自己正確推定損失による Deep Prior を用いた脳磁図の電流源推定\* ☆矢野 肇, 高島遼一, 滝口哲也 (神戸大), 中川誠司 (千葉大)

# 1 はじめに

脳磁図(magnetoencephalography:MEG)と脳波 (electroencephalography:EEG)は時間分解能に優 れた非侵襲な脳機能計測手法であり、これらの発生源 は脳内の電流でモデル化される.MEG・EEGの脳 内電流源の推定は、脳機能の解明や脳疾患の診断に 応用されている.しかしながら、脳内の電流分布の 推定は、電流源のパラメータ数に対して頭外のセン サの数が非常に少ない不良設定の逆問題であるため、 本質的に困難である.

電流源推定の代表的な手法である Minimum Norm Estimation (MNE)[1] や Standardized Low Resolution Brain Electromagnetic Tomography (sLORETA)[2] では、電流源の事前分布を明示的に 与えることでこの問題を解決する. 実際の電流源の 事前分布を得ることは困難だが、単純な確率分布を 仮定することは必ずしも適切ではない.

我々は、畳み込み構造を持つ未学習の深いネット ワークによる事前分布(Deep Prior)を用いて MEG・ EEG の逆問題の解法を提案し、畳み込みのネットワー クが電流源の事前分布を表現可能であることを示し た[3,4].しかし、多くのパラメータを持つ非線形な ネットワークを含んだモデルの最適化によって推定さ れる電流は一意ではなく、Deep Priorを用いた安定 的な電流源の位置推定は決して容易ではない.また、 Deep Prior 用いた電流源推定では、モデルのセンサ 出力が観測ノイズに過適合するのを防ぐために、適 切な回数でパラメータの更新を打ち切る必要がある.

sLORETA や Exact Low Resolution Brain Electromagnetic Tomography (eLORETA) などの一部の 線形の手法は、ノイズが少ない条件下では頭の外にあ るセンサの信号から脳内の単一電流源の位置を正確に 推定できることが実験的・理論的に示されている [5]. 本稿では、Deep Priorを用いた電流源推定の安定性 を向上させるための新たな損失関数として、自己正 確推定損失を提案する.この損失は、Deep Priorの 持つセンサ上のノイズを除去する性質と電流源の位 置を正確に推定できる線形逆作用素を用いて、ネット ワークが出力する電流分布に制約を与える.加えて、 モデルのセンサ出力が観測ノイズに過適合するのを 防ぐために、新たな再構成損失も提案した.脳内に単 一電流源を配置して人工的に作成した MEG データ に対して,提案手法を用いた電流源推定を行い,従来 手法との性能の比較を行った.

# 2 電流源推定の定式化

### 2.1 MEG / EEG の順問題

本稿では、脳内の領域が *M* 個の点にメッシュ化さ れ、活動源はメッシュ点ごとに配置された微小電流  $j_i \in \mathbb{R}^3$  ( $1 \le i \le M$ ) で表されるとする. すべて のメッシュ点における微小電流を並べたベクトルを  $j = [j_1^{\mathsf{T}}, \dots, j_M^{\mathsf{T}}]^{\mathsf{T}} \in \mathbb{R}^{3M}$  と表す. 電流分布 j が与 えられた時、頭外の *N* 個の MEG / EEG センサで の磁場/電位  $\mathbf{b} \in \mathbb{R}^N$  は次の式で表される.

$$\boldsymbol{b} = \boldsymbol{L}\boldsymbol{j} \tag{1}$$

ここで, *L*はリードフィールド行列である. *L*はメッシュ点とセンサの位置, 頭内の導電率から求めることができ, 本研究では既知とする.

### 2.2 MEG / EEG の逆問題

一般的に、脳内をメッシュ化した場合、電流源の パラメータ数はセンサ数に対して非常に大きくなる ため、式 (1) のbの観測値 $b_{obs} \ge L$ が与えられたと しても、jを一意に求めることはできない。代表的な MEG / EEG 逆問題の手法である MNE に基づく手 法は、jに制約を与え、式 (1)の順問題と観測値の間 の誤差を最小化することでjを一意に求める。jの 推定値 $\hat{j}$ は以下で与えられる。

$$\hat{\boldsymbol{j}} = \underset{\boldsymbol{j}}{\operatorname{arg\,min}} E_{\boldsymbol{C}}(\boldsymbol{L}\boldsymbol{j}; \boldsymbol{b}_{\operatorname{obs}}) + \lambda \boldsymbol{j}^{\mathsf{T}} \boldsymbol{S}^{-1} \boldsymbol{j} \qquad (2)$$
$$= \boldsymbol{S} \boldsymbol{L}^{\mathsf{T}} (\boldsymbol{L} \boldsymbol{S} \boldsymbol{L}^{\mathsf{T}} + \lambda \boldsymbol{C})^{-1} \boldsymbol{b}_{\operatorname{obs}} \qquad (3)$$

ここで  $E_C(x; y)$  は, 誤差ベクトル y - x の共分散 行列が C である時の誤差関数で,  $E_C(x; y) = (y - x)^{\mathsf{T}}C^{-1}(y - x)$  である. S は電流源のパラメータの 共分散行列, C はセンサにおけるノイズの共分散行 列である. j への制約は, j の事前分布に多次元正規 分布  $\mathcal{N}(\mathbf{0}, S)$  を仮定したものと解釈できる.

sLORETA や eLORETA などの式 (2) に基づく一 部の手法は、ノイズのない理想的な条件下や、特定の 構造を持った観測ノイズ、生体ノイズのある条件下で も、脳内の単一電流源の位置を正確に推定できるこ とが実験的・理論的に示されている [5].より具体的

<sup>\*</sup>MEG source localization using Deep Prior with self exact localization loss. by YANO, Hajime, TAKASHIMA, Ryoichi, TAKIGUCHI Tetsuya (Kobe Univ.) and NAKAGAWA, Seiji (Chiba Univ.).

には、これらの手法によって推定された  $\hat{j}$  の強度分 布のピークの位置は脳内の単一電流源の位置と誤差 0 で一致する.

### 3 Deep Prior による電流源推定

Deep Prior による電流源推定では、電流 j を多次 元標準正規分布に従うランダムなベクトル z を入力 したニューラルネットワーク  $f_{\theta}$  により生成し、セン サ上での誤差を最小化するようにネットワークのパ ラメータ  $\theta$  を更新する [3].

$$\hat{\boldsymbol{\theta}} = \underset{\boldsymbol{\theta}}{\operatorname{arg\,min}} E_{\boldsymbol{C}}(\boldsymbol{L}\boldsymbol{f}_{\boldsymbol{\theta}}(\boldsymbol{z}); \boldsymbol{b}_{obs})$$
$$= \underset{\boldsymbol{\theta}}{\operatorname{arg\,min}} |\tilde{\boldsymbol{b}}_{obs} - \tilde{\boldsymbol{L}}\boldsymbol{f}_{\boldsymbol{\theta}}(\boldsymbol{z})|_{2}^{2}, \qquad (4)$$

$$\boldsymbol{j} = f_{\boldsymbol{\hat{\theta}}}(\boldsymbol{z}). \tag{5}$$

ここで、 $\tilde{\boldsymbol{b}}_{obs}$ は観測ノイズの共分散行列 Cが単位行 列となるように白色化された観測値、 $\tilde{\boldsymbol{L}}$ は白色化さ れたリードフィールド行列を表す。画像処理における Deep Image Prior [6] と同様に、ネットワーク  $\boldsymbol{f}_{\theta}$  を 含むモデルがノイズよりも信号成分を早く復元する ため、誤差の最小化の途中で $\boldsymbol{\theta}$ の更新を打ち切るこ とで、ノイズの少ない信号を復元することができる。

Deep Prior を用いた電流源推定にはいくつかの欠 点がある.まず、ノイズの少ないセンサ出力を得るた めの適切な更新回数を見つける必要がある点である. 次に、センサ上での誤差の最小化だけでは、ネット ワーク *f*<sub>0</sub>の出力する電流分布に電流源の正確な位置 を反映させられない点が挙げられる.一般的に、深層 ニューラルネットワークは非常に多くのパラメータを 持ち、観測値を復元しうるネットワークの出力パター ンも一意ではない.このため、Deep Prior を用いて も MEG 逆問題の不良設定性は本質的には解決され ないことになる.

# 4 自己正確推定損失を用いた Deep Prior による電流源推定

### 4.1 自己正確推定損失

本稿では、ネットワーク  $f_{\theta}$  によって推定される電流分布の安定性を向上させるため、 $f_{\theta}$  の出力に制約を与える自己正確推定損失を提案する. Deep Prior によって最適化の過程でノイズが除去された白色化後の空間のセンサ信号  $\tilde{b}$  から、正確な推定を行うことのできる線形の逆作用素  $\tilde{M}$  を用いることで、強度のピークの位置が正確な電流分布  $j_{ref}$  を得ることが期待できる. 自己正確推定損失  $\mathcal{L}_{loc}$  は、ネットワークが出力する電流分布 j の強度のピークを、モデル自身のセンサ出力  $\tilde{b}$  から逆作用素  $\tilde{M}$  によって作成

した電流分布  $j_{
m ref}$  のピークと等しくなるようにする.  $\mathcal{L}_{
m loc}$  は次の式で表される.

$$\mathcal{L}_{\text{loc}} = D_{\text{KL}} \left( \boldsymbol{\sigma}_{\beta}(\text{mag}(\boldsymbol{j}_{\text{ref}})) \| \boldsymbol{\sigma}_{\beta}(\text{mag}(\boldsymbol{j})) \right) \right),$$

$$\boldsymbol{j}_{\text{ref}} = \tilde{\boldsymbol{M}} \tilde{\boldsymbol{L}} \boldsymbol{f}_{\boldsymbol{\theta}}(\boldsymbol{z}), \qquad \boldsymbol{j} = \boldsymbol{f}_{\boldsymbol{\theta}}(\boldsymbol{z}).$$
(6)

ここで、 $D_{\text{KL}}(\cdot \| \cdot)$ は Kullback–Leibler ダイバージェ ンス、 $\sigma_{\beta}(\cdot)$ は入力を $\beta$ 倍した softmax 関数、 $\text{mag}(\boldsymbol{j})$ は位置ごとの電流の強度を表す関数、 $\text{mag}(\boldsymbol{j}) = [|\boldsymbol{j}_{1}|_{2}^{2}, \dots, |\boldsymbol{j}_{N}|_{2}^{2}]^{\mathsf{T}}$ を表す.この損失によって電流源 の位置推定を安定させると同時に、推定される電流 分布にネットワークの持つ事前分布を取り入れるこ とが期待できる.

#### 4.2 再構成損失

Deep Prior を用いる場合、ノイズの少ないセンサ 出力を得るため適切な回数でパラメータの更新を打 ち切る必要がある.また、式(6)の自己正確推定損失  $\mathcal{L}_{loc}$ を式(4)に追加して最適化を行う場合、 $\mathcal{L}_{loc}$ が十 分に下がるまで更新するとセンサ上のノイズが復元 され、結果的に $\mathbf{j}_{ref}$ の強度のピーク位置が正確でな くなることも考えられる.

MEG・EEG では、タスクをしていない間のデータ などからノイズレベルを推定することが可能である ため、モデルがノイズに過適合しているかどうかを 判断することが可能である。ノイズの白色化を行った 場合、モデルのセンサ出力と観測値との平均2乗誤 差が1を下回ったに過適合を起こしていると判断す ることができる。そこで、ノイズへの過適合を防ぐた め、式(4)の2乗誤差を用いる代わりに、次の再構成 損失 *L*<sub>rec</sub>を用いる.

$$\mathcal{L}_{\rm rec} = \left| \frac{1}{N} |\tilde{\boldsymbol{b}}_{\rm obs} - \tilde{\boldsymbol{L}} \boldsymbol{f}_{\boldsymbol{\theta}}(\boldsymbol{z})|_2^2 - 1 \right|$$
(7)

### 4.3 全体の損失関数

最終的な損失関数 Lloc は次の式のようになる.

$$\mathcal{L} = \mathcal{L}_{\rm loc} + \kappa \mathcal{L}_{\rm rec} \tag{8}$$

 $\kappa > 0$ は再構成損失の強さを決定するハイパーパラ メータである.また,提案法の概要を Fig. 1 に示す.

## 5 実験条件

人工的に作成した MEG データに対して,提案手法 を用いて電流源推定を行った.また,提案手法 (eDP) の推定結果を線形の従来手法である重み付き MNE (wMNE) [7], sLORETA, eLORETA と比較した. また,従来の Deep Prior を用いた電流源推定手法 と比較するため,式(4)による推定(DP)と深さ重 みを考慮した推定(wDP) [4] も行った.



Fig. 1 An overview of MEG source localization with self exact localization loss

MEG データを作成する際に用いた脳磁図の計測環 境は, MNE-Python のサンプルデータ [8] に収録され たものを用いた。このサンプルデータの MEG 計測シ ステムは、204 個の平面型グラジオメーターと 102 個 のマグネトメーターで構成された合計 306 個のセン サーを持つ、まず、脳内の活動源として、右半球の1 次聴覚野(rA1),または1次体性感覚野(rS1)の付 近に電流双極子を配置し, MEG データを合成した. 電流源の配置に必要な脳のデータは、データセット に収録された被験者のものを用いた。次に、合成し た MEG 波形に信号対雑音比 (Signal-to-Noise Ratio: SNR) が 20 dB となるようにノイズを重畳した. 重 畳させたノイズは、共分散行列がデータセットに収録 された観測ノイズから計算されたものと等しい、平均 が0の多次元正規分布からサンプルした。また、SNR ごとの各手法の推定精度を比較するため、右1次聴覚 野に電流源を配置した MEG データについては, SNR を 0, 10 dB としたものも作成した.

各手法によって推定された電流分布を Dipole Localization Error (DLE) と Spaitial Dispersion (SD) [9] により評価した.推定された電流の強度分布が最 大となる位置を単一電流源の推定位置とすると, DLE は推定位置と真の位置の間のユークリッド距離とし て計算される.SD は電流分布の広がりを示す指標で ある.

推定時の電流源の空間は、脳内の領域を 3 次元の 直交格子状にメッシュ化して電流源を配置したものを 用いた.ネットワーク  $f_{\theta}$ の構造には 3 次元畳み込み 層などからなる U-Net 構造を用いた.ネットワーク の最終層から、脳の領域内の電流のパラメータのみ を取り出した後ベクトル化し、これをネットワーク  $f_{\theta}$ の最終的な出力とした。提案手法で用いる線形逆 作用素  $\tilde{M}$ には eLORETA を用いた。また、関数  $\sigma_{\beta}$ のハイパーパラメータは  $\beta = 10$  とした。提案手法と 従来手法による電流源推定の実装には MNE-Python [8] を用いた。

### 6 結果と考察

右側1次聴覚野に電流源を配置し、ノイズを重畳し た MEG に対し, ネットワークの入力 z とパラメー タ θ の初期値を変えて 50 回推定を行った時の DLE の平均と標準偏差を SNR ごとに Table 1 示す. SNR が高い条件では、従来の Deep Prior を用いた電流源 推定に比べ,提案手法の DLE の平均と標準偏差はい ずれも小さく、提案手法を用いることで安定した電流 源の位置推定が可能なことがわかる。このことは自 己正確推定損失と再構成損失が Deep Prior を用いた 電流源推定に有効であることを示している。その一 方で, SNR が 0 dB の条件では, DLE が非常に大き くなっており、位置の推定に失敗していることがわか る。この原因として、まず、センサ出力のノイズが十 分取り除けず、ネットワークの出力  $f_{\theta}(z)$  に制約を与 える **j**<sub>ref</sub> の強度のピーク位置が真の位置から離れて いた可能性が考えられる.次に、パラメータ 0 の更 新回数が十分ではなく、推定された電流分布  $f_{\theta}(z)$ の 強度のピークの位置を,電流分布  $j_{
m ref}$  の強度のピー クの位置と一致させることができなかった可能性も 考えられる.いずれにしても、SNR が低い条件下で、 自己正確推定損失と再構成損失の両方を効率的に下 げる方法を検討する必要がある.

右側の1次聴覚野および1次体性感覚野に電流源を 配置し, SNR が 20 dB となるようにノイズを重畳し た MEG データから推定した電流分布の DLE と SD を Table 2 に示す. Deep Prior を用いた手法による DLE と SD は, 50 回の推定によって得た電流分布を 平均した電流分布から計算した。1次聴覚野における 電流源の推定では, sLORETA の DLE が最も小さく なり,1次体性感覚野における電流源の推定では Deep Prior に基づく深さ重みを考慮した手法と提案手法の DLE が最も小さくなった.この結果は、提案手法の 電流源の位置の推定性能が、SNR が 20 dB の条件に おいては、従来手法の性能と同等であることを示し ている。また、いずれの場所に配置した電流源の推定 においても,SD が最も小さくなったのは提案手法で あった. sLORETA と提案手法によって推定された電 流分布を Fig. 2 に示す. Fig. 2 における各手法の 3 つの電流分布は, 左から順に, 推定した電流分布の強 度が最も大きい位置の y 座標, x 座標, z 座標におけ る xz, yz, xy 平面上の電流分布である. また, 青い



Fig. 2 Estimated current density from MEG generated by the current dipole in the (A) rA1 and (B) rS1 by sLORETA and the proposed method.

Table 1Localization error of the current sources inthe rA1

SNR [dB]	0	10	20
DP	$76.2{\pm}20.1$	$27.1 \pm 16.8$	$18.5 \pm 9.1$
wDP	$68.0{\pm}26.0$	$15.2{\pm}14.1$	$7.1 {\pm} 4.6$
eDP	$60.8 \pm 33.7$	$8.5 {\pm} 1.8$	$3.9{\pm}1.1$

Table 2 DLE and SD of the estimated current sources in the rA1 and rS1

	rA1		rS1	
	DLE	SD	DLE	SD
	(mm)	(mm)	(mm)	(mm)
wMNE	18.5	45.6	10.4	35.5
sLORETA	2.5	42.2	3.4	42.4
eLORETA	5.3	40.8	3.4	37.8
DP	13.6	41.8	4.6	35.8
wDP	3.4	40.1	2.8	35.1
eDP	4.7	32.8	2.8	30.6

点は真の電流源の座標を示している. Fig. 2 からも, 提案手法によって推定された電流分布が sLORETA より真の位置のまわりに集中していることがわかる. 提案手法の SD が他の手法と比較して小さかったこと は,提案手法が真の単一電流源に近い電流分布を推 定可能であることを示している.

# 7 おわりに

本稿では、Deep Prior を用いた MEG / EEG の 電流源推定の安定性を向上させるために自己正確推 定損失、およびモデルのセンサ出力がノイズに過適 合するのを防ぐための再構成損失を提案した。右側 の1次聴覚野および1次体性感覚野にそれぞれ単一 電流源を配置して MEG データを合成し,提案手法を 用いて電流分布を推定した.その結果,従来の Deep Prior を用いた手法よりも電流源の位置推定の安定性 が向上し,よく用いられる線形の手法と同等の性能を 示した.これらの結果は自己正確推定損失と再構成 損失の有効性を示すものである.さらなる安定性向 上のためには,SNR の低い条件下においても2つの 損失を効率的に減少させる最適化手法が必要である.

**謝辞** 本研究の一部は,JSPS 科研費 JP21H05596の 支援を受けて実施された.

## 参考文献

- M. Hamalainen *et al.*, Technical Report TKK-F-A559, Helsinki University of Technology, 1984.
- [2] R. D. Pascual-Marqui *et al.*, Methods and Findings in Experimental and Clinical Pharmacology, 24(D):5–12, 2002.
- [3] R. Yamana et al., IEEE LifeTech, 590–591, 2022.
- [4] R. Yamana *et al.*, arXiv preprint arXiv:2203.13981, 2022.
- [5] R. D. Pascual-Marqui, arXiv preprint arXiv:0710.3341, 2007.
- [6] D. Ulyanov *et al.*, Int. J. Comput. Vis., 128, 1867–1888, 2020.
- [7] F.-H. Lin et al., NeuroImage, 31, 160–171, 2006.
- [8] A. Gramfort *et al.*, Frontiers in Neuroscience, 7, 267, 2013.
- [9] A. Molins *et al.*, NeuroImage, 42, 1069–1077, 2008.