への分割を { $\Theta_1, \dots, \Theta_\infty$ } とすると, $G(\Theta_k) = \theta_k$ となっている. α は集中度と呼ばれ, α が小さく なるほど θ はよりスパースになる (偏り $\mathbb{V}[G]$ が大きくなる).

最終的に, GaP-LD-PSDTFのベイズモデルは,式(36), 式(37) および式(39) で与えられる.計算機上では $K \to \infty$ は扱えないが, $K \in \alpha$ に比べて十分大きな値に設定すれば, 式(39) はガンマ過程の良い近似となる.このとき,基底測度 G_0 は一様な測度であることを仮定している.

5.2 変分ベイズ法

我々の目標は,観測データXが与えられたとき,ベイズの公式を用いて確率変数の事後分布 $p(\theta, H, V|X) = p(X, \theta, H, V)/p(X)$ を計算することである.しかし,周辺尤度 $p(X) = \iiint p(X, \theta, H, V) d\theta dH dV$ の計算は解析的に行えないため,変分ベイズ法を用いて $p(\theta, H, V|X)$ を近似的に求めることにする.まず,次式のような因子分解が可能な関数形をもつ分布 $q(\theta, H, V)$ を考える.

$$q(\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V}) = \prod_{k=1}^{K} \left(q(\theta_k) \left(\prod_{n=1}^{N} q(h_{kn}) \right) q(\boldsymbol{V}_k) \right)$$
(41)

真の事後分布 $p(\theta, H, V|X)$ ではこのような変数間の独立性は 成立しないが, $q(\theta, H, V) \ge p(\theta, H, V|X)$ の間の KL ダイ バージェンスを最小化するような $q(\theta, H, V)$ を求めたい.こ れは,対数周辺尤度 $\log p(X)$ の変分下限 \mathcal{L} を最大化すること と同値であることが知られている.

$$\log p(\mathbf{X}) \ge \mathbb{E}[\log p(\mathbf{X}|\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V})] \\ + \mathbb{E}[\log p(\boldsymbol{\theta})] + \mathbb{E}[\log p(\boldsymbol{H})] + \mathbb{E}[\log p(\boldsymbol{V})] \\ - \mathbb{E}[\log q(\boldsymbol{\theta})] - \mathbb{E}[\log q(\boldsymbol{H})] - \mathbb{E}[\log q(\boldsymbol{V})] \equiv \mathcal{L}$$
(42)

ここで,第一項は式 (38) に対する期待値計算であるが,解析的 な計算は依然困難である.本研究では, $\mathcal{L} \ge \mathcal{L}'$ となるさらな る変分下限 \mathcal{L}' を設計し, \mathcal{L}' の最大化を通して \mathcal{L} を間接的に最 大化することを考える.これは, $-\mathcal{L}'$ を $-\mathcal{L}$ の補助関数とみな した場合の補助関数法となっている.具体的には,式(26)およ び式(27)を用いると,第一項の変分下限は次式で与えられる.

$$\mathbb{E}[\log p(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V})]$$

$$\stackrel{c}{=} -\frac{\nu}{2} \sum_{n=1}^{N} \left(\mathbb{E}[\log |\boldsymbol{Y}_{n}|] + \mathbb{E}[\operatorname{tr}(\boldsymbol{X}_{n}\boldsymbol{Y}_{n}^{-1})] \right) \quad (43)$$

$$\stackrel{\geq}{=} -\frac{\nu}{2} \sum_{n=1}^{N} \left(\log |\boldsymbol{\Omega}_{n}| + \sum_{k=1}^{K} \mathbb{E}[\operatorname{tr}(\boldsymbol{\theta}_{k}h_{kn}\boldsymbol{V}_{k}\boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1})] - M + \sum_{k=1}^{K} \mathbb{E}[\operatorname{tr}\left(\boldsymbol{\theta}_{k}^{-1}h_{kn}^{-1}\boldsymbol{V}_{k}^{-1}\boldsymbol{\Phi}_{kn}\boldsymbol{X}_{n}\boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T}\right)] \right)$$

ここで, Ω_n は任意の半正定値行列, $\{\Phi_{kn}\}_{k=1}^K$ は足すと単位 行列となるような補助行列である.等号成立条件は次式となる.

$$\mathbf{\Omega}_n = \sum_k \mathbb{E}[\mathbf{Y}_{kn}] \tag{44}$$

$$\boldsymbol{\Phi}_{kn} = \left(\mathbb{E}\left[\boldsymbol{Y}_{kn}^{-1}\right]\right)^{-1} \left(\sum_{k'} \left(\mathbb{E}\left[\boldsymbol{Y}_{k'n}^{-1}\right]\right)^{-1}\right)^{-1}$$
(45)

このとき, L'を単調増加させるには, 各因子に関する変分事後 分布を次式に従って順番に更新すればよい.

$$q(\boldsymbol{\theta}) \propto p(\boldsymbol{\theta}) \exp(\mathbb{E}_{q(\boldsymbol{H},\boldsymbol{V})}[\log q(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{H},\boldsymbol{V})])$$

$$q(\boldsymbol{H}) \propto p(\boldsymbol{H}) \exp(\mathbb{E}_{q(\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{V})}[\log q(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{H},\boldsymbol{V})]) \qquad (46)$$

$$q(\boldsymbol{V}) \propto p(\boldsymbol{V}) \exp(\mathbb{E}_{q(\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{H})}[\log q(\boldsymbol{X}|\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{H},\boldsymbol{V})])$$

ここで, $\log q(\mathbf{X}|\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V})$ は $\log p(\mathbf{X}|\boldsymbol{\theta}, \boldsymbol{H}, \boldsymbol{V})$ の変分下限で あり,式(43)から期待値計算を省いたものである.

5.3 変分事後分布の計算

式 (36),式 (37) および式 (39) で定義されたベイズモデルに 対して変分ベイズ法を用いて変分事後分布を求めるためには, 事前分布と尤度関数との共役性を確立する必要がある.しかし, θ_k に着目すると,ガンマ事前分布の対数は θ_k および $\log \theta_k$ に 関する項を含んでいるが,式 (43) で与えられる対数尤度の変 分下限は θ_k および θ_k^{-1} に関する項を含んでいる.

本研究では, $q(\theta_k)$ および $q(h_{kn})$ は一般化逆ガウス (Generalized Inverse Gaussian: GIG) 分布となることが分かる.非 負の実数上に定義された GIG 分布は次式で与えられる.

$$\operatorname{GIG}(x|\gamma,\rho,\tau) = \frac{(\rho/\tau)^{\frac{\gamma}{2}}}{2K_{\gamma}(\sqrt{\rho\tau})} x^{\gamma-1} e^{-\frac{1}{2}(\rho x + \tau x^{-1})}$$
(47)

ここで, γ および $\rho, \tau \ge 0$ はパラメータであり, K_{γ} は第二種変 形ベッセル関数を表す.式 (47)の対数は $\log x$, x および x^{-1} の項を含んでいる.ガンマ分布は GIG 分布の特別な場合である ので,一種の共役性が成立している.この性質は LD-PSDTF の特別な場合である IS-NMF においても利用されている [10]. また,期待値 $\mathbb{E}[x]$ および $\mathbb{E}[x^{-1}]$ は次式で計算可能である.

$$\mathbb{E}[x] = \frac{\sqrt{\tau}K_{\gamma+1}(\sqrt{\rho\tau})}{\sqrt{\rho}K_{\gamma}(\sqrt{\rho\tau})} \quad \mathbb{E}\left[\frac{1}{x}\right] = \frac{\sqrt{\rho}K_{\gamma-1}(\sqrt{\rho\tau})}{\sqrt{\tau}K_{\gamma}(\sqrt{\rho\tau})} \tag{48}$$

一方, $q(V_k)$ は行列 GIG (Matrix GIG: MGIG) 分布 [14] となることが分かる. MGIG 分布は半正定値行列上に定義され た分布であり, 次式で与えられる.

$$MGIG(\boldsymbol{X}|\gamma, \boldsymbol{R}, \boldsymbol{T}) = \frac{2^{\gamma M}}{|\boldsymbol{T}|^{\gamma} B_{\gamma}(\boldsymbol{R}\boldsymbol{T}/4)} |\boldsymbol{X}|^{\gamma - \frac{M+1}{2}}$$
$$\exp\left(-\frac{1}{2} \operatorname{tr}(\boldsymbol{R}\boldsymbol{X} + \boldsymbol{T}\boldsymbol{X}^{-1})\right) \quad (49)$$

ここで, γ は実数であり, $R, T \succeq 0$ は半正定値行列である.Mは行列 X のサイズであり, B_{γ} は第二種行列ベッセル関数 [15] を表す.式 (49) の対数は $\log |X|$, X および X^{-1} の項を含ん でいる.ウィシャート分布や逆ウィシャート分布は, MGIG 分 布の特別な場合である [16].ただし,現在のところ期待値 $\mathbb{E}[X]$ および $\mathbb{E}[X^{-1}]$ を解析的に計算することは困難であるため,モ ンテカルロ法に基づく近似計算法が提案されている [4,17].

上記議論を踏まえて,式(46)に従って変分事後分布を計算 すると,最終的に以下を得る.

$$q(\theta_k) = \operatorname{GIG}(\theta_k | \gamma_k^{\theta}, \rho_k^{\theta}, \tau_k^{\theta})$$

$$q(h_{kn}) = \operatorname{GIG}(h_{kn} | \gamma_{kn}^{h}, \rho_{kn}^{h}, \tau_{kn}^{h})$$

$$q(\boldsymbol{V}_k) = \operatorname{MGIG}(\boldsymbol{V}_k | \gamma_k^{V}, \boldsymbol{R}_k^{V}, \boldsymbol{T}_k^{V})$$
(50)



図 3 音源分離実験結果

このときの変分パラメータは以下で与えられる.

$$\gamma_{k}^{\theta} = \alpha c/K, \quad \rho_{k}^{\theta} = 2\alpha + \nu \sum_{n=1}^{N} \operatorname{tr} \left(\mathbb{E}[h_{kn} \boldsymbol{V}_{k}] \, \boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1} \right) \tau_{k}^{\theta} = \nu \sum_{n=1}^{N} \operatorname{tr} \left(\mathbb{E}[h_{kn}^{-1} \boldsymbol{V}_{k}^{-1}] \, \boldsymbol{\Phi}_{kn} \boldsymbol{X}_{n} \boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T} \right) \gamma_{kn}^{h} = a_{0}, \quad \rho_{kn}^{h} = 2b_{0} + \nu \operatorname{tr} \left(\mathbb{E}[\theta_{k} \boldsymbol{V}_{k}] \, \boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1} \right) \tau_{kn}^{h} = \nu \operatorname{tr} \left(\mathbb{E}[\theta_{k}^{-1} \boldsymbol{V}_{k}^{-1}] \, \boldsymbol{\Phi}_{kn} \boldsymbol{X}_{n} \boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T} \right) \gamma_{k}^{V} = \nu_{0}/2, \quad \boldsymbol{R}_{k}^{V} = \boldsymbol{V}_{0}^{-1} + \nu \sum_{n=1}^{N} \mathbb{E}[\theta_{k} h_{kn}] \, \boldsymbol{\Omega}_{n}^{-1} \boldsymbol{T}_{k}^{V} = \nu \sum_{n=1}^{N} \mathbb{E}[\theta_{k}^{-1} h_{kn}^{-1}] \, \boldsymbol{\Phi}_{kn} \boldsymbol{X}_{n} \boldsymbol{\Phi}_{kn}^{T}$$

$$(51)$$

6.評価

LD-PSDTF を用いた音源分離実験について報告する.本稿では,4.章で述べた最尤推定を用いるものとし,5.章で述べた ベイズ推定については[4]を参考にされたい.

6.1 実験条件

実験には,RWC研究用音楽データベース:楽器音 [18] に収録 されているピアノ(011PFNOM),エレキギター(131EGLPM) およびクラリネット(311CLNOM)の単独音を用いた.各楽器 ごとに,異なる3つの音高(C4,E4,G4)をもつ2秒間の音響 信号を準備し,それらを7つの異なる組み合わせで重畳したも の(C4,E4,G4,C4+E4,C4+G4,E4+G4,C4+E4+G4)を連 結することで14秒の音響信号を合成した(16[kHz]).

次に,与えられた混合音を C4, E4, G4 に対応する音源信号 に分離することを試みた.まず,ガウス窓を用いて局所信号 $\{o_n\}_{n=1}^N$ を切り出し, $X_n = o_n o_n^T$ とした.窓幅は 512 点,シ フト長は 160 点とした (M = 512, N = 1400).比較のため,振 幅スペクトログラムに対する KL-NMF とパワースペクトログラ ムに対する IS-NMF も評価した(2.3節および2.4節).位相情 報を復元するため,反復 STFT 法 [2] を用いる場合も評価した. 基底数は K = 3,反復回数は 100 回とし,乗法更新アルゴリズ ムを用いた.音源分離結果は,BSS Eval Toolbox [19] を用いて, source-to-distortion ratio (SDR), source-to-interferences ratio (SIR) および sources-to-artifacts ratio (SAR) で評価した.

6.2 実験結果

図 3 に示す通り, 音源分離タスクにおいて LD-PSDTF は NMF に対する明確な優位性を示した.SDR, SIR, SAR の平均 は, KL-NMF では 17.7 dB, 22.2 dB, 19.7 dB, IS-NMF では 19.1 dB, 24.0 dB, 21.0 dB であったのに対し, LD-PSDTF で は 23.0 dB, 27.7 dB, 25.1 dB であった^(注3).反復 STFT 法を 用いるとスペクトログラムの無矛盾性は向上するが,音源信号

⁽注3): 著者の WEB サイトにおいてサンプルファイルが試聴可能.



図 5 LD-PSDTF によるクラリネット信号の分解結果

の品質は低下した.図4 および図5 に示す通り, LD-PSDTF を用いると,減衰音と持続音のいずれに対しても基底行列Vお よび音量変化 H を適切に推定することができた.ここで,各 基底行列 V_k における斜め縞の間隔は周期を表しており, V_k の中心付近は巡回行列に近くなっている.しかし,窓関数の影 響で周辺部はそうはならないので,3.4節で議論した通り,周 波数領域においては周波数成分間に相関が発生することは原理 的に避けられない.LD-PSDTF はこの影響を考慮することで 優れた音源分離性能を達成している.LD-PSDTF の主な課題 は,計算コストが O(KNM³) であり, NMF の O(KNM) よ りもはるかに大きいことである.計算時間を短縮し,局所解を 回避するため,実際には IS-NMF で LD-PSDTF を初期値す る, すなわちある程度収束が進むまで基底行列を対角行列に制 限して反復更新を行う方法が推奨される.

7. おわりに

本稿では, Log-Determinant 半正定値テンソル分解 (LD-PSDTF) と呼ぶ新しい因子分解法を提案した.LD-PSDTF は IS-NMF の自然な拡張となっており, IS-NMF と同様に収束性 が保証された乗法更新則を用いて最尤推定が行えることを示 した.また,ガンマ過程に基づくノンパラメトリックベイズモ

デルを提案し,観測データに合わせて基底数を自動調節する 枠組みについて論じた.LD-PSDTF を音源分離に適用すると, KL-NMF や IS-NMF より優れた音源分離結果が得られた.

今後の課題として, PSDTF の興味深いもう一つの変種で ある von Neumann (vN) ダイバージェンスに基づく PSDTF (式 (21) において $\phi(Z) = \operatorname{tr}(Z \log Z - Z)$ となるとき) に対し て,最尤推定法およびベイズ推定法を確立したい.vN-PSDTF は KL-NMF の自然な拡張となっているため,音響信号処理だ けではなく幅広い分野への応用が期待できる.

謝辞:本研究の一部は, JSPS 科研費 23700184, MEXT 科研費 25870192, JST CREST OngaCREST の支援を受けた.

文

献

- [1] D. Lee and H. Seung. Algorithms for non-negative matrix factorization. NIPS, pp. 556-562, 2000.
- [2] D. W. Griffin and J. S. Lim. Signal estimation from modified short-time Fourier transform. IEEE Trans. on Acoustics, Speech, and Signal Processing, 32(2):236-243, 1984.
- J. Le Roux et al. Explicit consistency constraints for STFT [3] spectrograms and their application to phase reconstruction. SAPA, pp. 23-28, 2008.
- [4]K. Yoshii et al. Infinite positive semidefinite tensor factorization for source separation of mixture signals. ICML, pp. 576-584, 2013.
- P. Smaragdis and J. C. Brown. Non-negative matrix factor-[5]ization for polyphonic music transcription. WASPAA, pp. 177-180, 2003.
- [6] C. Févotte et al. Nonnegative matrix factorization with the Itakura-Saito divergence: With application to music analysis. Neural Computation, 21(3):793-830, 2009.
- [7]L. M. Bregman. The relaxation method of finding the common points of convex sets and its application to the solution of problems in convex programming. USSR Comp. Math. and Math. Physics, 7(3):200-217, 1967.
- [8] M. Nakano et al. Convergence-guaranteed multiplicative algorithms for non-negative matrix factorization with beta divergence. MLSP, pp. 283-288, 2010.
- [9] A. T. Cemgil. Bayesian inference for nonnegative matrix factorisation models. Computational Intelligence and Neuroscience, 2009:Article ID 785152, 2009.
- [10]M. Hoffman et al. Bayesian nonparametric matrix factorization for recorded music. ICML, pp. 439-446, 2010.
- J. Allen and L. Rabiner. A unified approach to short-time [11]Fourier analysis and synthesis. *IEEE*, 65(11):1558-1564, 1977.
- [12] B. Kulis et al. Low-rank kernel learning with Bregman matrix divergences. JMLR, 10:341–376, 2009.
- [13]H. Sawada et al. Efficient algorithms for multichannel extensions of Itakura-Saito nonnegative matrix factorization. ICASSP, pp. 261–264, 2012.
- [14] O. Barndorff-Nielsen *et al.* Exponential transformation models. Royal Society of London, 379(1776):41-65, 1982.
- [15] C. S. Herz. Bessel functions of matrix argument. Annals of Mathematics, 61(3):474-523, 1955.
- [16] R. W. Butler. Generalized inverse Gaussian distributions and their Wishart connections. Scandinavian Journal of Statistics, 25(1):69-75, 1998.
- [17]M. Yang et al. Multi-task learning with Gaussian matrix generalized inverse Gaussian model. ICML, 2013.
- M. Goto et al. RWC music database: Music genre database [18]and musical instrument sound database. ISMIR, 2003.
- E. Vincent et al. Performance measurement in blind audio [19]source separation. IEEE Trans. on Acoustics, Speech, and Signal Processing, 14(4):1462–1469, 2006.