令和3年度 卒業論文

超伝導体内の電界の時間変化を用いた リザバーコンピューティングに関する研究

> 九州工業大学情報工学部 物理情報工学科 電子物理工学コース

> > 学生番号 182C3004

有田 拳

指導教員:小田部 荘司

目次		1
第1章	序論	1
1.1 lt	はじめに	1
1.2 超	3伝導現象	1
1.2.1	超伝導現象の概要	1
1.2.2	超伝導体の分類	2
1.3 Ti	ime-Dependent Ginzburg-Landau 方程式	
1.3.1	Ginzburg-Landau 方程式	
1.3.2	Time-Dependent Ginzburg-Landau 方程式	4
1.4 磁	紫東の量子化	4
1.5 磁	ឪ東ピンニング機構	5
1.5.1	要素的ピン力	5
1.5.2	巨視的ピン力密度	6
1.6 Af	ffine Integrator(AFI)	7
1.6.1	1次元系における空間・時間離散化	7
1.6.2	2 次元系での AFI	
1.7 IJ	ザバーコンピューティング	
1.7.1	リザバーコンピューティングの概念	
1.7.2	エコーステートネットワーク	14
1.7.3	バッチ学習(線形回帰とリッジ回帰)	16
1.7.4	NARMA モデル	
1.8 研	F究目的	
第2章	実装および計算方法	19
2.1 才	ーーダーパラメータΨの初期条件・更新式	19

2.2	リンク変数・ループ変数	
2.3	境界条件の処理	
2.3.	 リンク変数の境界条件 	
2.3.	2 オーダーパラメータの境界条件	
2.4	ゲージ場ダイナミクスの時間離散化	
2.5	電界、磁界、電流密度の実装	
2.5.	1 電界	27
2.5.	2 磁界	27
2.5.	3 電流密度	27
2.6	ピンの導入	
2.7	描画	
2.8	リザバーコンピューティング	
2.8.	1 入出力応答	
2.8.	 2 波形生成タスク 	
2.8.	3 NARMA タスク	
2.8.	4 非線形-メモリタスク	
2.8.	5 予測精度の評価	
第3章	結果と考察	
3.1	量子化磁束および電磁現象の可視化	
3.2	電流、電界を用いたリザーバーコンピューティング	
3.2.	1 入出力応答	
3.2.	2 リサージュ波形と FFT	
3.2.	3 波形生成タスク	
3.2.	4 NARMA タスク	
3.2.	5 非線形-メモリタスク	
第4章	まとめ	48
参考文	韖	49

	v
研究業績	1

図目次

Fig. 1.1	外部磁界に対する超伝導体の内部の磁束密度	. 2
Fig. 1.2	複数の磁束線のピン止め[2]	. 6
Fig. 1.3	格子・リンク変数[5]	. 8
Fig. 1.4	2 次元系におけるダブルインデックスの定義(周期的境界条件)[5]	12
Fig. 1.5	リザバーコンピューティングの概念図	14
Fig. 1.6	エコーステートネットワークの基本モデル	15
Fig. 2.1	演算∇×のリンク変数による差分化およびループ変数の定義[5]	20
Fig. 2.2	境界付近の格子点およびリンク変数の配置[5]	22
Fig. 2.3	東西境界における印加磁界、印加電流のリンク変数への反映[5]	24
Fig. 2.4	境界条件と基礎方程式によるオーダーパラメータの更新[5]	25
Fig. 2.5	電流の印加方法と電界の抽出方法の概略	28
Fig. 3.1	量子化磁束と電磁現象の可視化(ピンなし)	31
Fig. 3.2	量子化磁束と電磁現象の可視化(正方形状ピン)	32
Fig. 3.3	電流密度の正弦波入力に対する電界の出力応答	33
Fig. 3.4	電流密度の乱数波入力に対する電界の出力応答	34
Fig. 3.5	入出力データによるリサージュ波形	35
Fig. 3.6	入出力データの FFT	36
Fig. 3.7	正弦波の予測結果	37
Fig. 3.8	三角波、鋸波、矩形波の予測結果	38
Fig. 3.9	NARMA2 タスクの予測結果	40
Fig. 3.10) NARMA2 タスクにおける NMSE の Timestep 依存性	41
Fig. 3.11	I NARMA10 タスクの予測結果	42
Fig. 3.12	2 非線形-メモリタスクの予測結果	43

表目次

Table. 3.1	波形生成タスクの評価	38
Table. 3.2	非線形-メモリタスクの(ν,τ)に対する NMSE	43
Table. 3.3	非線形-メモリタスクの(ν,τ)に対する R ²	45

第1章 序論

1.1 はじめに

近年、人工知能(AI)、中でも機械学習に関する研究が盛んに行われている。その主流 となるのがニューラルネットワークである。従来のニューラルネットワークは、学習さ せなければならない部分が大量にあるために、学習にかかる時間とコストが膨大になっ てしまうという問題を抱えていた。そこで、学習にかかる時間とコストを大幅に削減さ せるために登場したのがリザバーコンピューティングである。リザバーコンピューティ ングは、ニューラルネットワークの一つであるが、学習させる部分を中間層と出力層の 間の一か所のみとすることで学習時間とコストの削減を実現している。現在は、非線形 性を有する物理現象を中間層(リザバー)として用いてハードウェアで実装を行う、物理 リザバーコンピューティングの研究が盛んにおこなわれている。非線形性を持つ物理現 象の中で今回目を付けたのが、超伝導現象の磁束線の運動に伴う電流電圧特性である。 電流電圧特性を利用したものであれば、ハードウェアの実装を考える際に電流と電圧を 測定するだけで済むという点からこれを採用した。

超伝導現象は、極低温下において物質が完全反磁性を示す、物質の電気抵抗がゼロに なる、という2つの特長をもつ現象のことである。超伝導は、これらの特殊な現象を生 じるため、電流密度と電界との間に強い非線形性を有していることが広く知られている。 超伝導現象の強い非線形性がリザバーコンピューティングとして応用できれば、超伝導 の応用先も広げることができる。本研究は、超伝導現象をシミュレーションにより可視 化し、そこで計算される電流密度と電界を用いてリザバーコンピューティングの様々な タスクを実行するという形で行った。

1.2 超伝導現象

超伝導とは、1911年にKamerlingh-Onnesにより発見された現象である。極低温における水銀の電気抵抗の測定中、ある温度で急に測定不能なほど電気抵抗が小さくなったことから超伝導が発見された[1]。

1.2.1 超伝導現象の概要

ある温度以下で電気抵抗がゼロになる現象を超伝導現象といい、その状態のことを超 伝導状態という。反対に電気抵抗がある状態を常伝導状態という。電気抵抗がゼロにな る温度を臨界温度T_cと呼ぶ。この臨界温度は、材料に依存する値であり一般に金属系超 伝導体では低く、酸化物超伝導体では高くなっている。

超伝導現象のもう一つの特長は、完全反磁性を示すことである。完全反磁性とは、磁 界を加えても磁界が内部に侵入しない、または、常伝導状態で磁場を加えた後、冷却し て超伝導状態になった際、内部の磁界をはじき出すことをいう。この特徴は、マイスナ 一効果とも呼ばれている。

超伝導状態であるための条件として、 T_c のほかに臨界磁界 H_c 、臨界電流密度 J_c というものがあり、温度、外部磁界、内部を流れる電流密度がそれぞれ T_c 、 H_c 、 J_c 以下のとき、超伝導状態が実現される。

1.2.2 超伝導体の分類

超伝導体は、第1種超伝導体と第2種超伝導体の2種類に分類される。これらは磁気 的な性質により区別されている。一般に磁束密度Bは、

$$B = \mu_0 H_e + \mu_0 M \tag{1.1}$$

と表される。 H_e は外部磁界、Mは磁化である。第1種超伝導体においては、超伝導体内部の磁束密度は Fig. 1.1(a)のようになる。 $H_e < H_c$ では、 $M = -H_e$ であるので、内部の磁束密度はゼロのまま保たれている。 $H_e > H_c$ では、M = 0となるので、内部の磁束密度は、

$$B = \mu_0 H_e \tag{1.2}$$

となり、常伝導状態へと相転移する。

第2種超伝導体の内部の磁束密度の様子は Fig. 1.1(b)のようになる。第2種超伝導体 においては、下部臨界磁界 H_{c1} と上部臨界磁界 H_{c2} というものが存在し、 $H_e < H_{c1}$ では第 1種超伝導体と同様に、内部の磁束密度はゼロのままである。 $H_{c1} < H_e < H_{c2}$ では、超 伝導体の内部に磁束が量子化された状態で侵入していく。そのため内部の磁束密度は 徐々に大きくなっていく。 $H_e > H_{c2}$ では、内部の磁束密度は式(1.2)となり常伝導状態へ 相転移する。内部の磁束密度ゼロである領域をマイスナー状態と呼び、磁束が量子化さ れて内部に侵入する領域を混合状態と呼ぶ。混合状態においても電気抵抗ゼロが保たれ ているため、マイスナー状態と混合状態を合わせて超伝導状態と呼ぶ。



Fig. 1.1 外部磁界に対する超伝導体の内部の磁束密度

1.3 Time-Dependent Ginzburg-Landau 方程式

ここでは、第2種超伝導体の磁気的特性を記述する理論として、Ginzburg-Landau 理論を説明する。

1.3.1 Ginzburg-Landau 方程式

超伝導状態とは電子の位相がそろった状態である。したがって量子性が巨視的なスケールまで保持される。そこで量子力学の波動関数ψに対応する複素関数、オーダーパラメータΨを定義する。その大きさの2乗|Ψ|²は超伝導電子密度に比例する。超伝導体の自由エネルギーは超伝導電子密度によって変わるため、それを|Ψ|²の冪で展開すると、

const.
$$+\alpha |\Psi|^2 + \frac{1}{2}\beta |\Psi|^2 + \cdots$$
 (1.3)

となる。式(1.3)を凝縮エネルギー密度と呼ぶ。α、βは冪展開係数である。磁場がかかっている場合は磁場のエネルギーも考慮する必要がある。磁場のエネルギー密度は、

$$\frac{1}{2\mu_0} (\nabla \times \boldsymbol{A})^2 \tag{1.4}$$

と表される。µ0は真空の透磁率、Aはベクトルポテンシャルである。また、磁場存在中 はオーダーパラメータが空間的に変化することも考えられるため式量子力学的な運動 エネルギーも生じる。運動エネルギー密度は、

$$\frac{1}{2m^*} |(-\mathrm{ih}\nabla + e^* A)\Psi|^2 \tag{1.5}$$

と表される。これらのエネルギー密度、式(1.3)、(1.4)、(1.5)を足し合わせるて磁場中の 超伝導体の自由エネルギー密度は、

$$F_{\rm s}(B) = F_{\rm n}(0) + \alpha |\Psi|^2 + \frac{1}{2}\beta |\Psi|^4 + \frac{1}{2\mu_0} (\nabla \times \mathbf{A})^2 + \frac{1}{2m^*} |(-i\hbar\nabla + e^*\mathbf{A})\Psi|^2$$
(1.6)

と記述できる。ここで、式(1.6)m*は超伝導電子の質量、e*は超伝導電子の電荷である。 $F_n(0)$ は磁界がないときの常伝導状態の自由エネルギー密度である。このとき、 Ψ とAは 超伝導領域Vの全エネルギー $E_s = \int F_s dV$ を最小にするように決定される。その方法とし て Ψ の共役複素数 Ψ *とAに変分法を適用する。

$$\frac{\delta E_{\rm s}}{\delta \Psi^*} = \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \Psi^*} - \left[\nabla \cdot \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \nabla \Psi^*} \right] = 0 \tag{1.7}$$

$$\frac{\delta E_{\rm s}}{\delta A} = \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial A} - \left[\nabla \cdot \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \nabla A} \right] = 0 \tag{1.8}$$

(1.7)式、(1.8)式をそれぞれ解くと、

$$\frac{1}{2m^*}(-i\hbar\nabla + 2e\mathbf{A})^2\Psi + \alpha\Psi + \beta|\Psi|^2\Psi = 0$$
(1.9)

$$\boldsymbol{J} = \frac{1}{\mu_0} \nabla \times \nabla \times \boldsymbol{A} = \frac{i\hbar e}{m^*} (\Psi^* \nabla \Psi - \Psi \nabla \Psi^*) - \frac{4e^2}{m^*} |\Psi|^2 \boldsymbol{A}$$
(1.10)

となる。Jは電流密度である。これら式(1.9)、(1.10)を Ginzburg-Landau 方程式という。 [1]

1.3.2 Time-Dependent Ginzburg-Landau 方程式

GL 方程式に時定数を導入し、時間依存性を持たせた方程式を Time-Dependent Ginzburg-Landau 方程式(以下 TDGL 方程式)という。

ψとAの時定数をγ、vとおくと、(1.7)式と(1.8)式は以下の形に書き換えられる。

$$\frac{\delta E_{\rm s}}{\delta \Psi^*} = \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \Psi^*} - \left[\boldsymbol{\nabla} \cdot \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \boldsymbol{\nabla} \Psi^*} \right] = -\gamma \frac{\partial \psi}{\partial t} \tag{1.11}$$

$$\frac{\delta E_{\rm s}}{\delta A} = \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial A} - \left[\nabla \cdot \frac{\partial E_{\rm s}}{\partial \nabla A} \right] = -\nu \frac{\partial A}{\partial t} \tag{1.12}$$

(1.11)式、(1.12)式にゲージ変換

$$\frac{\partial \psi}{\partial t} \to \frac{\partial \psi}{\partial t} + ie^* V \psi \tag{1.13}$$

$$\frac{\partial A}{\partial t} \to \frac{\partial A}{\partial t} + \nabla V \tag{1.14}$$

を与える。Vはスカラーポテンシャルである。

$$\gamma \left(\frac{\partial \Psi}{\partial t} + ie^* V \Psi\right) + \frac{1}{2m^*} (-i\hbar \nabla + e^* A)^2 \Psi + \alpha \Psi + \beta |\Psi|^2 \Psi = 0$$
(1.15)

$$v\left(\frac{\partial A}{\partial t} + \nabla V\right) + \frac{1}{\mu_0}\nabla \times \nabla \times A + \frac{i\hbar e^*}{2m^*}(\Psi^*\nabla\Psi - \Psi\nabla\Psi^*) - \frac{e^{*2}}{m^*}|\Psi|^2 A = 0$$
(1.16)

(1.15)式、(1.16)式を解くことで超伝導体の数値解析を行うことが可能となる。。

1.4 磁束の量子化

第2種超伝導体において、外部磁界が $H_{c1} < H_e < H_{c2}$ であるとき磁束は量子化された 状態で超伝導体内部に侵入する。ここでは磁束の量子化について説明する。

式(1.8)式においてオーダーパラメータを大きさと位相 φ で表して $\Psi = |\Psi|^{i\varphi}$ と置くと、

$$\boldsymbol{j} = -\frac{2\hbar e}{m^*} |\Psi|^2 \nabla \varphi - \frac{4e^2}{m^*} |\Psi|^2 \boldsymbol{A}$$
(1.17)

となる。ここで、超伝導体内で孤立した1本の量子化磁束(中心R = 0)を考える。この磁 束量子を囲み、中心より十分離れた円 $C(R \gg \lambda)$ を考えると、この上ではj = 0である一方 で $|\Psi|^2 \neq 0$ である。よって式(1.17)は、

$$\boldsymbol{A} = -\frac{\hbar}{2e} \nabla \varphi \tag{1.18}$$

と変形できる。C上でAについて線積分すると、これはCに鎖交する磁束Φに等しいので、

$$\oint_{\mathcal{C}} \boldsymbol{A} \cdot \mathrm{d}\boldsymbol{s} = \oint_{\mathcal{S}} \boldsymbol{b} \cdot \mathrm{d}\boldsymbol{S} = \boldsymbol{\Phi}$$
(1.19)

となる。ここでS上はCに囲まれた面である。式(1.19)に式(1.18)を代入すると、

$$\Phi = -\frac{\hbar}{2e} \oint_{C} \nabla \varphi \cdot d\mathbf{s} = -\frac{\hbar}{2e} \Delta \varphi \qquad (1.20)$$

となる。ただし、 $\Delta \varphi$ はCを一周したときの位相の増加分である。 Ψ が一価関数であるためには、 $\Delta \varphi$ は2 π の整数倍でなければならない。今は1本の量子化磁束の周りを考えており、 $\Delta \varphi = -2\pi$ であるため、その磁束は、

$$\Phi = \frac{h}{2e} = \phi_0 = 2.0678 \times 10^{-15} \text{ [Wb]}$$
(1.21)

と求められる。この ϕ_0 を磁束量子という[2]。

1.5 磁束ピンニング機構

超伝導現象には応用上で重大な問題がある。第2種超伝導体において、 H_{c1} 以上の外部磁界が与えられると混合状態で内部に量子化された磁束が侵入する。また、その状態の超伝導体に電流を流すと、量子化磁束にローレンツ力 $F_L = J \times B$ が働き、そのままでは磁束が運動(速度v)する。これによって誘導電界

$$\boldsymbol{E} = \boldsymbol{B} \times \boldsymbol{v} \tag{1.22}$$

が発生する。このため、電気抵抗が生じ、エネルギーが消費されてしまう。このままで は電気抵抗がゼロであるという超伝導の特長が利用できない。この問題は、ピンの導入 により磁束の運動を止める(v = 0)で対策することができる。磁束が止まればE = 0とな り、抵抗が発生しなくなるからである。ここでは、磁束のピンニング機構について説明 する。

1.5.1 要素的ピンカ

ピン止めの要因の一つとして、常伝導析出物によるピンニングが挙げられる。常伝導 析出物とは、超伝導体を作る際に、ある元素を多めに含めることでその元素が析出する ことで超伝導体の中にできる常伝導状態の部分のことである。 超伝導体に侵入した磁束線の中心部(半径ξ程度)は、ほとんど常伝導状態ということ ができる。つまり、周囲の超伝導部分に比べて凝縮エネルギーの分だけエネルギーは高 くなっている。もし、超伝導体の中に常伝導析出物があり、そこに磁束線の常伝導核が 交われば、破壊される超伝導領域が減り、交わらない場合よりも凝縮エネルギー的に

$$U_{\rm p} \simeq \frac{1}{2} \mu_0 H_{\rm c}^2 \pi \xi^2 L \tag{1.23}$$

だけ得になる(エネルギーが低くなる)。ここで、 H_c は熱力学的臨界磁界と呼ばれ、 $1/2\mu_0H_c^2$ で凝縮エネルギー密度を表している。Lは、磁束線が常伝導析出物に交わって いる部分の高さである。その結果、自然はエネルギーを低くするようになっているため、 磁束線と常伝導析出物との間に引力相互作用が働き、磁束線は常伝導析出物の中で固定 される。これから要素的ピン力 $f_p(1$ 個のピンが及ぼす最大力)を計算すると、エネルギ ーの変化は2 ξ (常伝導核の直径)で起こるため、

$$f_{\rm p} \cong \frac{U_{\rm p}}{2\xi} \cong \frac{\pi}{4} \mu_0 H_{\rm c}^2 \xi L \tag{1.24}$$

となる。

1.5.2 巨視的ピンカ密度

高磁界下では、磁束線同士の感覚が近いため、磁束線同士ににばねのような力が働き 合っており、一本だけでなく複数の磁束線がまとまって移動する(磁束バンドル)。そこ で、一辺がDの立方体で密度がN_pの状伝導析出物に複数の磁束線が交わる状態を考える。 そのイメージ図を Fig. 1.2[2]に示す。



Fig. 1.2 複数の磁束線のピン止め[2]

この場合、ピンから力を受ける磁束線は図中の赤で色を塗ったもののみである。した がって、ピン力を受ける磁束線の本数は*D*/*a*fであるので、この常伝導析出物によるピン 力*f*_Dは、

$$f_{\rm p} = \frac{\pi}{4} \mu_0 H_{\rm c}^2 \xi D \times \frac{D}{a_{\rm f}}$$
(1.25)

と求められる。また、超伝導体全体のピン力密度(巨視的ピン力密度)F_pは、

$$F_{\rm p} = \eta N_{\rm p} f_{\rm p} = \eta N_{\rm p} \frac{\pi \mu_0 H_{\rm c}^2 \xi D^2}{4a_{\rm f}}$$
(1.26)

と求められる。ここで、 η はピンニング効率であり、 $\eta < 1$ である。高磁界では、超伝導性が弱くなっているためオーダーパラメータの最大値が減少し、それにより凝縮エネルギーも減少する。その影響を式(1.26)に考慮すると、 $F_{\rm p}$ は

$$F_{\rm p} = \eta N_{\rm p} \frac{\pi \mu_0 H_{\rm c}^2 \xi D^2}{4a_{\rm f}} \left(1 - \frac{B}{\mu_0 H_{\rm c2}} \right) \tag{1.27}$$

となる[2]。

1.6 Affine Integrator(AFI)

Affine Integrator[3](以下、AFI)とは、拡散方程式やゲージ場存在下の Schrödinger 方程 式、TDGL 方程式、回転系の Time-Dependent Gross-Pitaevskii 方程式の数値積分のために 考案された、陽的数値積分法である。

数値的安定性に関して、AFI はラプラシアン項に関して無条件安定であり、方程式を 構成する講全体に関して高い数値的安定性を有する。また、Schrödinger 方程式のような 線形保存系において全エネルギーが厳密に保存される性質を持つ。TDGP 方程式のよう な非線形保存系においてノンドリフト特性を持つ。

AFI は空間に関し離散化するための格子をチェッカボード状に分解することから導かれるアフィン変換対で構成される。数値的安定性やエネルギー保存に関する理論解析が容易で、必要とされる記憶領域が最小であり、また付加的なワーキングメモリを必要としないという長所を持つ。

1.6.1 1次元系における空間・時間離散化

基礎方程式を1次元 TDGL 方程式

$$\gamma \frac{\partial \Psi}{\partial t} = \left(\frac{\partial}{\partial x} - iA_x\right)^2 \Psi - \alpha \Psi - \beta |\Psi|^2 \Psi$$
(1.28)

であるとする。ここではベクトルポテンシャルが与えられ、固定されているとする。*A*_x はベクトルポテンシャルの *x* 成分である。

パラメータγは時定数であり一般には複素数値をとる。γが実数値の場合は TDGL 方 程式、γ = -iのときは Time-Dependent Gross-Pitaevskii(TDGP)方程式あるいは非線形 Schrödinger 方程式と同じ形になる。

ベクトルポテンシャルはリンク変数[4] wii によって次のように実装される。

$$w_{ij} = \exp(i\theta_{ij}), \quad \theta_{ij} = -hA_x\left(\frac{x_i + x_j}{2}\right), \quad i, j = 1, 2, 3, 4$$
 (1.29)

 x_i は格子点 i のx座標である。h は格子点間隔である。ただし、もし格子点 i と格子 点 j が接続していない場合、 $w_{ij} = 0$ であるとする。

空間に関する離散化のために導入した格子、リンク変数の状況を Fig. 1.3[5]に示す。



Fig. 1.3 格子・リンク変数[5] (a)空間離散化格子 (b)境界条件で更新される格子点とリンク変数

式(1.28)を空間に関して離散化する。 $\Psi_i(t) = \Psi(x_i, t), \quad \alpha_i = \alpha(x_i), \quad \beta_i = \beta(x_i)$ とお けば、以下の連立微分方程式が得られる。

$$\gamma \frac{d\Psi_1}{dt} = \frac{1}{h^2} (w_{12}\Psi_2 + \overline{w}_{41}\Psi_4 - 2\Psi_1) - \alpha_1 \Psi_1 - \beta_1 |\Psi_1|^2 \Psi_1$$
(1.30)

$$\gamma \frac{\mathrm{d}\Psi_3}{\mathrm{d}t} = \frac{1}{h^2} (w_{34}\Psi_4 + \bar{w}_{23}\Psi_2 - 2\Psi_3) - \alpha_3\Psi_3 - \beta_2|\Psi_3|^2\Psi_3 \tag{1.31}$$

$$\gamma \frac{\mathrm{d}\Psi_2}{\mathrm{d}t} = \frac{1}{h^2} (w_{23}\Psi_3 + \bar{w}_{12}\Psi_1 - 2\Psi_2) - \alpha_2 \Psi_2 - \beta_3 |\Psi_2|^2 \Psi_2$$
(1.32)

$$\gamma \frac{d\Psi_4}{dt} = \frac{1}{h^2} (w_{41}\Psi_1 + \bar{w}_{34}\Psi_3 - 2\Psi_4) - \alpha_4\Psi_4 - \beta_4|\Psi_4|^2\Psi_4$$
(1.33)

ここで、 \overline{w} はwの複素共役を表す。ここで、

$$U_{i} = \alpha_{i} + \beta_{i} \left| \tilde{\psi}_{i} \right|^{2}, \quad i = 1, 2, 3, 4$$
(1.34)

とおく。 $\tilde{\Psi}_i$ は Ψ_i の推定値である。詳細は後述する。

連立微分方程式は次のようにも書き表される。AFI 法の準備のため、奇数の格子点の組 と偶数の格子点の組の順番に並べている。

$$\gamma \frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \Psi_1 \\ \Psi_3 \\ \Psi_2 \\ \Psi_4 \end{pmatrix} = \frac{1}{h^2} \begin{pmatrix} -2 - U_1 h^2 & 0 & w_{12} & w_{14} \\ 0 & -2 - U_3 h^2 & w_{32} & w_{34} \\ \overline{w}_{12} & \overline{w}_{32} & -2 - U_2 h^2 & 0 \\ \overline{w}_{14} & \overline{w}_{34} & 0 & -2 - U_4 h^2 \end{pmatrix}$$
(1.35)

式(1.35)は、次のようにも表される。

$$\gamma \frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \frac{1}{h^2} \begin{pmatrix} D(-\sigma_Q) & W \\ W^{\dagger} & D(-\sigma_P) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.36)

ここで、
$$\boldsymbol{q} = (\Psi_1 \ \Psi_3)^T$$
、 $\boldsymbol{p} = (\Psi_2 \ \Psi_4)^T$ および
 $\sigma_i = 2 + U_i h^2$ 、 $i = 1, 2, 3, 4$ (1.37)

とおいた。また

$$D(-\sigma_{\rm Q}) = \begin{pmatrix} -\sigma_1 & 0\\ 0 & -\sigma_3 \end{pmatrix}, \quad D(-\sigma_{\rm P}) = \begin{pmatrix} -\sigma_2 & 0\\ 0 & -\sigma_4 \end{pmatrix}, \quad W = \begin{pmatrix} w_{12} & w_{14}\\ w_{32} & w_{34} \end{pmatrix}$$
(1.38)

とおいた。なお、 $W^{\dagger} = \overline{W}^T$ である。 式(1.35)あるいは式(1.36)は

$$\gamma \frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \Psi_1 \\ \Psi_3 \\ \Psi_2 \\ \Psi_4 \end{pmatrix} = \hat{A} \begin{pmatrix} \Psi_1 \\ \Psi_3 \\ \Psi_2 \\ \Psi_4 \end{pmatrix}$$
(1.39)

あるいは

$$\gamma \frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \hat{A} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.40)

、

とあらわされる。ただし時間推進演算子 Â は次のように定義される。

$$\hat{A} = \frac{1}{h^2} \sum_{i \in \{1,2,3,4\}} \left(-\sigma_i \Psi_i + \sum_{j \in \{1,2,3,4\}} w_{ij} \psi_j \right) \frac{\partial}{\partial \Psi_i}$$
(1.41)

時間推進演算子 Â を次のように分解する。

$$\hat{A} = \hat{A}_{\rm Q} + \hat{A}_{\rm P} \tag{1.42}$$

ただし、

$$\hat{A}_{Q} = \frac{1}{h^{2}} \sum_{i \in Q} \left(-\sigma_{i} \Psi_{i} + \sum_{j \in P} w_{ij} \Psi_{j} \right) \frac{\partial}{\partial \Psi_{i}}$$
(1.43)

$$\hat{A}_{\rm P} = \frac{1}{h^2} \sum_{i \in P} \left(-\sigma_i \Psi_i + \sum_{j \in Q} w_{ij} \Psi_j \right) \frac{\partial}{\partial \Psi_i}$$
(1.44)

ここでは、Q = {1,3} および P = {2,4} である。

次に、微分方程式

$$\gamma \frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \hat{A} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \left(\hat{A}_{Q} + \hat{A}_{P} \right) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.45)

を時間に関して離散化する。時間刻み幅をτとおくことで離散時間における時間発展方 程式

$$\begin{pmatrix} \boldsymbol{q}' \\ \boldsymbol{p}' \end{pmatrix} = \exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}\right) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \exp\left(\frac{\tau}{\gamma}(\hat{A}_{\mathrm{Q}} + \hat{A}_{\mathrm{P}})\right) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.46)

が得られる。なお、(q,p) = (q(t), p(t))および $(q', p') = (q(t + \tau), p(t + \tau))$ である。 指数関数演算子はLie-Trotter-Suzuki分解により次のように近似できる。

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}(\hat{A}_{Q} + \hat{A}_{P})\right) = \begin{pmatrix} \exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{Q}\right)\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{P}\right) + O(\tau^{2}) \\ \exp\left(\frac{\tau}{2\gamma}\hat{A}_{Q}\right)\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{P}\right)\exp\left(\frac{\tau}{2\gamma}\hat{A}_{Q}\right) + O(\tau^{3}) \\ \dots + O(\tau^{4}) \\ \dots \end{pmatrix}$$
(1.47)

指数関数演算子 $\exp(\gamma^{-1}\tau \hat{A}_Q)$ および $\exp(\gamma^{-1}\tau \hat{A}_P)$ の行列表現を得ることができれば 数値積分スキーム(AFI)を構成できる。

まず、演算子 \hat{A}_Q を Ψ_i 、 $i \in Q$ に作用させる。

$$\hat{A}_{Q}\Psi_{i} = \frac{1}{h^{2}} \left(-\sigma_{i}\Psi_{i} + \sum_{j \in P} w_{ij}\Psi_{j} \right), \quad i \in Q$$
(1.48)

次に、 \hat{A}_{Q} を Ψ_{i} 、 $i \in Q$ に2回作用させる。

$$\hat{A}_Q^2 \Psi_i = \left(-\frac{\sigma_i}{h^2}\right)^2 \left(\Psi_i - \frac{1}{\sigma_i} \sum_{j \in P} w_{ij} \Psi_j\right), \quad i \in Q$$
(1.49)

したがって、 \hat{A}_Q を Ψ_i 、 $i \in Q$ に m回作用させると

$$\hat{A}_Q^m \Psi_i = \left(-\frac{\sigma_i}{h^2}\right)^m \left(\Psi_i - \frac{1}{\sigma_i} \sum_{j \in P} w_{ij} \Psi_j\right), \quad i \in Q, \quad m \ge 1$$
(1.50)

であることがわかる。ゆえに、

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{Q}\right)\Psi_{i} = \Psi_{i} + \sum_{m=1}^{\infty}\frac{1}{m!}\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{Q}\right)^{m}\Psi_{i}$$
$$= a_{i}\Psi_{i} + b_{i}\sum_{j\in P}w_{ij}\Psi_{j}, \quad i\in Q$$
(1.51)

が得られる。ただし、

$$a_{i} = \exp\left(-\frac{\sigma_{i}\tau}{h^{2}\gamma}\right), \quad b_{i} = \frac{1-a_{i}}{\sigma_{i}}$$
(1.52)

とおいた。また、

$$\hat{A}_Q \Psi_i = 0, \quad i \in P \tag{1.53}$$

より、

$$\hat{A}_Q^m \Psi = 0, \quad i \in P, \quad m \ge 1 \tag{1.54}$$

であることがわかる。演算子 Âp に関しても同様に、次の結果が得られる。

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{Q}\right)\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}} = \binom{D(a_{Q}) \quad D(b_{Q})W}{0 \quad I}\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}}$$
(1.55)

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}_{P}\right)\begin{pmatrix}\boldsymbol{q}\\\boldsymbol{p}\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}I & 0\\D(b_{P})W^{\dagger} & D(a_{P})\end{pmatrix}\begin{pmatrix}\boldsymbol{q}\\\boldsymbol{p}\end{pmatrix}$$
(1.56)

ここで、

$$D(a_Q) = \begin{pmatrix} a_1 & 0 \\ 0 & a_3 \end{pmatrix}, \quad D(b_Q) = \begin{pmatrix} b_1 & 0 \\ 0 & b_3 \end{pmatrix}$$
$$D(a_P) = \begin{pmatrix} a_2 & 0 \\ 0 & a_4 \end{pmatrix}, \quad D(b_P) = \begin{pmatrix} b_2 & 0 \\ 0 & b_4 \end{pmatrix}$$
(1.57)

とおいた。Iは単位行列である。

式(1.55)、式(1.56)はそれぞれ指数関数演算子 $\exp(\gamma^{-1}\tau \hat{A}_Q)$ および $\exp(\gamma^{-1}\tau \hat{A}_P)$ の行列 表現を表している。つまり、AFI が得られたことになる。

1.6.2 2次元系での AFI

ここで、2次元系を考える。基礎方程式は

$$\gamma \frac{\partial \Psi}{\partial t} = (\nabla - i\mathbf{A})^2 \Psi - \alpha \Psi - \beta |\Psi|^2 \Psi$$
(1.58)

と表される。ただし、

$$\nabla = \left(\frac{\partial}{\partial x}, \frac{\partial}{\partial y}\right), \quad \boldsymbol{A} = (A_x, A_y) \tag{1.59}$$

である。ここでは格子点やリンク変数を指定するためにダブルインデックスを用いる。 このダブルインデックスは空間的な位置に対応する。Fig. 1.4[5]にダブルインデックス の定義を示す。リンク変数はx成分とy成分に分けて定義されることになる。



Fig. 1.42 次元系におけるダブルインデックスの定義(周期的境界条件)[5]

格子点は図中の黒丸と白丸のように、2つのグループに分割される。まず空間に関し て離散化すると次式のような微分方程式が得られる。

$$\gamma \frac{\mathrm{d}\Psi_{i,j}}{\mathrm{d}t} = \frac{1}{h^2} \Big(w_{i,j}^x \Psi_{i+1,j} + \overline{w}_{i-1,j}^x \Psi_{i-1,j} + w_{i,j}^y \Psi_{i,j+1} + \overline{w}_{i,j-1}^y \Psi_{i,j-1} - 4\Psi_{i,j} \Big) -\alpha_{i,j} \Psi_{i,j} - \beta_{i,j} |\Psi_{i,j}|^2 \Psi_{i,j}$$
(1.60)

ただし、周期的境界条件より、たとえばi = 0はi = 4、i = 5はi = 1と読み替えるものとする。ここでは、

$$U_{i,j} = \alpha_{i,j} + \beta_{i,j} |\widetilde{\Psi}_{i,j}|^2 \tag{1.61}$$

- X

とおく。ただし、

$$\tilde{\psi}_{i,j} = \frac{1}{4} (w_{i,j}^{x} \Psi_{i+1,j} + \overline{w}_{i-1,j}^{x} \Psi_{i-1,j} + w_{i,j}^{y} \Psi_{i,j+1} + \overline{w}_{i,j-1}^{y} \Psi_{i,j-1})$$
(1.62)

である。また、

$$\sigma_{i,j} = 4 + U_{i,j}h^2 \tag{1.63}$$

とおく。

1 次元系のときと同様、格子点を黒丸グループQと白丸グループPに分割することに より AFI を構成することができる。時間推進演算子 $\hat{A} = \hat{A}_Q + \hat{A}_P$ は1次元系のときと同 様に定義することができる。黒丸グループに属する格子点上の Ψ の値で構成されるベク トルをq、白丸グループに属する格子点上の Ψ の値で構成されるベクトルをpとおけば、 1 次元系のときと同様の次のような形の微分方程式

$$\gamma \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = A \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = (\hat{A}_Q + \hat{A}_P) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.64)

が得られる。この微分方程式を時間に関して時間刻み幅rで離散化することで、離散時間における時間発展方程式

$$\begin{pmatrix} \boldsymbol{q}' \\ \boldsymbol{p}' \end{pmatrix} = \exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\hat{A}\right) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix} = \exp\left(\frac{\tau}{\gamma}(\hat{A}_Q + \hat{A}_P)\right) \begin{pmatrix} \boldsymbol{q} \\ \boldsymbol{p} \end{pmatrix}$$
(1.65)

が得られる。指数関数演算子の行列表現も1次元系の時と同様に、

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\right)\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}} = \binom{D(a_Q) \quad D(b_Q)W}{0 \quad I}\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}}$$
(1.66)

$$\exp\left(\frac{\tau}{\gamma}\right)\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}} = \begin{pmatrix} I & 0\\ D(b_P)W^{\dagger} & D(a_P) \end{pmatrix}\binom{\boldsymbol{q}}{\boldsymbol{p}}$$
(1.67)

行列 $D(a_0)$ および $D(a_P)$ は対角行列であり、それぞれ

$$a_{i,j} = \exp\left(-\frac{\sigma_{i,j}\tau}{h^2\gamma}\right), (i,j) \in P \quad \text{is if } a_{i,j} = \exp\left(-\frac{\sigma_{i,j}\tau}{h^2\gamma}\right), (i,j) \in P \tag{1.68}$$

を対角成分とするものである。なお、ダブルインデックスにより指定される格子点が黒 丸グループに属することを(*i*,*j*) $\in P$ 、白丸グループに属することを(*i*,*j*) $\in Q$ と表記して いる。

また、行列 $D(b_Q)$ および $D(b_P)$ は対角行列であり、 それぞれ

$$b_{i,j} = \frac{1 - a_{i,j}}{\sigma_{i,j}}, (i,j) \in Q \quad \text{$\baselineskip} \quad b_{i,j} = \frac{1 - a_{i,j}}{\sigma_{i,j}}, (i,j) \in P \tag{1.69}$$

を対角成分とするものである。

行列Wは黒丸グループに属する格子点と白丸グループに属する格子点を結ぶ辺の上 で定義されたリンク変数を成分とする行列である。行列Wの行は白丸グループの格子点 に対応し列は黒丸グループの格子点に対応する[5]。

1.7 リザバーコンピューティング

リザバーコンピューティングとは、特に系列データや時系列データの機械学習に適し た計算の枠組みのことである。特徴としては、学習に必要な計算量が少ないため、よく 知られているディープラーニングに比べて高速に計算が行える、一般の計算機でも純分 に扱えるという利点がある。また、近年ではデジタルコンピュータだけでなく、さまざ まなスケールの物理系を用いたハードウェアの実装が可能であるという面からもリザ バーコンピューティングに対する注目が高まっている。

1.7.1 リザバーコンピューティングの概念

リザバーコンピューティングは、いくつかの具体的なリカレントニューラルネットワ

ークから派生して生まれた一般的な概念である。リザバーコンピューティングモデルは、 一般にリザバー(Reservoir)とリードアウト(Readout)から構成される。リザバーは学習の 過程で変化させず固定し、リードアウトには線形学習機のような簡便な学習識別機を用 いるため高速な学習が可能となっている。

リザバーコンピューティングの概念図を Fig. 1.5 に示す。Reservoir という英単語は、 液体を入れておく容器うや生活用水を貯蔵しておく貯水池を意味している。例えば、そ の水面(Reservoir)に1つの石を投入すると波紋が広がる。この波紋は入力にあたる石の 大きさや形よって変化する。つまり、水面の波紋は入力の情報を反映していると考えら れる。次に、1つ目の石を投入して波紋が残っている間に、次々と別の石を投入するこ とを考える。ここで、順番に投入する石の列は時系列入力に相当する。複数の石が投入 された場合の波紋は、それぞれの石によって生成された波紋が相互作用しあって複雑に なる。このときの波紋には、石の大きさや形だけでなく石を入れる順番も影響している。 これは、波紋がそれまでに投入された石の情報、つまり過去の入力に関する「記憶」を 持つことを意味する。この性質が、時系列データを扱う上でカギとなる。生まれた波紋 から投入された石の情報を読み出し(Readout)、時系列予測などを行うというのがリザバ ーコンピューティングのイメージである。



Fig. 1.5 リザバーコンピューティングの概念図

1.7.2 エコーステートネットワーク

エコーステートネットワーク(Echo State Network, ESN)は、リザバーコンピューティン グを代表するモデルの一つである。人工ニューラルネットワークの流れを汲んでおり、 結合重みを固定したリカレントニューラルネットワーク(Reservoir)を用いて、時系列入 力の過去の情報が反響している状態(Echo State)を作り出し、そこから入力の特長の読み 出し(Readout)を行う。

エコーステートネットワークの最も基本的なモデルを説明する。そのモデル構造を Fig. 1.6 に示す。ここで、Wⁱⁿ、W、W^{out}はそれぞれ入力層からリザバー層への結合重 み、リザバー内のノード間の結合重み、リザバー層から出力層への結合重みである。一 般のリカレントニューラルネットワークではW_{in}、Wに関する学習が必要であるが、エ コーステートネットワークではWin、Wを固定する。したがって学習アルゴリズムによって調整されるのはWoutのみになる。リザバーは入力データの変換器、リードアウトはリザバーの状態から入力の特賞を適切に読み出すための学習器である。



Fig. 1.6 エコーステートネットワークの基本モデル

Fig. 1.6 において、入力層のノード数を N_u 、リザバーのノード数を N_x 、出力層のノード数を N_y と表す。時系列データを扱うため、各ノードの状態は離散時間n(n = 0, 1, 2...)とともに発展すると仮定する。時刻nにおける入力ベクトルu(n)、リザバーのノード状態のベクトルx(n)、出力ベクトルy(n)をそれぞれ、

$$\boldsymbol{u}(n) = \left(u_1(n), \dots, u_{N_u}(n)\right)^{\mathsf{T}} \in \mathbb{R}^{N_u}$$
(1.70)

$$\boldsymbol{x}(n) = \left(x_1(n), \dots, x_{N_u}(n)\right)^{\mathsf{T}} \in \mathbb{R}^{N_u}$$
(1.71)

$$\mathbf{y}(n) = \left(y_1(n), \dots, y_{N_u}(n)\right)^{\mathsf{T}} \in \mathbb{R}^{N_u}$$
(1.72)

と表す。また、それぞれの結合重み行列を、

$$W_{\rm in} = \left(w_{ij}^{\rm in}\right) \in \mathbb{R}^{N_x \times N_u} \tag{1.73}$$

$$W = \left(w_{ij}\right) \in \mathbb{R}^{N_{\chi} \times N_{\chi}} \tag{1.74}$$

$$W_{\text{out}} = \left(w_{ij}^{\text{out}}\right) \in \mathbb{R}^{N_x \times N_y} \tag{1.75}$$

と表す。

各時刻nにおいて、入力ベクトルが入力層に与えられると、その情報は変換されなが ら、出力層に向かって伝達される(順伝播)。時刻nのリザバー状態ベクトルx(n)と時刻 (n+1)の入力ベクトルu(n+1)が与えられると、リザバー状態ベクトルの時間発展は、

$$\mathbf{x}(n+1) = \mathbf{f}\left(W^{\text{in}}\mathbf{u}(n+1) + W\mathbf{x}(n)\right) \quad (n = 0, 1, 2, ...)$$
(1.76)

と記述される。これをリザバーのノード $i(i = 1, ..., N_x)$ について書き下すと、

$$x_i(n+1) = f\left(\sum_{j=1}^{N_u} w_{ij}^{in} u_j(n+1) + \sum_{j=1}^{N_x} w_{ij} x_j(n)\right)$$
(1.77)

となる。ここで、f(·)は活性化関数fを括弧内の要素ごとに施す操作を表す。出力層の出 カベクトルは、リザバーのすべてのノード状態の線形結合として、

$$y(n+1) = W^{\text{out}}x(n+1) \quad (n = 0, 1, 2, ...)$$
(1.78)

と与えられる。これを出力ノード $k(k = 1, ..., N_v)$ について書き下すと、

$$y_k(n+1) = \sum_{j=1}^{N_x} w_{ki}^{\text{out}} x_i(n+1)$$
(1.79)

となる。リザバー状態ベクトルの初期条件x(0)と入力ベクトルu(1)が与えられると、式 (1.76)および式(1.78)から、リザバー状態ベクトルx(1)と出力ベクトルy(1)が計算され る。同様の状態更新により、リザバー状態ベクトルの時間発展x(n)とモデル出力の時系 列y(n)が生成される。

1.7.3 バッチ学習(線形回帰とリッジ回帰)

バッチ学習では、データを一定期間貯めておき、それらを用いて学習を一括で行う。 その時間範囲内ではW^{out}は時間nによらず一定とする。ここでは線形回帰とリッジ回帰 について説明する。

エコーステートネットワークの基本モデルの出力は、式より、 $y(n) = W^{out}x(n)$ と表 される。理想的には、すべての時刻nでこれが目標出力d(n)と一致すればよく、

$$W^{\text{out}} \mathbf{x}(n) = \mathbf{d}(n) \quad (n = 1, ..., T)$$
 (1.80)
を満たす $W^{\text{out}} \in \mathbb{R}^{N_y \times N_x}$ を求めればよい。これは、連立線型方程式を解くことに他ならない。

ここで、時刻
$$n = 1, ..., T$$
についてリザバー状態ベクトルを横方向に連結した行列を、
 $X = [x(1), ..., x(T)] \in \mathbb{R}^{N_x \times T}$ (1.81)

と定義し、目標時系列出力ベクトルを連結した行列を、

$$D = [\boldsymbol{d}(1), \dots, \boldsymbol{d}(T)] \in \mathbb{R}^{N_{\chi} \times T}$$
(1.82)

T

(1 0 0)

と定義すると、式(1.80)は、

$$W^{\text{out}}X = D \tag{1.83}$$

と書ける。もし $N_x = T$ でXが正則行列ならば、その逆行列 X^{-1} を用いて解を $\widehat{W}^{out} =$ DX^{-1} と求めることができる。

しかし、現実の多くの問題ではT » N_xであり、式(1.83)は未知変数の数より制約式の 数が多い優決定系となるので、近似解を求める必要がある。そこで、式の両辺を最小化 するため、線形回帰を行う。具体的には、最小二乗法を利用して、二乗誤差の総和

$$E_{\rm LR} = \frac{1}{2} \left| \left| D - W^{\rm out} X \right| \right|_F^2$$

$$= \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{T} ||\boldsymbol{d}(n) - \boldsymbol{y}(n)||_{2}^{2}$$
$$= \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{T} ||\boldsymbol{d}(n) - W^{\text{out}} \boldsymbol{x}(n)||_{2}^{2}$$
(1.84)

を最小化する。ここで、 $||\cdot||_F$ は行列の Frobenius ノルムを表す。この最小化問題の解は、 正規方程式

$$W^{\text{out}}XX^{\mathsf{T}} = DX^{\mathsf{T}} \tag{1.85}$$

を解くことにより、

$$\widehat{W}^{\text{out}} = DX^{\mathsf{T}} (XX^{\mathsf{T}})^{-1} \tag{1.86}$$

と求められる。したがって、Xの Moore-Penrose 疑似逆行列 $X^{\dagger} = X^{\mathsf{T}}(XX^{\mathsf{T}})^{-1}$ を用いて

$$\widehat{W}^{\text{out}} = DX^{\dagger} \tag{1.87}$$

と書ける。Xのサイズが大きい場合は、 X^{\dagger} を直接求めると計算に必要なメモリ量が増加して効率的ではないため、 XX^{\intercal} と DX^{\intercal} をnの増加とともに逐次的に求めて式(1.86)を適用するとよい。 XX^{\intercal} が正則でない場合には

$$\widehat{W}^{\text{out}} = DX^{\mathsf{T}}(XX^{\mathsf{T}})^{\dagger} \tag{1.88}$$

としてもよい。

リードアウトの学習パラメータ数はリザバーのノード数N_xに比例するので、N_xを増加させれば出力誤差をより小さくすることができると考えられる。しかし、モデルの自由度が高すぎて訓練データに過適応したモデルが得られる(過学習になる)可能性がある。機械学習では、過学習を抑制するために正則化がよく用いられる。正則化によって出力重み行列の要素の絶対値は小さくなる傾向があるので、ノイズに対してロバストなモデルを得ることが期待できる。このような必要最小限の学習パラメータでモデルを表現しようとする方法をスパース最適化という。

式の右辺に学習パラメータの二乗和を正則化項として加える場合をL2最適化と呼び、この場合の最適なW^{out}を求める回帰をリッジ回帰という。すなわち、最小化すべきコスト関数を、

$$E_{\rm RR} = \frac{1}{2} ||D - W^{\rm out}X||_F^2 + \frac{\beta}{2} ||W^{\rm out}||_F^2$$
$$= \frac{1}{2} \sum_{n=1}^T ||\boldsymbol{d}(n) - W^{\rm out}\boldsymbol{x}(n)||_2^2 + \frac{\beta}{2} \sum_{i=1}^{N_y} \sum_{j=1}^{N_x} |w_{ij}|^2$$
(1.89)

とする。ここで、 $\beta > 0$ は正則化項の大きさを調整する正則化パラメータである。この とき解は、

$$\widehat{W}^{\text{out}} = DX^{\mathsf{T}}(XX^{\mathsf{T}} + \beta I)^{-1}$$
(1.90)

と求められる。ここで、 $I \in \mathbb{R}^{N_x \times N_x}$ は単位行列を表す。 $\beta = 0$ のときは式(1.86)に帰着される。

1.7.4 NARMA モデル

時系列予測は、時系列データの将来の値を予測する問題である。ここでは、非線形自 己回帰移動平均(Nonlinear Auto Regressive Moving Average, NARMA)モデルについて説明 する。このモデルは、自己回帰部分と移動平均部分から成る自己回帰移動平均(ARMA) モデルの一種で、現在の値と過去の値とが非線形な依存関係をもつ。

時系列入力u(n)が与えられるとき、時数mの NARMA モデルは、

$$d(n+1) = a_1 d(n) + a_2 d(n) \sum_{i=0}^{m-1} d(n-i) + a_3 u(n-m+1)u(n) + a_4$$
(1.91)

と記述される。ここで、mは1以上の整数、 a_1, a_2, a_3, a_4 は定数パラメータである。右辺 の第二項は過去mステップの状態に依存する非線形項である。右辺の第三項は入力に依 存する非線形項である。NARMA モデルの時系列予測を行うには、機械学習モデルが非 線形性と少なくともmステップ前の入力の「記憶」を備えている必要がある。m = 2の ときのモデルを NARMA2、m = 10のときのモデルを NARMA10 という[6]。

1.8 研究目的

本研究の目的は主に2つある。まず、AFI 法を用いた2次元 TDGL 方程式の実装に より第2種超伝導体における磁束量子の動きおよびそれに伴う電磁現象を可視化す る。また、ピンを導入し、それが磁束線の動きや電磁現象にどのような影響を与える のか調査し、超伝導体内部で磁束線はどのように振る舞うのか、電流はどのように流 れているのか、磁束線の運動に伴い電界はどのように発生するのか、内部の磁束密度 はどのようになっているのかなど、超伝導体内部の様子をシミュレーションすること で、詳しく調査することを1つ目の目的とする。また、超伝導現象におけるE-J特性を 用いてリザバーコンピューティングを行う。まず、超伝導体に印加する電流密度を時 間的に変化させ、それによって超伝導体内部に発生する電界の時間変化を無作為抽出 し、電流密度の時間変化を正弦波で与えた場合と乱数波で与えた場合の電流密度と電 界の入出力応答をリサージュ波形や高速フーリエ変換によって調査し、超伝導現象が 非線形性や高次高調波特性を備えているか調査する。続いて、リザバーコンピューテ ィングの波形生成タスク、NARMA2 タスク、非線形-メモリタスクなどの様々なタスク を実行し、超伝導現象が物理リザバーとして有用であるか否か、有用であるのならば どれくらいの精度を得ることができるのか、またどのようなタスクに対して有効であ るかなどを調査することで、超伝導現象の新たな応用の可能性を探ること、超伝導現 象を新たな物理リザバーとして提案することを2つ目の目的とする。

第2章 実装および計算方法

2.1 オーダーパラメータΨの初期条件・更新式

2 次元 TDGL 方程式を AFI 法によって実装した。今回はスカラーポテンシャルが常に いたるところでゼロであるゲージを採用した。ゲージ場(ベクトルポテンシャル)が時間 的にも空間的にも変化するとき、TDGL 方程式は、

$$\gamma \frac{\partial \Psi}{\partial t} = (\nabla - iA)^2 \Psi - \alpha \Psi - \beta |\Psi|^2 \Psi$$
(2.1)

$$\tau_{\rm A} \frac{\partial A}{\partial t} = Im[\overline{\Psi}(\nabla - iA)\Psi] - \nabla \times \nabla \times A$$
(2.2)

で与えられる。式(2.1)がオーダーパラメータ、式(2.2)がベクトルポテンシャルに関する 方程式である。ここで式(2.2)のτ_Aはベクトルポテンシャルに関する時定数である。 オーダーパラメータに関する初期条件として、

$$\Psi(x, y, 0) = \cos\left(\frac{\pi m}{L}x\right)\cos\left(\frac{\pi n}{L}y\right), \quad m, n = 1, 2, 3 \cdots$$
(2.3)

を与えた。

AFIを用いて「反応項」およびゲージ場存在下での従属変数 $\Psi_{i,j}$ (オーダーパラメータ)の更新式を計算して、

$$a_{i,j} = \exp\left(-\frac{\sigma_{i,j}\tau}{h^2\gamma}\right) \tag{2.5}$$

$$b_{i,j} = \frac{1 - a_{i,j}}{\sigma_{i,j}}$$
(2.6)

である。

2.2 リンク変数・ループ変数

ゲージ場の時間発展に関しては、ベクトルポテンシャルAの形のまま実装するのではなく、容易にするためにリンク変数 $w_x^{i,j}, w_y^{i,j}$ に関する偏微分方程式を導き、それを時間に関して離散化する方法を採用した。



Fig. 2.1 演算▼×のリンク変数による差分化およびループ変数の定義[5]

リンク変数の積をループ変数Cと呼ぶこととする。このとき、式(2.2)における演算 $\nabla \times \nabla \times \sigma$ 差分化はループ変数Cの積で実現できる。

ここで、リンク変数w^{i,j}, w^{i,j}の更新は次のように行った。 方程式(2.2)を空間に関して離散化することを考える。リンク変数の定義式

$$w_x^i \equiv \exp\left(-ihA_x^{l,j}\right), \quad w_y^{l,j} \equiv \exp\left(-ihA_y^{l,j}\right)$$
(2.7)

および Fig. 2.1(a)より、格子点(*i*, *j*)を左下の頂点とする微小正方形によって演算子 $\nabla \times \delta$ 差分化することを考える。ループ変数 $C_z^{i,j}$ を次式のように、微小正方形の辺上で定義さ れたリンク変数の積で定義する。

$$C_{z} \equiv w_{x}^{i,j} w_{y}^{i+1,j} \overline{w}_{x}^{i,j+1} \overline{w}_{y}^{i,j}$$

= exp[-ih($A_{y}^{i+1,j} - A_{y}^{i,j} - A_{x}^{i,j+1} + A_{x}^{i,j}$)]
 \cong exp [-ih²($\nabla \times A$)_z^{i,j}] (2.8)

ここで、 $(\nabla \times A)_x^{i,j}$ は、位置 $\left(i + \frac{1}{2}, j + \frac{1}{2}\right)$ におけるAのローテーションのz成分である。

さらに、このループ変数 $C_z^{i,j}$ を用いて次式が得られる。 $C_z^{i,j} \overline{C}_z^{i,j-1} \cong \exp[-ih^3(\nabla \times \nabla \times \overline{C}_z^{i,j} C_z^{i-1,j}] \cong \exp[-ih^3(\nabla \times \nabla \times \overline{C}_z^{i,j} C_z^{i-1,j}]$

$$\sum_{z}^{i,j} \bar{C}_{z}^{i,j-1} \cong \exp\left[-ih^{3} (\nabla \times \nabla \times A)_{x}^{i,j}\right]$$

$$(2.9)$$

$$\sum_{z}^{\pi_{i},j} C_{z}^{i-1,j} \cong \exp\left[-ih^{3}(\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{A})_{y}^{i,j}\right]$$
(2.10)

ここで式(2.9)と(2.10)は、それぞれリンク変数 $w_x^{i,j}$ および $w_y^{i,j}$ と同じ位置で定義されている。

ループ変数 $C_z^{i,j}$ は($\nabla \times A$) $_z^{i,j}$ に対応する(Fig. 2.1[5])。Fig. 2.1(b)、Fig. 2.1(c)は $C_z^{i,j} \bar{C}_z^{i,j-1}$ と $\bar{C}_z^{i,j} C_z^{i-1,j}$ の定義を説明している。

以上の計算より、TDGL 方程式を空間に関して離散化することにより、次の常微分方 程式が得られた。

$$\gamma \frac{\partial \Psi_{i,j}}{\partial t} = \frac{1}{h^2} \left(w_x^{i,j} \Psi_{i+1,j} + \overline{w}_x^{i-1,j} \Psi_{i-1,j} + w_y^{i,j} \Psi_{i,j+1} + \overline{w}_y^{i,j-1} \Psi_{i,j-1} - 4 \Psi_{i,j} \right) - \alpha_{i,j} \Psi_{i,j} - \beta_{i,j} |\widetilde{\Psi}_{i,j}|^2 \Psi_{i,j}$$
(2.11)

$$\tau_{\rm A} \frac{\partial w_x^{i,j}}{\partial t} = -\mathrm{iIm} \Big[\overline{\Psi}_{i,j} w_x^{i,j} \Psi_{i+1,j} \Big] w_x^{i,j} - \frac{1}{h^2} \big(\overline{C}_z^{i,j-1} C_z^{i,j} - 1 \big) w_x^{i,j}$$
(2.12)

$$\tau_{\rm A} \frac{\partial w_y^{i,j}}{\partial t} = -\mathrm{iIm} \Big[\overline{\Psi}_{i,j} w_y^{i,j} \Psi_{i+1,j} \Big] w_y^{i,j} - \frac{1}{h^2} \big(\overline{C}_z^{i,j} C_z^{i-1,j} - 1 \big) w_y^{i,j}$$
(2.13)

ここで、

$$\left(\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{A}\right)_{x}^{i,j} \cong \frac{\bar{C}_{z}^{i,j-1}C_{z}^{i,j}-1}{-\mathrm{i}h^{3}}$$
(2.14)

$$(\nabla \times \nabla \times \mathbf{A})_{\mathcal{Y}}^{i,j} \cong \frac{\bar{C}_{z}^{i,j} C_{z}^{i-1,j} - 1}{-\mathrm{i}h^{3}}$$
(2.15)

であることを用いた。

2.3 境界条件の処理

ここでは境界条件の実装方法について説明する。

これまでのように2次元では長方形シミュレーション領域を考える。オーダーパラメー タの値は格子点上で定義されている:

$$\Psi_{i,j}$$
, $i = 0, \dots, N_x + 1$, $j = 0, \dots, N_y + 1$ (2.16)
ここではz方向に印加されている一様磁界 B_a を考える。このとき、 $\nabla \times A = B_a =$
 $(0,0,B_z)$ が東西南北の境界で満たされていなくてはならない。さらに、y方向に電流 J_a が
印加されている場合、すなわち $J_a = (0,J_a,0)$ である場合、先の境界条件に電流による効

果が重畳されることになる。Fig. 2.2[5]に境界付近の格子点およびリンク変数の配置を 示す。印加磁界および印加電流はリンク変数の境界条件に反映される。



Fig. 2.2 境界付近の格子点およびリンク変数の配置[5] (a)西側境界(x = 0) (b)東側境界($x = L_x$) (c)南側境界(y = 0) (d)北側境界($y = L_y$)

2.3.1 リンク変数の境界条件

西側および東側の境界(x = 0および $x = L_x$)において、境界面に垂直な成分 w_x はノイマン境界条件

$$w_x^{0,j_B} = w_x^{1,j_B},\tag{2.17}$$

$$w_x^{N_x, j_B} = w_x^{N_x - 1, j_B} \tag{2.18}$$

を採用した。ここで、 $j_{\rm B} = 1, \cdots N_y$ である。右辺が左辺に代入されるような実装を行うものとし、以降の境界条件の式についても、同様に実装を行った。

西側の境界(x = 0)において境界面に平行な成分 w_y が満たすべき条件は、アンペールの法則より、

$$w_{x}^{0,j_{B}}w_{y}^{1,j_{B}}\overline{w}_{x}^{0,j_{B}+1}\overline{w}_{y}^{0,j_{B}} \cong \exp\left(-i\oint_{(0,j_{B})}\boldsymbol{A}\cdot\mathrm{d}\boldsymbol{s}\right)$$
$$= \exp\left(-i\int\int_{(0,j_{B})}\nabla\times\boldsymbol{A}\cdot\mathrm{d}\boldsymbol{s}\right)$$
$$\cong \exp\left[-ih^{2}(B_{a}+\mu_{0}\frac{L_{x}}{2}J_{a})\right]$$
(2.19)

ここで μ_0 は真空透磁率、 L_x はシミュレーション領域のx方向のサイズに対応する。 式(2.19)により、西側境界における境界面に平行な成分 w_y として、

$$w_{y}^{0,j_{B}} = w_{x}^{0,j_{B}} w_{y}^{1,j_{B}} \overline{w}_{x}^{0,j_{B}+1} \exp\left[ih^{2}(B_{a}+\mu_{0}\frac{L_{x}}{2}J_{a})\right]$$
(2.20)

が得られた。

東側の境界 $(x = L_x)$ において境界面に平行な成分 w_y が満たすべき条件は、同様にアンペールの法則から導かれる次の関係式によって求めた。

$$w_{x}^{N_{x},j_{B}}w_{y}^{N_{x}+1,j_{B}}\overline{w}_{x}^{N_{x},j_{B}+1}\overline{w}_{y}^{N_{x},j_{B}} \cong \exp\left(-i\oint_{(N_{x},j_{B})}\boldsymbol{A}\cdot\mathrm{d}\boldsymbol{s}\right)$$
$$= \exp\left(-i\int\int_{(N_{x},j_{B})}\nabla\times\boldsymbol{A}\cdot\mathrm{d}\boldsymbol{s}\right)$$
$$\cong \exp\left[-ih^{2}(B_{a}-\mu_{0}\frac{L_{x}}{2}J_{a})\right]$$
(2.21)

式(2.21)により、東側境界における境界面に平行な成分wvとして、

$$w_{y}^{N_{x}+1,j_{B}} = w_{x}^{N_{x},j_{B}} w_{x}^{N_{x},j_{B}+1} w_{y}^{N_{x},j_{B}} \exp\left[-ih^{2}(B_{a}-\mu_{0}\frac{L_{x}}{2}J_{a})\right]$$
(2.22)

が得られた。

ここで、式(2.20)および式(2.22)において、 $j_B = 1, \cdots N_y - 1$ である。

印加磁界(z方向)と印加電流(y方向)の効果は東西境界面における面に平行な成分に反映される。印加磁界と印加電流のリンク変数の境界条件への反映について、Fig. 2.3[5]に

示す。



Fig. 2.3 東西境界における印加磁界、印加電流のリンク変数への反映[5]

南側、北側の境界面における境界面に垂直な成分に関して、次のようなノイマン境界条 件

$$w_y^{i_B,0} = w_y^{i_B,1} \tag{2.23}$$

$$w_{y}^{i_{B},N_{y}} = w_{y}^{i_{B},N_{y}-1}$$
(2.24)

を採用した。ここで、 $i_B = 1, \cdots, N_x$ である。

南および北側の境界面における接線成分についてもノイマン境界条件が満たされるとした。

$$w_x^{i_B,0} = w_x^{i_B,1} \tag{2.25}$$

$$w_x^{i_B,N_y+1} = w_x^{i_B,N_y}$$
(2.26)

 $\mathbb{L}\mathbb{C}\mathbb{C}i_B = 1, \cdots, N_x - 1\mathbb{C}\mathfrak{B}\mathfrak{Z}_\circ$

2.3.2 オーダーパラメータの境界条件

西側と東側の境界においてはノイマン境界条件に対応する、次式を実装した。

$$\Psi_{0,j_B} = w_x^{0,j_B} \Psi_{1,j_B} \tag{2.27}$$

$$\Psi_{N_x+1,j_B} = \overline{w}_x^{N_x,j_B} \Psi_{N_x,j_B}$$
(2.28)

ここで、 $j_B = 1, \cdots, N_y$ である。

南側と北側の境界においても、ノイマン境界条件に対応する、次式を実装した。

$$\Psi_{i_{B},0} = w_{\mathcal{Y}}^{i_{B},0} \Psi_{i_{B},1} \tag{2.29}$$

$$\Psi_{i_B,N_y+1} = \bar{w}_y^{i_B,N_y} \Psi_{i_B,N_y}$$
(2.30)

 $\mathbb{C}\mathbb{C}\mathbb{C}, \ i_B = 1, \cdots, N_x \mathbb{C}\mathbb{A}\mathbb{S}_\circ$

オーダーパラメータについて、値の更新方法を示す図を Fig. 2.4[5]に示す。



Fig. 2.4 境界条件と基礎方程式によるオーダーパラメータの更新[5] 曲線で囲まれている格子点およびリンク変数は境界条件によって、囲まれていないもの は基礎方程式によって値が更新される。

2.4 ゲージ場ダイナミクスの時間離散化

ここで、ゲージ場のダイナミクスを記述する常微分方程式の時間に関する離散化を以下 の通り実装した。ゲージ場に関する方程式(2.12)、(2.13)について、

$$w_x^{i,j} = \exp(i\theta_x^{i,j}), \quad w_y^{i,j} = \exp(i\theta_y^{i,j})$$
 (2.31)

および

$$\omega_x^{i,j} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \theta_x^{i,j}, \quad \omega_y^{i,j} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \theta_y^{i,j}$$
(2.32)

とおく。すると次の関係式が得られる。

$$\omega_{y}^{i,j} = -\frac{1}{\tau_{A}} \operatorname{Im}[\overline{\Psi}_{i,j} w_{x}^{i,j} \Psi_{i+1,j} + \frac{1}{h^{2}} \overline{C}_{z}^{i,j-1} C_{z}^{i,j}]$$
(2.33)

$$\omega_{y}^{i,j} = -\frac{1}{\tau_{A}} \operatorname{Im}[\overline{\Psi}_{i,j} w_{y}^{i,j} \Psi_{i,j+1} + \frac{1}{h^{2}} \overline{C}_{z}^{i,j} C_{z}^{i-1,j}]$$
(2.34)

これらの関係式より、次のような、リンク変数の偏角に関するオイラー法が考えられる。

$$\theta_x^{i,j}(t+\tau) = \theta_x^{i,j}(t) + \frac{\tau}{2} \Big(\omega_x^{i,j}(t) + \omega_x^{i,j}(t+\tau) \Big),$$
(2.35)

$$\theta_{y}^{i,j}(t+\tau) = \theta_{y}^{i,j}(t) + \frac{\tau}{2} \Big(\omega_{y}^{i,j}(t) + \omega_{y}^{i,j}(t+\tau) \Big)$$
(2.36)

2.5 電界、磁界、電流密度の実装

TDGL 方程式(1.10)、(1.11)は次のようにも表される。

$$\gamma \left(\frac{\partial}{\partial t} + iq\phi\right) \Psi = (\nabla - iqA)^2 \Psi - \alpha \Psi - \beta |\Psi|^2 \Psi$$
(2.37)

$$\gamma\left(\frac{\partial A}{\partial t} + \nabla\phi\right) = q \operatorname{Im}[\overline{\Psi}(\nabla - \mathrm{i}qA)\Psi] - \nabla \times \nabla \times A$$
(2.38)

ここで、*φ*はスカラーポテンシャル、*q*は電荷である。 電界*E*および磁界*B*は次のように表される。

$$\boldsymbol{E} = -\nabla \phi - \frac{\partial \boldsymbol{A}}{\partial t}, \quad \boldsymbol{B} = \nabla \times \boldsymbol{A}$$
(2.39)

ここで、式(2.37)、(2.38)、(2.39)はゲージ対称性を持つ。すなわち、任意関数χのゲージ 変換

$$A \to A + \nabla \chi, \quad \phi \to \phi - \frac{\partial \chi}{\partial t}, \quad \Psi \to \Psi \exp(iq\chi)$$
 (2.40)

によって式(2.37)、(2.38)、(2.39)は形を変えない。

このゲージ対称性を利用して、ゲージを選択する。今回はスカラーポテンシャル¢が あらゆる場所で常にゼロであるゲージを採用した。このゲージのもとでは、式(2.37)、 (2.38)、(2.39)はそれぞれ次のように表される。

$$\gamma \frac{\partial \Psi}{\partial t} = (\nabla - iq\mathbf{A})^2 \Psi - \alpha \Psi - \beta |\Psi|^2 \Psi$$
(2.41)

$$\tau_A \frac{\partial \boldsymbol{A}}{\partial t} = q \operatorname{Im}[\overline{\Psi}(\nabla - \mathrm{i}q\boldsymbol{A})\Psi] - \nabla \times \nabla \times \boldsymbol{A}$$
(2.42)

$$\boldsymbol{E} = -\frac{\partial \boldsymbol{A}}{\partial t}, \quad \boldsymbol{B} = \nabla \times \boldsymbol{A} \tag{2.43}$$

2.5.1 電界

式(2.43)の左式および式(2.7)より、電界 $E = (E_x, E_y)$ は次のように計算され、これらの式を実装した。

$$E_x^{i,j} = \frac{1}{h} \frac{\mathrm{d}\theta_x^{i,j}}{\mathrm{d}t} = \omega_x^{i,j}/h \tag{2.44}$$

$$E_{y}^{i,j} = \frac{1}{h} \frac{\mathrm{d}\theta_{y}^{i,j}}{\mathrm{d}t} = \omega_{y}^{i,j}/h \tag{2.45}$$

2.5.2 磁界

式(2.43)右式および式ループ変数 $C_{\mathbf{z}}^{i,j}$ の定義式より、磁界は

$$B_z^{i,j} = -\frac{1}{h^2} \arg \left[C_z^{i,j} \right]$$
(2.46)

と表され、これを実装した。磁界はループ変数 $C_z^{i,j}$ の値が定義されている空間位置と同じ位置で定義される。

2.5.3 電流密度

$$\boldsymbol{J} = q \operatorname{Im}[\overline{\Psi}(\nabla - \mathrm{i} q \boldsymbol{A}) \Psi]$$
(2.47)

であり、

$$J_{x}^{i,j} = q \mathrm{Im}[\bar{\Psi}_{i,j} w_{x}^{i,j} \Psi_{i+1,j}]/h$$
(2.48)

$$J_{y}^{i,j} = q \operatorname{Im}[\overline{\Psi}_{i,j} w_{y}^{i,j} \Psi_{i,j+1}] / h$$
(2.49)

である。式(2.48)、式(2.49)を実装した。電流密度のx成分、y成分は対応するリンク変数wxおよびwyが定義されている空間位置と同じ位置で定義される。

2.6 ピンの導入

ピンの導入に関しては、TDGL 方程式中のパラメータ α に空間依存性を持たせることによって実現した。すなわち $\alpha = \alpha(x, y)$ (2 次元)とすることである。ピンを配置したい座標で $\alpha = 0$ とすることでピン領域(常伝導領域)を設定した。

2.7 描画

描画処理は統合開発環境 Processing により行った。 $100 \xi \times 100 \xi$ の大きさを持つ超伝 導平面について、各部分のオーダーパラメータの大きさの2乗($|\Psi|^2$)を輝度に、位相を色 相に割り当て表示させた。これにより量子化磁束の観測を行った。ピンがある領域($\alpha = 0$)には白い格子を描画し、ピンの位置がわかるようにした。また、その右の画面に、磁 界の大きさを色相で、電界を黒矢印で、電流密度を白矢印で表示させた。これにより電 磁現象の可視化を行った。

2.8 リザバーコンピューティング

Processing 上で描画された大きさ100 $\xi \times 100\xi 2$ 次元超伝導領域に電流密度の時間変化を与え、その領域から無作為に50個の点を選択し、選択した点における電界を抽出した。これを $t = 1 \sim 10000$ まで行った。

得られた電界値*E*(*t*)を入力信号系列である電流密度*J*(*t*)に駆動されるリザバーのノード*X*(*t*)とした。この電流密度と電界を用いてリザバーコンピューティングを行った。 Fig. 2.5 に電流密度の印加と電界の抽出に関する概略を示す。



Fig. 2.5 電流の印加方法と電界の抽出方法の概略

2.8.1 入出力応答

リザバーとして重要である非線形性を超伝導現象が備えているか否かを調査するた めに電流密度として正弦波入力と乱数波入力を与えてそのときの選択した点の電界値 の計算を行い、入出力の応答を調べた。

まず、横軸を Timestep 縦軸を電界*E*(*t*)として直接グラフに表した。

続いて、入出力応答を調べる別の方法として、正弦波入力の入出力データを用いて、 電流密度J(t)を横軸、電界E(t)を縦軸にとり、リサージュ波形を描いてその軌道を調査 した。

最後に FFT(Fast Fourier Transform)によって、超伝導現象の高次高調波特性を調査した。 結果を、横軸に周波数、縦軸に振幅スペクトルをとり、グラフに表示した。

2.8.2 波形生成タスク

波形生成タスクを行った。このタスクでは入力信号として与える電流密度J(t)は正弦 波とした。教師信号に正弦波、三角波、鋸波、矩形波を用いて学習を行い時系列予測を 行った。このとき7001~9000 Timestepのデータをタスクに用いた。その中で学習と予 測に使う部分の比は、8:2とした。学習方法には線形回帰(式(1.86))を用いた。またこの とき、教師信号の正弦波には $\cos \omega$, $\sin 2\omega$, $\sin 3\omega$ の3種類を用いた。教師データと学習 部分の結果と予測部分の結果を色を分けて1つのグラフ上に表示した。また、各タスク における NMSE と R^2 (2.8.5 にて後述)を計算し表にまとめた。

2.8.3 NARMA タスク

まず、NARMA2タスクを行った。このタスクでは教師信号にNARMA2を用いて時系 列予測を行った。NARMAモデルは複雑な波形ゆえに、線形回帰で学習を行うと過学習 を起こす恐れがあるため、学習方法にはリッジ回帰(式(1.90))を用いた。このときタス クに用いるTimestep数を50、100、300、1000と変化させてのどデータ数が最も精度が 良くなるか調査した。NARMA2タスクにおいても、学習部分と予測部分の比は8:2と した。教師データと学習結果と予測結果を、色を分けて一つのグラフ上に表示した。予 測精度のTimestep依存性は、横軸にTimestep数、縦軸に NMSE をとり、棒グラフで表示 した。

続いて、教師信号を NARMA10 に変えて時系列予測を行った。その際、タスクに用いる Timestep 数は、NARMA2 で最も精度が高かったときのものとした。

2.8.4 非線形-メモリタスク

最後に非線形-メモリタスクを行った。このタスクでは非線形-メモリタスクの目的関数

$y(n) = \sin(\nu \times I(n-\tau))$

を教師信号として与え超伝導現象に非線形性とメモリ性がどのくらい備わっているか

を調査した。ここで式の(ν, τ)はタスクに必要な非線形性の強さと記憶の長さを表している。具体的には、 ν の値を0.1~4.9まで0.1刻みで、 τ の値を0~9まで1刻みで大きくしていき、その時々のNMSEを計算した。その結果を表にして表した。

2.8.5 予測精度の評価

また、今回様々なタスクを実行する中で予測の精度を示す指標として NMSE(Normalized Mean Square Error)と R² (R Squared)を採用した。NMSE と R² はそれぞれ、

NMSE =
$$\frac{\sum_{k=1}^{n} (Y(t_k) - Y_r(t_k))^2}{\sum_{k=1}^{n} (Y_r(t_k))^2}$$
(2.50)

$$R^{2} = 1 - \frac{\sum_{k=1}^{n} (Y(t_{k}) - Y_{r}(t_{k}))^{2}}{\sum_{k=1}^{n} (Y(t_{k}) - \bar{Y})^{2}}$$
(2.51)

と表される。NMSE は誤差、R² は適合率のことであるので、式(2.50)は、その値が小さいほど、式(2.51)は、その値が大きい(1 に近い)ほど予測の精度が高いと言える。

第3章 結果と考察

3.1 量子化磁束および電磁現象の可視化

まず、ピンが無い状態での磁束量子の動きと電磁現象を可視化したものを Fig. 3.1 に 示す。左図が、オーダーパラメータの大きさと位相(磁束線の動き)に関して、右図が、 電磁現象に関する図である。動画の一部を画像として切り取っている。左図の黒い部分 で|Ψ|² = 0となっており、そこが磁束線がある部分である。この磁束線が、左端から侵 入し右側へ移動していく様子を観測することができた。これは、磁束線にローレンツ力 $F_{1} = I \times B$ が働いているためであると考えられる。時々右側からも磁束線が侵入する様 子が見られたが、これは電流を流すことによって自己磁界が発生したことが原因である と考えられる。すなわち、上向きに電流を流した場合、右ねじの法則によって左側では 紙面表向きに、右側では紙面裏向きに自己磁界が発生する。そして、右側境界付近の自 己磁界の大きさが外部から与えられた磁界の大きさより大きくなったため右側から磁 束が侵入したと考えることができる。位相に関しては、例えば赤を基準として見ると、 磁束線一本の周りで一周円を描くとまた赤に戻っている様子が見られた。つまり、磁束 線の周りでは位相が2πの整数倍で変化するということである。また、右図では色相で磁 東密度、白矢印で電流密度、黒矢印で電界を表している。電流は磁束線の近くではその 周りをまわるように流れ、磁束線から離れたところでは上向きに流れている様子が見ら れた。電界は磁束線が移動した部分で電流密度と同じ向きに発生することを確認した。



Fig. 3.1 量子化磁束と電磁現象の可視化(ピンなし)

次に、正方形状のピンを 25 個導入し、量子化磁束および電磁現象を観測した様子を Fig. 3.2 に示す。Fig. 3.2 左図の上部に表示されている、白い格子状の部分がピンを実装 した部分である。磁束線はピン無しの場合と同様に左端から侵入し右側へ向かって移動 していく。しかし、ピンのある左図の上部では磁束線がピンに近づくと、磁束線がピン の中に吸い込まれるように入っていく様子が見られた。また、一度ピンの中に入った磁 束線が、ピンの位置で固定される様子を確認することができた。ここで、磁束線が固定 されるというのは、磁束線がその位置に留まって最後まで動かないというわけではない。 左端から新たな磁束線が侵入して近づいてくると、あるピンに固定されていた磁束線は、 今いるピンから離れ右に移動する。そして、また次のピンで固定されるという様子であ った。これは、磁束線同士に、近づくと反発し遠ざかると引き合うばねのような相互の 力が働いており、磁束バンドルを構成しているためである。



Fig. 3.2 量子化磁束と電磁現象の可視化(正方形状ピン)

3.2 電流、電界を用いたリザーバーコンピューティング

3.2.1 入出力応答

まず、電流密度の正弦波入力に対する電界の出力応答を Fig. 3.3 に、乱数波入力に対する電界の出力応答を Fig. 3.4 に示す。どちらも、上図が入力で下図が出力である。



Fig. 3.3 電流密度の正弦波入力に対する電界の出力応答



Fig. 3.4 電流密度の乱数波入力に対する電界の出力応答

正弦波について、出力された波形は、入力された波形の周期性を保っていることが確認できた。また、取得した点ごとに位相のずれが生じていることも確認できた。乱数波においても、入力の値の変化に対応して出力が追従していることがわかった。正弦波の方を見ればわかりやすいが、出力の初めの方の振幅が安定していない様子が見られた。これは、Timestepの小さい領域では初期状態の影響を受けやすいためであると考えられる。また、正弦波においても乱数波においても、選ぶ点によって振幅に大きな差が出ている。この原因としては、電流密度の値を更新するスピードが速いために、境界付近で

はシミュレーション領域の境界部分においては激しく磁束線が出たり入ったりするの に対して中心部分では磁束線の動きが小さかったためであると考えられる。

以上の結果から、超伝導現象が、リザバーとしての重要な要素の一つである非線形性 を有しているということがわかった。これにより超伝導現象がリザバーとして有用であ る可能性をまず見いだすことができた。

3.2.2 リサージュ波形と FFT

電流密度と電界の入出力によって描かれたリサージュ波形を Fig. 3.5 に示す。50 個の 点のすべてを表示すると多すぎるので、出力1から出力4までの4つのリサージュ波形 を表示する。電界を取得した点はランダムであるので出力1や4という数字に大きな意 味はない。



Fig. 3.5 入出力データによるリサージュ波形

ー部ずれは見られるが、おおよそいずれの点に関しても一定の軌道を描くことがわ かった。振幅に差があることから出力1は左右の境界付近、それ以外は中心付近から 得られたデータであると判断できる。この結果より、超伝導現象の電流密度と電界の 入出力応答は安定したものであることがわかった。一部生じたずれは初めの方に描か れた波形であり、ずれの原因としては、3.2.1 でも述べた通り、Timestepの小さい範囲 で初期状態の影響を受けているためであると考えられる。 続いて入出力データを FFT した結果を Fig. 3.6 に示す。示した 4 つのグラフの順番は、Fig. 3.5 のリサージュ波形を示した順番に対応している。



この図において、赤い線で示された部分が入力周波数である。左上図が一番わかり やすいが、入力周波数より高い周波数領域にも波形が立ち上がっていることがわか る。この結果から超伝導現象が、リザバーとして重要な要素の一つである高次高調波 特性を備えていることがわかった。

3.2.3 波形生成タスク

波形生成タスクの結果を示す。正弦波(cosω,sin 2ω,sin 3ω)の時系列予測の結果を Fig. 3.7 に示す。赤い線で教師信号、青い線で学習中、緑の線で学習後の波形を表して いる。



図を見てのとおり、かなり正確に学習と予測を行うことができていることがわかった。角周波数を大きくしてもほとんど精度が失われていないように見える。



続いて、三角波、鋸波、矩形波の時系列予測の結果を Fig. 3.8 に示す。

三角波においては、ほぼ正確に予測できることがわかった。 鋸波と矩形波に関して は、十分に波形に追従はできているが正弦波や三角波に比べると精度が悪くなるとい う結果になった。その原因としては、 鋸波や矩形波には横軸に対して垂直に波形が立 ち上がる部分があるためであると考えられる。

続いて、各波形タスクの NMSE と R² を Table. 3.1 に表す。

	NMSE	\mathbb{R}^2
正弦波(cos ω)	1.6×10^{-7}	1.0
正弦波($\sin 2\omega$)	6.5×10^{-5}	1.0
正弦波($\sin 3\omega$)	4.5×10^{-4}	1.0
三角波	1.0×10^{-3}	1.0
鋸波	1.4×10^{-1}	0.86
矩形波	8.2×10^{-2}	0.92

Table. 3.1 波形生成タスクの評価

NMSE、R²のどちらに関して見てもグラフで確認した通り正弦波、三角波に関して はとても良い精度で予測できており、鋸波や矩形波に関しては少し精度が悪くなると いう結果になった。しかし、鋸波や矩形波で精度が悪くなると言っても、どちらも8 割以上の精度で予測できているため、超伝導現象の波形タスクに対するリザバーとし ての能力は充分にあると評価することができる。

3.2.4 NARMA タスク

NARMA2 タスクの予測結果を Fig. 3.9 に示す。波形生成タスクと同様に、赤い線で教師信号、青い線で学習中、緑の線で学習後の波形を表している。



いずれの Timestep 数のグラフを見ても、正確に予測できているとは言えないが、学習 中の出力の波形も学習後の出力の波形も教師信号の波形に追従している様子が確認で きた。

続いて、NARMA2 タスクにおける NMSE の timestep 依存性を Fig. 3.10 に示す。



Fig. 3.10 NARMA2 タスクにおける NMSE の Timestep 依存性

Timestep が 300 のとき最も NMSE が小さくなった。用いるデータ数が多ければ多い ほど予測の精度が上がるわけではないということを確認することができた。これは、 50 step や 100 step では、波形の特長を捉えるうえで学習に用いたデータ数が足ないこ と、反対に 500 step や 1000 step では、予測しなければならない部分が増えるため、誤 差が蓄積されたことが原因であると考えられる。 続いて、NARMA10 タスクの予測結果を Fig. 3.11 に示す。NARMA10 タスクに用いる Timestep 数は、NARMA2 タスクにおいて最も精度が高かった 300 step とした。



NMSE と R^2 は、

NMSE = 1.0 $R^2 = 5.8 \times 10^{-3}$

であった。Fig. 3.11 より、目標の波形よりも学習、予測の波形の振れ幅は小さい。ま た、学習、予測の波形は大体目標の波形の中心付近をなぞっているように見える。つ まり、目標波形の大まかな動きのみを予測していると言える。これらの理由として は、まず単純にリザバーの能力が、NARMA10を予測できるほど高くないということ が挙げられる。また、学習にリッジ回帰を用いたことも原因の一つであると考えられ る。リッジ回帰は、線形回帰で起こりうる過学習を抑えることで、予測時のずれを小 さくするものである。つまり、正確に予測できない波形に対してリッジ回帰で学習を 行う場合、振れ幅を小さく目標波形の中心付近をなぞるように重み付けすることが最 も予測時のずれを抑えることになるのである。大まかな動きを予測している原因はも う一つ考えられる。それは、NARMA2 はある程度予測できているという結果である。 NARMA2 と NARMA10 の違いは、必要となる記憶の長さだけであるので、NARMA2 が予測できたのならば、NARMA10 に関しても精度は落ちるが追従しようとする様子 は見えるはずである。

とはいえ、NARMA10 に関しては NMSE と R²から見ても予測に成功したとは言えな い結果である。NARMA2 が予測できていることから、超伝導現象の記憶能力を上げる 方法を模索していく必要がある。

3.2.5 非線形-メモリタスク

非線形-メモリタスクの予測結果を Fig. 3.12 に示す。ただし、すべての結果を表示する と49×9 = 441 個のグラフを表示しなければならないため、ここでは代表として 4 つ のグラフを表示する。左上図が(v, τ) = (0.1,1)、右上図が(v, τ) = (1.6,4)、左下図が (v, τ) = (3.4,6)、右下図が(v, τ) = (4.9,9)のときの結果である。



Fig. 3.12 非線形-メモリタスクの予測結果

 $(\nu, \tau) = (0.1, 1)$ のときは、ほぼ正確に予測できていることがわかった。また、非線形性と記憶の長さを大きくしていくと正確さが失われていく様子が確認できた。

次に、非線形-メモリタスクの(*v*, *t*)に対する NMSE を Table. 3.2 に、R² を Table. 3.3 に示す。

						(1) 1)				
ν/τ	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9
0.1	3.37	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12
0.2	3.37	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12
0.3	3.37	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12
0.4	3.38	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12

Table. 3.2 非線形-メモリタスクの(v, t)に対する NMSE

0.5	3.38	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12
0.6	3.39	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.12
0.7	3.39	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.55	0.73	0.85	1.13
0.8	3.4	0.02	0.07	0.38	0.4	0.4	0.56	0.73	0.85	1.13
0.9	3.41	0.02	0.07	0.38	0.41	0.4	0.56	0.73	0.85	1.13
1	3.43	0.02	0.07	0.39	0.41	0.4	0.56	0.72	0.85	1.13
1.1	3.44	0.02	0.07	0.39	0.41	0.4	0.56	0.72	0.85	1.14
1.2	3.45	0.03	0.07	0.39	0.41	0.4	0.56	0.72	0.86	1.14
1.3	3.47	0.03	0.07	0.39	0.41	0.4	0.56	0.72	0.86	1.14
1.4	3.49	0.03	0.08	0.39	0.41	0.4	0.56	0.72	0.86	1.15
1.5	3.52	0.04	0.08	0.39	0.41	0.4	0.57	0.72	0.86	1.16
1.6	3.54	0.04	0.08	0.39	0.41	0.4	0.57	0.72	0.86	1.16
1.7	3.58	0.05	0.08	0.39	0.42	0.4	0.57	0.73	0.86	1.17
1.8	3.61	0.05	0.08	0.39	0.42	0.41	0.58	0.73	0.86	1.18
1.9	3.65	0.06	0.09	0.4	0.42	0.41	0.58	0.73	0.87	1.19
2	3.7	0.07	0.09	0.4	0.42	0.41	0.59	0.73	0.87	1.2
2.1	3.75	0.07	0.09	0.4	0.43	0.42	0.59	0.73	0.88	1.22
2.2	3.82	0.08	0.1	0.41	0.43	0.42	0.6	0.74	0.88	1.24
2.3	3.89	0.09	0.11	0.41	0.44	0.43	0.61	0.74	0.89	1.26
2.4	3.96	0.1	0.12	0.42	0.45	0.43	0.62	0.75	0.9	1.28
2.5	4.01	0.12	0.12	0.43	0.46	0.44	0.63	0.75	0.92	1.3
2.6	4.06	0.13	0.14	0.44	0.47	0.45	0.64	0.76	0.93	1.33
2.7	4.11	0.15	0.15	0.45	0.48	0.46	0.66	0.77	0.95	1.35
2.8	4.18	0.17	0.16	0.47	0.49	0.48	0.68	0.79	0.98	1.39
2.9	4.26	0.19	0.18	0.49	0.51	0.5	0.7	0.8	1.01	1.43
3	4.37	0.21	0.2	0.51	0.54	0.52	0.73	0.82	1.04	1.49
3.1	4.51	0.24	0.23	0.54	0.57	0.54	0.75	0.85	1.09	1.55
3.2	4.68	0.27	0.25	0.57	0.6	0.58	0.78	0.88	1.15	1.63
3.3	4.9	0.31	0.29	0.62	0.65	0.62	0.82	0.92	1.21	1.73
3.4	5.15	0.36	0.33	0.67	0.71	0.67	0.87	0.97	1.3	1.86
3.5	5.44	0.41	0.38	0.74	0.77	0.73	0.93	1.03	1.41	2.02
3.6	5.81	0.48	0.44	0.83	0.85	0.81	1	1.11	1.55	2.23
3.7	6.19	0.58	0.53	0.95	0.95	0.92	1.09	1.2	1.72	2.48
3.8	6.67	0.7	0.63	1.1	1.08	1.05	1.2	1.31	1.95	2.78
3.9	7.3	0.87	0.78	1.29	1.24	1.24	1.34	1.45	2.26	3.16
4	8.14	1.12	0.97	1.56	1.47	1.49	1.49	1.62	2.69	3.59

4.1	9.29	1.53	1.26	1.84	1.79	1.87	1.68	1.82	3.23	3.85
4.2	10.89	2.32	1.73	2.15	2.27	2.46	1.92	2.05	3.88	3.74
4.3	12.32	4.48	2.67	2.55	3.04	3.54	2.22	2.34	4.69	3.64
4.4	13.35	13.02	3.4	2.92	4.02	6.05	2.61	2.71	5.9	3.58
4.5	14.35	4.26	2.58	3.07	3.63	13.4	3.04	2.98	6.56	3.55
4.6	13.91	2.49	1.94	3.04	2.8	16.53	3.33	3.26	6.23	3.42
4.7	12.96	1.79	1.53	2.82	2.32	7.1	3.01	3.59	5.94	3.24
4.8	11.94	1.4	1.28	2.46	2	4.39	2.51	3.36	5.38	3.11
4.9	11.26	1.16	1.11	2.13	1.73	3.26	2.19	3.07	4.68	3.01

Table. 3.3 非線形-メモリタスクの(v, t)に対する R²

Table. 3.3 非線形-メモリダムクの (v, t) に対する R ²											
	ν/τ	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9
_	0.1	0.052	0.998	0.924	0.291	0.304	0.320	0.303	0.256	0.228	0.150
	0.2	0.052	0.998	0.924	0.291	0.305	0.320	0.303	0.256	0.228	0.150
	0.3	0.052	0.998	0.924	0.292	0.305	0.320	0.303	0.256	0.228	0.150
	0.4	0.052	0.998	0.924	0.292	0.305	0.320	0.304	0.256	0.228	0.151
	0.5	0.052	0.998	0.924	0.292	0.305	0.320	0.304	0.256	0.228	0.151
	0.6	0.053	0.998	0.924	0.292	0.306	0.321	0.304	0.257	0.229	0.151
	0.7	0.053	0.997	0.924	0.293	0.306	0.321	0.304	0.257	0.229	0.152
	0.8	0.053	0.997	0.924	0.293	0.306	0.321	0.305	0.257	0.229	0.152
	0.9	0.053	0.997	0.924	0.293	0.307	0.322	0.305	0.258	0.230	0.153
	1	0.054	0.996	0.924	0.294	0.307	0.322	0.305	0.258	0.230	0.154
	1.1	0.054	0.995	0.924	0.294	0.308	0.322	0.306	0.259	0.230	0.155
	1.2	0.054	0.993	0.923	0.294	0.308	0.322	0.306	0.259	0.231	0.155
	1.3	0.055	0.992	0.922	0.295	0.309	0.323	0.306	0.260	0.231	0.156
	1.4	0.055	0.989	0.920	0.295	0.309	0.323	0.306	0.260	0.232	0.157
	1.5	0.055	0.986	0.918	0.295	0.309	0.323	0.307	0.261	0.232	0.158
	1.6	0.056	0.982	0.915	0.295	0.309	0.323	0.307	0.261	0.232	0.159
	1.7	0.056	0.977	0.912	0.295	0.309	0.322	0.306	0.261	0.232	0.160
	1.8	0.056	0.971	0.907	0.294	0.309	0.321	0.306	0.261	0.232	0.161
	1.9	0.057	0.963	0.901	0.293	0.309	0.320	0.305	0.261	0.232	0.162
	2	0.057	0.954	0.893	0.292	0.308	0.319	0.304	0.260	0.232	0.163
	2.1	0.057	0.942	0.884	0.290	0.306	0.317	0.302	0.260	0.231	0.163
	2.2	0.057	0.928	0.872	0.288	0.304	0.314	0.300	0.258	0.230	0.164
	2.3	0.057	0.912	0.858	0.285	0.301	0.311	0.298	0.256	0.228	0.164
	2.4	0.057	0.892	0.841	0.281	0.298	0.306	0.294	0.254	0.226	0.164

2.5	0.057	0.869	0.820	0.276	0.293	0.301	0.290	0.251	0.223	0.163
2.6	0.056	0.841	0.796	0.270	0.287	0.294	0.284	0.247	0.220	0.162
2.7	0.055	0.810	0.767	0.262	0.280	0.286	0.277	0.241	0.215	0.160
2.8	0.054	0.773	0.734	0.253	0.272	0.277	0.269	0.235	0.209	0.158
2.9	0.053	0.731	0.696	0.242	0.261	0.266	0.259	0.227	0.202	0.154
3	0.051	0.685	0.652	0.229	0.249	0.252	0.248	0.217	0.194	0.150
3.1	0.049	0.633	0.604	0.215	0.235	0.237	0.234	0.206	0.184	0.144
3.2	0.047	0.576	0.550	0.198	0.219	0.220	0.219	0.193	0.173	0.137
3.3	0.044	0.515	0.493	0.180	0.200	0.202	0.202	0.179	0.161	0.128
3.4	0.042	0.451	0.432	0.161	0.181	0.181	0.183	0.163	0.147	0.117
3.5	0.038	0.386	0.369	0.140	0.159	0.160	0.163	0.146	0.132	0.105
3.6	0.035	0.321	0.306	0.118	0.137	0.138	0.142	0.128	0.116	0.091
3.7	0.032	0.259	0.245	0.097	0.115	0.116	0.121	0.109	0.100	0.075
3.8	0.029	0.200	0.188	0.077	0.093	0.094	0.100	0.090	0.083	0.058
3.9	0.026	0.147	0.136	0.058	0.072	0.074	0.079	0.072	0.067	0.040
4	0.023	0.101	0.091	0.040	0.052	0.056	0.060	0.056	0.052	0.023
4.1	0.021	0.063	0.054	0.026	0.035	0.040	0.043	0.040	0.038	0.009
4.2	0.019	0.033	0.025	0.014	0.019	0.026	0.028	0.027	0.025	0.001
4.3	0.018	0.010	0.005	0.006	0.008	0.015	0.016	0.017	0.013	0.001
4.4	0.017	0.009	0.000	0.002	0.001	0.006	0.008	0.009	0.004	0.006
4.5	0.017	0.001	0.001	0.000	0.000	0.000	0.003	0.003	0.000	0.012
4.6	0.017	0.001	0.000	0.000	0.000	0.012	0.001	0.001	0.002	0.015
4.7	0.016	0.006	0.005	0.000	0.000	0.002	0.000	0.000	0.004	0.015
4.8	0.015	0.017	0.014	0.001	0.000	0.000	0.000	0.000	0.004	0.014
4.9	0.014	0.030	0.027	0.003	0.002	0.001	0.000	0.000	0.003	0.012

 (v, τ) が大きくなると、NMSE に関しては大きくなり R²に関しては小さくなることがわかった。ただし、 $\tau = 0$ のときは、vの増加に対して同様の傾向はみられるものの、どのvに対しても基本的に NMSE に関しても R²に関しても精度が悪くなることがわかった。

Table. 3.3 の1列目を除く1行目を見ると、 $\tau \leq 2$ では精度が9割以上であるのに対し て、 $\tau = 3$ から、急激に精度が落ちていることがわかる。また、同表の2列目を見ると $\nu = 2.5$ 付近から、精度の減少傾向が強くなり始めている。したがって、3.2.4 における NARMA10の予測の精度が悪くなったことは、当然の結果ともいえる。

以上の結果から、超伝導現象は非線形性とメモリ性を持っており、具体的には (ν, τ) = (2.5,2)ぐらいまでの非線形とメモリ性を必要とする時系列データに関しては、 ほぼ正確に予測することができると評価することができる。

第4章 まとめ

今回の研究では、AFIによる2次元超伝導平面における量子化磁束の運動とそれに係る電磁現象の可視化およびリザバーコンピューティングへの応用を行った。

Processing を用いて AFI による 2 次元超伝導領域の実装を行った。超伝導体内での磁 束線の振る舞い、および超伝導体内の磁束密度、電流密度、電界などの様子を観察する ことができた。

実装した二次元超伝導領域に印加する電流密度を正弦波、乱数波で与えたとき、それ によって発生する電界を計算し、超伝導現象の入出力応答の安定性や、超伝導現象が、 リザバーとして重要である非線形性や高次高調波特性を備えているかどうかを、出力電 界の時間グラフ、リサージュ波形、FFT などにより調査した。電界が、周期性を保ちつ つ位相ずれを起こすことや、高次高調波が確認できたことにより、超伝導現象がリザバ ーとして動作する可能性を見いだすことができた。

印加する電流密度を正弦波的に時間変化させたとき、発生する電界を計算しそれをリ ザバーとして用い、教師信号を正弦波、三角波、鋸波、矩形波として時系列予測とその 評価を行った。いずれの波形に対しても精度8割以上の良い予測結果を得ることができ た。

印加する電流密度を乱数的に時間変化させたものに変え、発生する電界を計算しそれ をリザバーとして用い、教師信号として NARMA2、NARMA10 を生成し、その時系列 予測と予測を行うことで、超伝導現象がリザバーとして複雑な時系列予測が可能である か調査した。NARMA2 において、精度はよくなかったが、波形に追従する様子が見ら れたことから超伝導現象によるリザバーコンピューティングで、複雑な波形を大まかに 予測することはできることがわかった。NARMA10 においては、予測できているとは言 えない結果になった。

教師信号を非線形-メモリタスクの目的関数に変え非線形性とメモリ性に関するパラ メータを変化させながら時系列予測を行った。結果として超伝導現象は、2 Timestep 前 の記憶を持っており、非線形性も十分強いということが明らかになった。

今後の課題として、ピンの配置や各パラメータを変更することでより精度の高い時系 列予測が可能になるかどうかを調査したい。そのために、超伝導現象の非線形性とメモ リ性について十分な考察を行う必要があると考える。また、より実用的な音声認識や手 書き文字認識への応用にも挑戦していきたい。

参考文献

[1]松下照男.「磁束ピンニングと電磁現象」第2版. 2014年3月

[2]松下照男. 卒論講義ノート

[3] T. Matsuno, E.S. Otabe, Y. Mawatari, J.Phys. Soc. Japan 89 (2020) 054006.

[4] T. Matsuno. Link variables for the TDGL equation. September 11, 2015

[5] 松野哲也. AFI をはじめよう ver.6. 2020 年1月

[6]田中剛平,中根了昌,廣瀬明.リザーバーコンピューティング-時系列パターン認識のための高速機械学習の理論とハードウェア.森北出版株式会社.2021年3月

謝辞

本研究に取り組むにあたり、多くの方から多大なご助力を賜りました。

まず、指導教官である小田部荘司教授に御礼申し上げます。研究におきましては進捗 が行き詰ったときの相談に乗っていただき、研究に必要になる超伝導現象に関する理論 に関しても大変わかりやすくご教授下さいました。また、学会発表など私の研究を発表 する機会や、バングラディシュ交流ゼミという英語力を鍛える場を与えていただきまし た。

次に、有明高専の松野先生に御礼申し上げます。松野先生が書かれた AFI の大変わか りやすい資料のおかげで研究をスムーズに進めることができました。また、私が質問を させていただいた際にも親切なご回答をいただきました。

次に、ニューロモフィックセンターの宇佐美先生、田中先生に御礼申し上げます。お 二方には、にはリザバーコンピューティングに関する部分で大変にお世話になりました。 機械学習などに関して素人である私に対して丁寧に教えてくださいました。また、共同 研究までさせていただき、私だけで進めても絶対に得られることのない研究結果を得る ことができました。

次に、AFI、リザバーコンピューティングの研究テーマに関して先行して研究をされ ていた上田天馬さんに御礼申し上げます。上田さんが研究資料を細かく残していてくだ さったおかげで一つひとつしっかりと理解しながら研究を進めることができました。ま た、私が困ったときには親身に相談に乗ってくださいました。

最後にお世話になった小田部研究室の皆様に深く感謝申し上げます。

研究業績

発表

1. 有田拳、上田天馬、小田部荘司

「超伝導体内の電界の時間変化を用いたリザバーコンピューティングに関する研究」 2021 年度応用物理学会九州支部学術講演会、オンライン、令和3年12月4日