### 2019 年度

### 卒業論文

# 様々な最適化手法を用いた 超伝導変圧器の機器定数推定

### 一木 悠人

### (学籍番号:16232010)

### 2020年2月17日

九州工業大学 情報工学部

#### 電子情報工学科

指導教員:小田部 荘司 教授

目次

| 第1章 | 序論                                    | 1  |
|-----|---------------------------------------|----|
| 1.1 | はじめに                                  | 1  |
| 1.2 | 研究背景                                  | 2  |
| 1.3 | 本稿における解析系統                            | 3  |
| 1.4 | 変圧器の簡易磁気飽和特性と回路方程式...........         | 4  |
| 1.5 | 常微分方程式の計算手法                           | 6  |
| 1.6 | 最適化アルゴリズム............................ | 8  |
| 1.7 | 先行研究                                  | 14 |
| 1.8 | 本研究の目的                                | 14 |
| 第2章 | 推定手法                                  | 17 |
| 2.1 | 計算手法                                  | 17 |
| 2.2 | 差分進化法を用い機器定数の初期値を一つ固定した場合の推定 .        | 17 |
| 2.3 | 複数のアルゴリズムでの推定................         | 18 |
| 2.4 | 計算環境                                  | 19 |
| 第3章 | 結果及び考察                                | 20 |
| 3.1 | 機器定数を一つ固定し DE を用いた場合                  | 20 |
| 3.2 | 複数のアルゴリズムでの推定結果                       | 21 |
| 3.3 | 焼きなましスケジュールを変化させたときの SA               | 26 |
| 3.4 | 近傍範囲の初期値を変化させたときの SA                  | 26 |
|     |                                       |    |

第4章 結論

29

| 謝辞   | 30 |
|------|----|
| 研究業績 | 31 |
| 参考文献 | 32 |

図目次

| 1.1  | 超伝導転移温度最高記録の推移                             | 2  |
|------|--|----|
| 1.2  | 系統の解析モデル [2]                               | 4  |
| 1.3  | 単相超伝導変圧器に対する等価回路 [2] ............          | 4  |
| 1.4  | ヒステリシス曲線 [3] ..........................    | 5  |
| 1.5  | <i>i</i> −φ 簡易磁気特性 [2]                     | 6  |
| 1.6  | <i>ϕ</i> – <i>L</i> 特性 [2]                 | 7  |
| 1.7  | DE で推定された波形.........................       | 15 |
| 2.1  | 測定波形                                       | 18 |
| 3.1  | <i>L</i> c の初期値を固定した時の評価関数の変化              | 21 |
| 3.2  | <i>L</i> <sub>m</sub> の初期値を固定した時の評価関数の変化   | 22 |
| 3.3  | <i>L</i> <sub>air</sub> の初期値を固定した時の評価関数の変化 | 22 |
| 3.4  | <i>B</i> <sub>n</sub> の初期値を固定した時の評価関数の変化   | 23 |
| 3.5  | $	heta_0$ の初期値を固定した時の評価関数の変化               | 23 |
| 3.6  | $\phi_{ m res}$ の初期値を固定した時の評価関数の変化         | 24 |
| 3.7  | 各アルゴリズムで計算した励磁突入電流                         | 25 |
| 3.8  | 各アルゴリズムの評価関数の世代変化............              | 26 |
| 3.9  | 焼きなましスケジュールを変化させたときの評価関数                   | 27 |
| 3.10 | 探索範囲の初期値を変化させたときの評価関数                      | 28 |

# 表目次

| 1.1        | <b>DE</b> での推定結果   | 15       |
|------------|--------------------|----------|
| 2.1<br>2.2 | 解候補の探索範囲           | 18<br>19 |
| 3.1        | 機器定数を1つ固定したときの推定結果 | 20       |
| 3.2        | 各アルゴリズムでの評価関数と推定時間 | 24       |
| 3.3        | 各アルゴリズムで推定した機器定数   | 25       |

### 第1章

# 序論

#### 1.1 はじめに

1911 年オランダの物理学者オネンスが、水銀の電気抵抗が 4.2 K 以下で消失 することを発見した.これが超伝導現象の初の発見である.1933年にはドイツ のマイスナーとオクセンフィルドが超伝導体に強い反磁性があることを明らかに した.これがいわゆるマイスナー効果である.1957年.超伝導の仕組みを解明 したのはアメリカの物理学者バーディーン、クーパー、シュリーファーであっ た. その理論を3人の頭文字をとって BCS 理論と呼ぶ. BCS 理論は超伝導を量 子力学の現象として扱い量子現象のマイクロレベルでの出現という超伝導の本質 を説明した.しかし、BCS 理論の枠内では臨界温度は 40K を超えないという予 測も導き出された. 臨界温度とは超伝導現象を示さなくなる温度のことである. この後,約30年間臨界温度40Kを超える超伝導体は発見されなかった.しか し 1986 年, ドイツの物理学者ベトノルツ, スイスの物理学者ミュラーにより同 による酸化物が臨界温度 30K を示し、世界中で銅酸化物の超伝導体の研究が進 められた. その3ヶ月後に臨界温度92KのY系銅酸化物の超伝導体が発見され た. さらに, YBa<sub>2</sub>Cu<sub>3</sub>O<sub>y</sub> によって液体窒素 (77 K) での超伝導実験が可能になっ た. 1988 年には臨界温度 100 K を超える Bi-Sr-Ca-Cu-O 系の超伝導体が発 見されている.

図 1.1 からもわかるように超電導体の臨界温度が液体窒素の沸点より高い 温度で実現されたことなどから現在,主に線材としての応用が期待されて

1



図 1.1 超伝導転移温度最高記録の推移

いる. 超伝導体は電気抵抗が 0  $\Omega$  という特徴があり,エネルギーの損失な く大電流を流すことが可能なためである.また,医療現場で使用されている MRI(Magnetic Resonance Imaging,磁気共鳴画像)やリニアモーターカー,電 カ・エネルギー分野での運用が期待されている SMES(Superconducting Magnetic Energy Storage,超伝導エネルギー貯蔵装置),SUQID(Superconducting QUantum Interference Device,超伝導量子干渉計)といった高感度センサーなど様々な分野 での応用が期待されている. [1]

#### 1.2 研究背景

現在の電力系統において使用している変圧器を電力系統へ投入する際,励磁突 入電流が発生し,他の電力系統の電力品質に影響を与えている.これらの影響に は,渦電流などの発生によって伴う保護リレーの不要動作,瞬時電圧低下による 制御装置の誤作動,照明類のちらつき,消灯などがある.これらの影響について 把握,対策するためには任意の投入条件の励磁突入電流発生時の挙動を解析でき ることが必要となる.解析に必要な機器定数のうち,定格磁束密度や空芯インダ クタンスは励磁突入電流の大きさを左右するものでありながら,変圧器の設計に 密にかかわる値であることから,系統運用や設備運用において解析を行う場合入 手が困難となる場合が生じている.また,現在超伝導変圧器は特に,短絡電流等 による巻線部分でのクエンチ時の送電停止が問題となっており実用化はまだ実現 されていないが,将来的に実用化が期待されている.超伝導現象では先述したよ うに電気抵抗が0Ωになることから,変圧器の巻線に超伝導体を用いることに よって巻線部分での損失が非常に小さくなり,エネルギー効率を向上させること ができる.またエネルギー損失が小さくなることで電気装荷が大きくなり,さら に鉄心の断面積を小さくすることによって小型化・軽量化が可能になるなどの利 点がある.将来,超伝導変圧器が電力系統に導入される場合にも,常伝導変圧器 と基本原理は同じであるため,解析に必要な機器定数が入手困難になる状況が生 じると考えられる.

また一方で、電力系統の電力品質に与える影響の原因となっている変圧器の励 磁突入電流のみを測定できる場合がある.変圧器高圧側には計器用変流器が設置 されており、その出力回路にクランプを使用することにより非接触で測定できる からである.このような場合、逆に励磁突入電流から変圧器の機器定数推定と投 入条件の値が推定できる.これまでの研究では電力系統で超伝導変圧器を運転 する場合にも系統運用における解析検討が円滑に行えるよう最適ルンゲ・クッ タ法と遺伝的アルゴリズム (Genetic Algorithm,GA) や差分進化法 (Defferential Evolution,DE) を組み合わせた推定方法を構成し、単相の Bi-2223 線材による超 伝導変圧器の機器定数推定が行われている.

そこで本稿では、一つの機器定数の初期値を固定して DE を用いた推定や、他のアルゴリズムを用いた推定方法で機器定数推定を行った。その結果を比較・考察する.

#### 1.3 本稿における解析系統

本解析方法では,図1.2に示す単線結線図の系統を解析モデルとする.上位系 統は1電源,1回線の送電線で構成されている.解析対象の変圧器を高圧側から 系統へ投入するとし,低圧側に接続した開閉器は常時開放されている.実際の設 備では,変圧器の低圧側母線にコンデンサ,所内変圧器,避雷針などの機器が常 時接続されている場合があるが,容易に解析ができるようにこのモデルに固定し

3



図 1.2 系統の解析モデル [2]



図 1.3 単相超伝導変圧器に対する等価回路 [2]

た. 解析で求める電流は図 1.2 の電流計での瞬時値とした. 図 1.2 の系統におけ る単相の等価回路を図 1.3 に示す.対象の変圧器は励磁突入電流に対してクエン チしないことから,巻き線抵抗は 0 Ω とした.また磁気特性は本来,図 1.4 のよ うにヒステリシス曲線を描くが,鉄心の抵抗成分は無視できるほど十分に大きい ことから,損失成分は無視し,磁気飽和特性を反映したインダクタンスの部分だ けを扱うようにした. 図 1.3 において計算に必要な系統,機器定数は以下の通り である.

- *R*<sub>B</sub>, *L*<sub>B</sub>: 上位系統のインピーダンス
- *L*<sub>c</sub>: 変圧器の漏れインダクタンス
- $L_{c1} = L_c/2$ : 高圧側の漏れインダクタンス
- L<sub>L</sub>:磁気飽和特性を反映した励磁インダクタンス

#### 1.4 変圧器の簡易磁気飽和特性と回路方程式

の等価回路における  $L_{\rm L}$  は定格運転時の日飽和時には励磁インダクタンス  $L_{\rm m}$ , 飽和時には励磁インダクタンスとして考えられる巻き線だけの自己インダクタン ス,すなわち空芯インダクタンス  $L_{\rm air}$  をとる.その様子を図 1.5 に示す.その値



図 1.4 ヒステリシス曲線 [3]

は各部分で  $d\Phi/dt$  となり,ほぼ一定と考えてよい.そこで最適ルンゲ・クッタ法では,各相の磁束  $\phi$  の変化に対して階段状に励磁インダクタンス  $L_{\rm L}$  が変化する磁気飽和特性を用いた.この特性を図 1.6 に示す.図 1.6 からわかるように  $L_{\rm m}$ ,  $L_{\rm air}$  の値は非飽和時,飽和時のそれぞれの時間帯において一定の値を取る.以上のことを踏まえ,回路方程式を式 (1.1) から式 (1.3) で表す.

$$L_{\rm k} = \frac{\mathrm{d}i_{\rm m}}{\mathrm{d}t} + R_{\rm A}i_{\rm m} = V(t) \tag{1.1}$$

$$V(t) = V_{\rm m} \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{180}\theta_0\right) \tag{1.2}$$

$$\frac{di_{\rm m}}{dt} = \frac{\{V(t) - R_{\rm A}i_{\rm m}\}}{L_{\rm k}}$$
(1.3)

ここで,図 1.3 の場合,回路の全抵抗  $R_A$ ,全インダクタンス  $L_k$  はそれぞれ  $R_A = R_B$ ,  $L_k = \frac{L_B + L_{c1} + L_L}{10000}$  において計算に必要な系統,機器定数は以下の通りであ る.  $L_L$  は磁気飽和特性を表す励磁インダクタンス, $V_m$  は電源電圧の波高値, $\theta_0$ は電圧投入位相である.また,ωについては $\omega = 2\pi f_e$  で与えられ,  $f_e$  は電源電 圧の周波数である.磁束  $\phi$  は式 (1.1) を変形して式 (1.4) から得られ, $L_L$  につい ては,式 (1.5), (1.6) から求めることができる.



図 1.5 *i*-  $\phi$  簡易磁気特性 [2]

$$\phi = \int V(t)dt - R_{\rm A} \int i_{\rm m}dt \tag{1.4}$$

$$L_{\rm L} = \begin{cases} L_{\rm m}, & |\phi| \le \phi_{\rm max} \\ L_{\rm air}, & \phi_{\rm max} > |\phi| \end{cases}$$
(1.5)

$$\phi_{\max} = \phi_n \left(\frac{B_S}{B_n}\right) \tag{1.6}$$

ここで  $\phi_{\text{max}}$  は飽和磁束値,  $B_{n}$  は変圧器の定格磁束密度,  $B_{S}$  は飽和磁束密度,  $\phi_{n}$  は定格磁束密度である.以上から,励磁突入電流  $i_{m}$  を求めることができる.

#### 1.5 常微分方程式の計算手法

本稿で励磁突入電流の計算に用いた常微分方程式の数値計算法は,1段階法で 陽的な解法であり、ルンゲ・クッタ法に比べ誤差が小さくなるよう、A. Ralston によって改良された最適ルンゲ・クッタ法である.この計算方法は時間の刻み幅  $\Delta t$ に対して係数が変化することから、 $\Phi - L$ 特性の階段状の変化に対応できる. *i*を時間 *t* の関数 *i*(*t*) とし,*i* の時間微分 *di/dt* を関数 *f*(*t*,*i*) とおくと最適ルンゲ・ クッタ法は式 (1.7) で定式化される.



図 1.6 *φ* – *L* 特性 [2]

$$k_{00} = f(t_{n}, i_{n})$$

$$k_{1} = i_{n} + \alpha_{10}k_{00}$$

$$k_{11} = f(t_{n} + \tau_{1}, k_{1})$$

$$k_{2} = i_{n} + \alpha_{20}k_{00} + \alpha_{21}k_{11}$$

$$k_{22} = f(t_{n} + \tau_{2}, k_{2})$$

$$k_{3} = i_{n} + \alpha_{30}k_{00} + \alpha_{31}k_{11} + \alpha_{32}k_{22}$$

$$k_{33} = f(t_{n} + \tau_{3}, k_{3})$$

$$i_{n+1} = i(t_{n} + \Delta t) = i_{n} + (c_{0}k_{00} + c_{1}k_{11} + c_{2}k_{22} + c_{3}k_{33})\Delta t$$
(1.7)

ここで,上記の式で用いた定数は次のようにする.

| $\tau_1 = 0.4\Delta t$              | $\tau_2 = 0.45573725\Delta t$        |                                    |
|-------------------------------------|--------------------------------------|------------------------------------|
| $\tau_3 = \Delta t$                 | $\alpha_{10} = 0.4\Delta t$          |                                    |
| $\alpha_{20} = 0.29697761 \Delta t$ | $\alpha_{21}=0.15875964\Delta t$     |                                    |
| $\alpha_{30} = 0.21810040\Delta t$  | $\alpha_{31} = -3.05096561 \Delta t$ | $\alpha_{32} = 3.8328647 \Delta t$ |
| $c_0 = 0.17476028$                  | $c_1 = -0.55148066$                  |                                    |
| $c_2 = 1.20553560$                  | $c_3 = 0.17118478$                   |                                    |

上記の式(1.7)から励磁突入電流を求めることができる.

#### 1.6 最適化アルゴリズム

#### 1.6.1 差分進化法

差分進化法 (DE) とは,進化的アルゴリズムの一種であり,確率的な直接探索 によって解集団を用いた多点探索を行うアルゴリズムである.差分進化法は非線 形問題,微分不可能な問題などの現実的な実行時間では厳密な解を求めることが 困難な問題に対して近似解を求めることが可能であり,様々な最適化問題に適応 されている.以下にアルゴリズムの流れを示す.

1. ベクトル集団の作成

指定された各次元の最小値と最大値の範囲で一様乱数によって N 個の初期 個体 X<sub>Ri</sub> の生成を行うことで,初期集団 {X<sub>Ri</sub>,*i* = 1,2,...,N} を構成する. 2. 変異

各個体  $X_{Ri}$  に対し,4つの個体  $X_{R0}, X_{R1}, X_{R2}, X_{R3}$  を重複しないようにランダ ムに選択する.新しいベクトル U(mutant vector)を基本ベクトル  $X_{R1}$  及び 差分ベクトル  $X_{R2} - X_{R3}$  から式 (1.8) によって生成する.

$$U = X_{Ri} + F(X_{R2} - X_{R3})$$
(1.8)

スケーリングファクター F はユーザが値を設定する変数で [0,1] の区間で 定義されるアルゴリズムの制御パラメータである.

3. 交叉

親ベクトル (parent vector) を  $X_{R0}$  とし、ベクトル U と  $X_{R0}$  の各次元の要素 を交叉率 CR の確率で U の要素から継承し、1 - CR の確率で  $X_{R0}$  から継承 することで子ベクトル (child vector) を生成する. 交叉率 CR はユーザが値 を設定する変数で [0,1] の区間で定義されるアルゴリズムの制御パラメータ である.

4. 選択

子ベクトルが親ベクトル  $X_{R0}$  よりも良い推定であった場合, 親ベクトル  $X_{R0}$  を子ベクトルに置換する.

5. 終了判定

終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2から5を繰り返す.

#### 1.6.2 粒子群最適化

粒子群最適化とは,差分進化法と同じように進化的アルゴリズムの一種であ り,解集団を用いた多点探索を行うアルゴリズムである.以下にアルゴリズムの 流れを示す.

1. ベクトル集団の作成

指定された各次元の最小値と最大値の範囲で一様乱数によって N 個の初期 個体  $X_i$  の生成を行うことで,初期集団 { $X_i$ , $i = 1, 2, \cdots, N$ } を構成する.

2. 位置の更新

各粒子の位置 X<sub>i</sub>を速度 V<sub>i</sub>を用いて式 (1.9) で更新する.

$$X_i = X_i + V_i \tag{1.9}$$

速度の更新

各粒子の Vi を式 (1.10) で更新する

$$V_i = w V_i + c_1 r_1 (X_{gb} - X_i) + c_2 r_2 (X_{lb} - X_i)$$
(1.10)

ここで,wは慣性定数,c<sub>1</sub>,c<sub>2</sub>は良い解に向かう粒子の割合,r<sub>1</sub>,r<sub>2</sub>は[0,1]

の区間の一様乱数を取る. X<sub>gb</sub> は解候補群の中で最も評価関数の良い個体の位置, X<sub>lb</sub> は各個体で今までに最も評価関数の良かった位置を示す.

4. 終了判定

終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2から5を繰り返す.

#### 1.6.3 重力探索アルゴリズム

重力探索アルゴリズムとは,差分進化法と同じように進化的アルゴリズムの一 種であり,解集団を用いた多点探索を行うアルゴリズムである.万有引力の法則 と質量の相互作用からその名がつけられている.以下にアルゴリズムの流れを 示す.

1. ベクトル集団の作成

指定された各次元の最小値と最大値の範囲で一様乱数によって N 個の初期 個体  $X_i$  の生成を行うことで,初期集団 { $X_i$ , $i = 1, 2, \cdots, N$ } を構成する.

2. 個体の評価

それぞれの個体を評価関数を用いて評価する.

3. 個体間の距離の更新

個体間の距離 R<sub>ii</sub> を式 1.11 を用いて更新する.

$$R_{ij} = \sqrt{\left(X_i^1 - X_j^1\right)^2 + \dots + \left(X_i^n - X_j^n\right)^2}$$
(1.11)

4. 万有引力定数の更新

万有引力定数を式(1.12)で更新する.

$$G(t) = G(t_0) e^{-\frac{\alpha t}{T}}$$
 (1.12)

ここで, α は G(t) の減衰度合い, T は総ループ回数を示す.

5. 個体に加わる力を更新

それぞれの個体に加わる力を式 (1.13) で更新する.

$$F_{ij}(t) = G(t) \frac{M_i(t) \times M_j(t)}{R_{ij}^2 + \varepsilon} \left( X_j(t) - X_i(t) \right)$$
  

$$F_i(t) = \sum_{j \neq i} rand_j F_{ij}(t)$$
(1.13)

6. 質量の更新

それぞれの質量 M<sub>i</sub>を以下の式 (1.14) で更新.

$$m_{i} = \frac{d - d_{\text{worst}}}{d_{\text{best}} - d_{\text{worst}}}$$

$$M_{i} = \frac{m_{i}}{\sum_{i=1}^{n} m_{i}}$$
(1.14)

7. 個体の加速度を更新

それぞれの加速度を式(1.15)で更新する.

$$a_i(t) = \frac{F_i(t)}{M_i(t)} \tag{1.15}$$

8. 個体の速度を更新

それぞれの速度を式(1.16)で更新する.

$$V_i(t+1) = rand_i V_i(t) + a_i(t)$$
 (1.16)

9. 個体を位置を更新

それぞれの位置を式(1.17)で更新する.

$$X_i(t+1) = X_i(t) + V_i(t+1)$$
(1.17)

10. 終了判定

終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2から5を繰り返す.

#### 1.6.4 ネルダーミード法

ネルダーミード法とは, 1965 年に J. A. Nelder と R. Mead によって発表された 最適化アルゴリズムである [5]. *n* 次元の最適化を行う場合, *n*+1の頂点を持つ 多面体を変形させながら最適解を探索する.以下にアルゴリズムの流れを示す. 1. ベクトル集団の作成

指定された各次元の最小値と最大値の範囲で一様乱数によって *n* + 1 個の 頂点の初期状態を設定する.

- ベクトル集団のソート
   ベクトル集団を評価関数の大小でソートする.最良点を x<sub>1</sub>,第二最悪点を x<sub>n</sub>,最悪点を x<sub>n+1</sub> とする.
- 3. 最悪点以外の点の重心を求める 最悪点を除く *n* 点の重心を式 (1.18) で求める.

$$x_0 = \sum_{i=1}^n x_i$$
(1.18)

4. 反射点を求める

反射点 x<sub>reflect</sub> を式 (1.19) で求める.

$$x_{\text{reflect}} = 2x_0 - x_{n+1} \tag{1.19}$$

反射点が最良点よりも悪く,第二最悪点よりも良い場合,最悪点を反射点 に置換する.

5. 拡大点を求める反射点が最良点よりも良い場合, 拡大点を式 (1.20) で求める.

$$x_{\text{expand}} = x_0 - 2(x_{\text{reflect}} - x_0)$$
 (1.20)

$$= 3x_0 - 2x_{n+1} \tag{1.21}$$

拡大点が反射点よりも良い場合,最悪点を拡大点に置換する.拡大点が反 射点よりも悪い場合,最悪点を反射点に置換する.

6. 収縮点を求める

反射点が第二最悪点よりも悪い場合,収縮点を式(1.22)で求める.

$$x_{\text{contract}} = 0.5x_0 - 0.5x_{n+1} \tag{1.22}$$

収縮点が最悪点よりも良い場合,最悪点を収縮点に置換する.収縮点が最 悪点よりも悪い場合,最良点を除く点全てを式 (1.23) で縮小する.  $x_i = 0.5x_1 + 0.5x_i$ 

7. 終了判定

終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2から5を繰り返す.終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2から6を繰り返す.

(1.23)

#### 1.6.5 焼きなまし法

焼きなまし法とは大局的最適化問題への乱択アルゴリズムの一種である.以下 にアルゴリズムの流れを示す.

1. 初期位置の設定

指定された各次元の最小値と最大値の範囲で一様乱数によって初期状態を 設定する.

2. 近傍探索

現在の位置の近傍を探索する.

3. 選択

現在の位置と近傍の評価を行い近傍が現状態よりも良い評価をされた場合,現在の位置に置換する.現在の位置よりも悪くなった場合,ある確率 で現在の位置に置換する.評価関数が悪くなったときの遷移確率は評価関 数の差分と,現在の温度によって決まる.温度の時間変化を焼きなましス ケジュールという.

4. 終了判定

終了条件を満たした場合,アルゴリズムは終了される.満たしていない場合2と3を繰り返す.

今回の焼きなまし法での近傍探索範囲と焼きなましスケジュールは以下のように した.近傍探索は現在の位置の各要素を式 (1.24) で探索する.

$$x_i = x_i \pm n[\%]$$

$$n = n_0 \, \exp\left(-\frac{i}{I}\right)$$

ここで n<sub>0</sub> は近傍探索範囲の初期値である.

遷移確率と焼きなましスケジュールは,式(1.25),(1.26)で表す.

$$r = \exp\left(\frac{e - e'}{T}\right)$$
(1.25)  
$$T = \alpha^{\frac{i}{T}}$$
(1.26)

(1.24)

ここで e は現在の位置での評価関数, e' は近傍の位置の評価関数である.また,  $0 < \alpha < 1$ であり, iはこれまでのループ回数, Iは終了までのループ回数である.

#### 1.7 先行研究

先行研究では,最適ルンゲ・クッタ法と GA や DE を組み合わせて推定が行われた. DE と最適ルンゲ・クッタ法を組み合わせて行った機器定数推定の結果を以下に示す. F = 0.8, CR = 0.8 で DE を用いて 10 回推定を行い,その結果を表1.1 に示す.またその最良の推定結果から計算された励磁突入電流と測定された励磁突入電流をを求めたところ図 1.7 のようになった.図 1.7 を見ると,波形のピークの部分で特に大きな誤差が生じていることがわかる.表 1.1 を見ると, $\theta_0$ 以外の機器定数で分散が大きいことがわかる.そのため,十分に改善の余地があると考えられる.

#### **1.8** 本研究の目的

超伝導現象では電気抵抗が0Ωになるため,変圧器の巻線に超伝導体を用いる ことで,巻線部分での損失が非常に小さくなり,エネルギー効率が向上する.

変圧器を電力系統に投入するときに励磁突入電流が生じる.その影響を把握・ 対策するためには波形レベルでの解析が必要であり,その解析のためには変圧器 の機器定数が必要である.変圧器の設計のためには機器定数のうち,定格磁束密 度と空芯インダクタンスが特に重要となるが系統運用や設備運用での解析での入 手が困難となる場合がある.一方で,変圧器高圧側にある計器用変流器のクラン

| <i>L</i> <sub>c</sub> [mH] | <i>L</i> <sub>m</sub> [mH] | L <sub>air</sub> [mH] | <i>B</i> <sub>n</sub> [T] | $	heta_0 [\circ]$    | φ <sub>res</sub> [%]  | <i>d</i> [A] |
|----------------------------|----------------------------|-----------------------|---------------------------|----------------------|-----------------------|--------------|
| $5.63 \times 10^{1}$       | $8.04 \times 10^{3}$       | $1.70 \times 10^{2}$  | 1.58                      | $1.96 \times 10^{2}$ | $-6.43 \times 10^{2}$ | 9.04         |
| $6.79 \times 10^{1}$       | $1.23 \times 10^4$         | $1.69 \times 10^2$    | 1.58                      | $1.95 \times 10^2$   | $-6.53 \times 10^{2}$ | 9.27         |
| $6.07 \times 10^1$         | $8.04 \times 10^{3}$       | $1.67 \times 10^{2}$  | 1.61                      | $1.96 \times 10^2$   | $-6.18 \times 10^{2}$ | 9.04         |
| $6.41 \times 10^{1}$       | $8.04 \times 10^3$         | $1.65 \times 10^2$    | 1.63                      | $1.96 \times 10^2$   | $-5.99 \times 10^2$   | 9.04         |
| $5.27 \times 10^{1}$       | $8.04 \times 10^3$         | $1.71 \times 10^2$    | 1.69                      | $1.96 \times 10^2$   | $-5.55 \times 10^2$   | 9.04         |
| $6.50 \times 10^1$         | $7.63 \times 10^{3}$       | $1.62 \times 10^2$    | 1.62                      | $1.95 \times 10^2$   | $-5.87 \times 10^{2}$ | 9.00         |
| $6.38 \times 10^{1}$       | $8.00 \times 10^{3}$       | $1.66 \times 10^2$    | 1.63                      | $1.96 \times 10^2$   | $-5.98 \times 10^2$   | 9.04         |
| $5.74 \times 10^{1}$       | $5.38 \times 10^3$         | $1.58 \times 10^2$    | 1.61                      | $1.95 \times 10^2$   | $-5.61 \times 10^{2}$ | 8.96         |
| $7.27 \times 10^{1}$       | $8.01 \times 10^{3}$       | $1.62 \times 10^2$    | 1.67                      | $1.96 \times 10^2$   | $-5.75 \times 10^{2}$ | 9.04         |
| $6.68 \times 10^{1}$       | $8.04 \times 10^{3}$       | $1.64 \times 10^2$    | 1.58                      | $1.96 \times 10^2$   | $-6.40 \times 10^{2}$ | 9.04         |

表 1.1 DE での推定結果



図 1.7 DE で推定された波形

クを用いて励磁突入電流が得られ、それから機器定数が推定できる.

先行研究では GA や DE と最適ルンゲ・クッタ法を用いて超伝導変圧器の機器 定数推定を行っていた.しかし,まだ測定した波形と推定した波形に主にピーク 部分で誤差がある.そこで,本研究では DE を用い機器定数の初期値を一つ固定 した推定や,PSO・GSA・SA・NM を用いた推定を行うことで超伝導変圧器の機 器定数のより精度の良い推定を行うことを目的とする.

# 第2章

# 推定手法

#### 2.1 計算手法

本研究では、第1章で述べた各最適化アルゴリズムと最適ルンゲ・クッタ法を 用いて超伝導変圧器の機器定数推定を行う.測定波形を図 2.1 に示す.測定波形 は  $1.0 \times 10^{-4}s$  ごとに測定しているので最適ルンゲ・クッタ法の  $\Delta t = 1.0 \times 10^{-4}s$ とし、各時間における測定値と計算値の値の距離を求め、その総和をサンプル数 で割ることで誤差の平均を求める.今回はこれを評価関数とする.評価関数を式 2.1 に示す.

$$d = \frac{1}{N} \sum |i_{\text{MEA}} - i_{\text{SIM}}| \tag{2.1}$$

ここで、 $i_{\text{MEA}}$  は測定値、 $i_{\text{SIM}}$  は計算値、N はサンプル数を表す。今回推定する機器定数は、漏れインダクタンス  $L_{\text{c}}$  [mH]、励磁インダクタンス  $L_{\text{m}}$  [mH]、空芯インダクタンス  $L_{\text{air}}$  [mH]、定格磁束密度  $B_{\text{n}}$  [T]、初期位相 $\theta_{0}$  [°]、残留磁束 $\phi_{\text{res}}$  [%]である。これらの値を式に代入し計算し、式 (2.1) によって評価し、解を探索していく。また表 2.1 に解候補の探索範囲を示す。

## 2.2 差分進化法を用い機器定数の初期値を一つ固定した場合の 推定

今回の研究では以下のように推定を行った.

機器定数の初期値を一つを一定間隔ごとに固定して,差分進化法 (DE) を用い



図 2.1 測定波形

表 2.1 解候補の探索範囲

| 機器定数      | 探索範囲  |  |  |
|-----------|---|--|--|
| 漏れインダクタンス | 51.3 mH < $L_{\rm c}$ < 73.8 mH                   |  |  |
| 励磁インダクタンス | $L_{\rm c} < L_{\rm m} < 16000 \text{ mH}$        |  |  |
| 空芯インダクタンス | $0 \text{ mH} < L_{\text{air}} < 10 L_{\text{c}}$ |  |  |
| 定格磁束密度    | $1.55 \text{ T} < B_{\text{n}} < 1.7 \text{ T}$   |  |  |
| 初期位相      | $0^{\circ} \leq \theta_0 < 360^{\circ}$           |  |  |
| 残留磁束      | $-85\% \le \phi_{\rm r} \le 85\%$                 |  |  |

機器定数の推定を行う. DE のパラメータは F = 0.8, CR = 0.8, 世代数 10000 で 行う. 解候補の初期値によって, 推定結果が変わるため, 10 回推定を行う.

#### 2.3 複数のアルゴリズムでの推定

今回の研究では以下の条件で推定を行った.

粒子群最適化 (PSO) では w = 0.8, c1 = 0.95, c2 = 0.95, 個体数 20, 世代数 10000 で推定を行った.

| 表 2.2 | 計算環境              |
|-------|-------------------|
| OS    | Windows 10        |
| プロセッサ | Intel Core i7 960 |
| コア数   | 4                 |
| スレッド数 | 8                 |
| 動作周波数 | 3.2 GHz           |

- ・重力探索アルゴリズム (GSA) では個体数 20,世代数 10000, α = 2 で推定 を行った.
- 焼きなまし法 (SA) では, α = 0.2, step = 0.01, 世代数 10000 で推定を 行った.
- ネルダーミード法 (NM) は世代数 10000, 推定する変数が6つであるため, 7点で推定を行った.

解候補の初期値によって,推定結果が変わるため,粒子群最適化,重力探索アル ゴリズム,焼きなまし法,ネルダーミード法による推定をそれぞれ 10 回ずつ行 う.重力探索アルゴリズム,粒子群最適化では 10 回の推定の解候補群の最良の 値を用い,焼きなまし法,ネルダーミード法では 10 回の推定の評価関数の最小 値を用いて比較する.

#### 2.4 計算環境

表 2.2 に計算環境を示す.

## 第3章

# 結果及び考察

#### 3.1 機器定数を一つ固定し DE を用いた場合

まず,超伝導変圧器の六つの機器定数の初期値を一つ固定して DE を用い推定 した結果を表 3.1 に示す.表 3.1 からわかるように,すべての機器定数を推定し た時は d = 8.96 A であったのに対して,機器定数の初期値を一つ固定した場合 は,最良でも  $L_m = 5.40 \times 10^3$ %の時に,d = 8.97 A であった.DE を用い,す べての機器定数を推定した時よりも良い推定を行うことができた機器定数はな かった.これから,すべての機器定数の推定で十分な推定ができていることがわ かった.

L<sub>c</sub>を固定して推定を行った結果を図 3.1 に示す.

Lmを固定して推定を行った結果を図 3.2 に示す.

Lair を固定して推定を行った結果を図 3.3 に示す.

| 初期値を固定した機器定数    | 評価関数 d [A] | 評価関数が最小の時の値                   |
|-----------------|------------|-------------------------------|
| $L_{ m c}$      | 9.09       | $6.75 \times 10^1 \text{ mH}$ |
| L <sub>m</sub>  | 8.97       | $5.40 \times 10^3 \text{ mH}$ |
| $L_{ m air}$    | 9.07       | $1.55 \times 10^2 \text{ mH}$ |
| B <sub>n</sub>  | 9.09       | 1.59 T                        |
| $	heta_0$       | 9.75       | $1.95 \times 10^2$ °          |
| $\phi_{ m res}$ | 8.98       | $-5.10 \times 10^{1}\%$       |

表 3.1 機器定数を1つ固定したときの推定結果



図 3.1 L<sub>c</sub>の初期値を固定した時の評価関数の変化

*B*<sub>n</sub>を固定して推定を行った結果を図 3.4 に示す.

θ0を固定して推定を行った結果を図 3.5 に示す.

 $\phi_{res}$ を固定して推定を行った結果を図 3.6 に示す.

 $L_{\rm m}$ ,  $L_{\rm air}$ ,  $\theta_0$ ,  $\phi_{\rm res}$  では,定数の初期値によって評価関数の値が大きく変わって いることがわかる.これから,機器定数の推定では $L_{\rm m}$ ,  $L_{\rm air}$ ,  $\theta_0$ ,  $\phi_{\rm res}$ を精度よく 推定しなければならないことが分かった.特に $\theta_0$ では値によって, d = 93.3 [A] となり,測定波形からの誤差が非常に大きくなってしまう.

#### 3.2 複数のアルゴリズムでの推定結果

各アルゴリズムでの評価関数と推定時間を表 3.2 に,推定した機器定数を表 3.3 に示す.表 3.2 からわかるように,DE よりも評価関数が良くなっているアル ゴリズムはなかった.PSO・GSA では,DE よりも良い推定を行うことはできな かったが,これは PSO は解集団の最良値を使用し,GSA は評価関数の良い値の 解の加重を大きくして推定を行っているため,2つのランダムな個体の差分を用 い変異する DE よりも大域的な探索が行えなかったと考えられる.そのため,最



図 3.2 L<sub>m</sub>の初期値を固定した時の評価関数の変化



図 3.3 Lair の初期値を固定した時の評価関数の変化



図 3.4 B<sub>n</sub>の初期値を固定した時の評価関数の変化



図 3.5 θ0の初期値を固定した時の評価関数の変化



図 3.6  $\phi_{res}$ の初期値を固定した時の評価関数の変化

| アルゴリズム | 評価関数 d [A] | 推定時間 [ms] |  |
|--------|------------|-----------|--|
| DE     | 8.96       | 794       |  |
| PSO    | 14.8       | 14900     |  |
| GSA    | 11.3       | 16500     |  |
| SA     | 8.99       | 389       |  |
| NM     | 9.06       | 542       |  |

表 3.2 各アルゴリズムでの評価関数と推定時間

良値が局所解にあった場合,解集団全体が局所解に収束してしまうので,DEよりも評価関数の値が悪くなったと考えられる.一方,SAとNMはほぼ同じ評価関数の値でSAはDEの約 $\frac{1}{2}$ の時間で,NMはDEの約 $\frac{2}{3}$ の時間で推定できた.これは,DEは解候補群を用いて解を探索し,毎世代,2つの個体の差分を求め基本ベクトルに足し合わせることをおこなうが,SAは単一の解候補で解の探索を行い,NMは一世代で最良点と第二最悪点の間ならば反射点を求めるだけで良いという違いがあるためである.今回のような6次元の最適化問題ではDEを使わずとも,SAやNMで十分な最適化ができ,より短い時間で推定を行うことが

| アルゴリズム | <i>L</i> <sub>c</sub> [mH] | <i>L</i> <sub>m</sub> [mH] | L <sub>air</sub> [mH] | <i>B</i> <sub>n</sub> [T] | $\theta_0[$ °]     | $\phi_{\rm res}[\%]$  |
|--------|----------------------------|----------------------------|-----------------------|---------------------------|--------------------|-----------------------|
| GSA    | $6.41 \times 10^1$         | $7.25 \times 10^3$         | $1.25 \times 10^2$    | 1.65                      | $1.95 \times 10^2$ | $-4.78 \times 10^{1}$ |
| PSO    | $5.87 \times 10^{1}$       | $3.81 \times 10^{3}$       | $8.31 \times 10^{1}$  | 1.63                      | $1.91 \times 10^2$ | $-3.47 \times 10^{1}$ |
| SA     | $5.61 \times 10^{1}$       | $6.09 \times 10^{3}$       | $1.59 \times 10^2$    | 1.64                      | $1.95 \times 10^2$ | $-5.35 \times 10^{1}$ |
| NM     | $8.55 \times 10^{1}$       | $6.97 \times 10^{3}$       | $1.43 \times 10^{2}$  | 1.48                      | $1.95 \times 10^2$ | $-6.64 \times 10^{1}$ |

表 3.3 各アルゴリズムで推定した機器定数



図 3.7 各アルゴリズムで計算した励磁突入電流

できる.

表 3.8 に各アルゴリズムの評価関数の世代変化を示す. SA が他のアルゴリズ ムと比較して解の改善速度が遅いが,これは DE, GSA, PSO, NM が複数の解 候補を変化させながら探索しているのに対して, SA が一つの解候補を変化させ ながら解を探索しているため,解候補の初期位置によって解の改善が遅くなって しまうためであると考えられる.

表 3.7 に各アルゴリズムで推定した機器定数から計算した励磁突入電流を示 す. DE と比較して PSO 以外ではピーク部分での改善が行われなかった. PSO ではピーク部分では改善したが,立ち上がりの部分で DE よりも誤差が大きく なってしまった.



図 3.8 各アルゴリズムの評価関数の世代変化

#### 3.3 焼きなましスケジュールを変化させたときの SA

SA において焼きなましスケジュールを決定する α を 0 < α < 1 と 0.1 ずつ変 化させたときの評価関数の変化を図 3.9 に示す. 図 3.9 より, α を変化させても 評価関数の値はあまり変化しないことが分かった. これは近傍探索範囲をループ を重ねるごとに小さくしているため,焼きなましスケジュールが推定に大きな影 響を与えず,解候補の初期値が大きく影響したと考えられる.

#### 3.4 近傍範囲の初期値を変化させたときの SA

SA において近傍範囲の初期値を変化させて 10 回推定を行ったときの評価関数の最小値の変化を図 3.10 に示す.現在の値からそれぞれの機器定数を 0.1 – 9% 変化させた時は, 0.2 – 1% は良い推定を行えたが, 0.1% がとても悪く,近傍探索範囲の初期値が探索範囲の 2% を超えると,大きくなっていくにしたがって評価関数が悪くなっていった.これは,近傍探索範囲の初期値を小さくすると,



図 3.9 焼きなましスケジュールを変化させたときの評価関数

初期値の周囲だけで探索を行うため,良い推定を行うことができず,近傍探索範 囲の初期値が大きくすると,探索終盤での解の詳細な探索が行えないため,評価 関数が悪化したと考えられる.



図 3.10 探索範囲の初期値を変化させたときの評価関数

## 第4章

# 結論

今回の研究では、DE を用い機器定数の一つを固定しての超伝導変圧器の機器 定数推定や、PSO、GSA、SA、NM を用いた推定を行った.計算の結果、一つの 機器定数の初期値を固定しての推定や複数のアルゴリズムを用いて推定を行った が先行研究で行われた DE での推定よりもより良い推定を行うことができなかっ た.これから、現在の解析モデルではこれ以上の改善が難しいと考えられるた め、評価関数やより良い推定を行うためには解析モデルの改善が必要であると考 えられる.PSO、GSA では、DE よりも良い推定を行うことはできなかったがこ れは、PSO は解集団の最良値を使用し、GSA は評価関数の良い値の解の加重を 大きくして推定を行っている.そのため、最良値が局所解にあった場合、解集団 全体が局所解に収束してしまうので、DE よりも評価関数の値が悪くなったと考 えられる.SA、NM では、DE と同程度の精度で、より短い時間で推定を行うこ とできたため、今回のような6次元の最適化問題では SA や NM は DE よりも良 いと考えられる.

# 謝辞

本研究を進めるにあたり,ご指導いただきました私の指導教員である九州工業 大学情報工学研究院物理情報工学研究系小田部荘司教授に深くお礼申し上げま す.次に,松下照男名誉教授からは,研究の基礎となる,超伝導の基礎について 教授いただきました.心から感謝申し上げます.また,岡山県立大学情報工学部 の徳永義孝准教授にも深くお礼申し上げます.私の研究の助けになる実験データ や資料をいただいたことを心から感謝申し上げます.最後に,小田部研究室メン バーには公私ともに助言をいただくなど大変世話になりました.改めてここに感 謝の意を表します.

本研究は JSPS 科研費 19H00771 の助成を受けたものです.

# 研究業績

国内学会

 一木悠人,米中友浩,村岡樹,小田部荘司,徳永義孝「2019 年度応用物理学 会九州支部学術講演会 24Cp-5 差分進化法を用いた超伝導変圧器の機器定 数推定」熊本大学工学部 2019 年 11 月 23 日から 24 日

# 参考文献

- [1] 超伝導技術の現状と将来展望 Business & Economic Review 1996 年 09 月号
- [2] 徳永 義孝「励磁突入電流波形に遺伝的アルゴリズムを適用した超電導変圧 器の機器定数推定」 低温工学 53 巻 1 号 2018 年 17 から 22 ページ
- [3] 村岡 樹「差分進化法を用いた超伝導変圧器の機器定数推定」 九州工業大 学情報工学部電子情報工学科論文
- [4] Esmat Rashedi, Hossein Nezamabadi-pour, Saeid Saryazdi. "GSA: A Gravitational Search Algorithm". Information Sciences 179 (2009) 2232 - 2248
- [5] Nelder, John A.; R. Mead (1965). "A simplex method for function minimization". Computer Journal 7: 308 - 313.
- [6] E S Otabe, T Taguchi, Y Tsuruda and R Funaki. "Determination of Pinning Parameters in Flux Creep-Flow Model for *E – J* characteristics of High Temperature". Journal of Physics: Conference Series 871. 2017, 012046