局所ゲージ変換を用いた磁場中電子の新たな有限要素法

NOVEL FEM WITH PEIERLS PHASE FOR ELECTRON WAVES IN MAGNETIC FIELDS

植田 毅¹⁾、宮川 悠²⁾

Tsuyoshi UETA and Yuu MIYAGAWA

1) 千葉大学総合メディア基盤センター	(〒 263-8522	千葉市稲毛区弥生町 1-33,	E-mail: ueta@faculty.chiba-u.jp)
2) 千葉大学大学院自然科学研究科	(〒 263-8522	千葉市稲毛区弥生町 1-33)

The finite element method has already been extended for analyses of transport properties of the electron wave of two-dimensional electron systems in magnetic fields. Not a few proposals of the new formulation or improvement have been reported, whereas there exists almost no report of the application to the analysis of a realistic system. In the present paper, it is pointed out that analyses with FEM of conventional formulation do not give accurate results in case of a large system or of a strong magnetic field and that the selected gauge influences numerical results greatly. Furthermore, the conceptually new finite element method which solves the difficulty fundamentally is proposed. The formulation in which matrix elements in the absence of a magnetic field are multiplied by the Peierls phase is very simple. In order to show its predominancy, the numerical examples of the proposed formulation are presented.

Key Words: Two-dimensional Electron Systems, Magnetic Fields, Magnetic Translation Operator, Finite Element Method, Peierls Phase

1. はじめに

絶縁体-半導体ヘテロ界面に形成される2次元電子系において、デバイスの構造のサイズを超えるバリスティックな伝 導が実現されている。このような電子系を用いたデバイスの 設計においては複雑な形状の系内での電子波の振舞いを厳密 に解析することが不可欠である。また、外界からの制御パラ メータの一つとして磁場が用いられるため、磁場中での電子 波の解析をする必要がある⁽¹⁾。

これまで、磁場中の電子波の解析にモードマッチング法 ⁽²⁾、差分法、強束縛近似⁽¹⁾、有限要素法^(3,4)、境界要素法 ^(4,5)などが用いられてきた。複雑な形状の系の解析には境 界要素法が最も便利であり、磁場が印加された場合にも拡張 され、多くの成果をあげてきた^(6,7)。

しかしながら、系内でポテンシャルの変化がある場合やス ピン軌道相互作用、ラシュバ効果⁽⁸⁾がある場合には境界要 素法による解析は困難であり、有限要素法も磁場中の電子波 のために拡張され、^(9,10)改良されてきた⁽¹¹⁾。磁場中電子 波の有限要素法の定式化と簡単な計算例の報告は多いが、そ れを用いた物理現象の解析⁽⁹⁾、現実的デバイスの特性の解 析の報告は少ない。

2010年9月30日受付, 2010年11月10日受理

本論文では、磁場中の電子波解析に有限要素法が用いら れない原因を指摘し、それを解消する全く新しい定式化を行 う。文献(11)の計算例と同じ系の数値計算結果を示し、本論 文で提案する手法の簡便性、優位性を示す。

2. これまでの定式化とその問題点

ベクトルポテンシャルがA(r)であるとき、電子波はシュ レディンガー方程式

$$\frac{1}{2m}\left\{\left(-\mathrm{i}\hbar\boldsymbol{\nabla}-q\boldsymbol{A}\right)^{2}+V(\boldsymbol{r})\right\}\psi=E\psi\tag{1}$$

に従う。m、q、Eはそれぞれ電子の有効質量、電荷、エネル ギーである。 \hbar 、iはそれぞれプランク定数hを 2π で割った 定数および虚数単位である。

2次元電子系を x-y 平面にとり、強さ B の一様磁場が z 軸 正方向に印加されているとすると、ベクトルポテンシャルは A = B(-(1-s)y, sx, 0) (s は任意の実数)と選べる。これ までの定式化では

$$-\frac{\hbar^2}{2m}\nabla^2\psi + i\frac{qB\hbar}{m}\left\{-(1-s)y\frac{\partial\psi}{\partial x} + sx\frac{\partial\psi}{\partial y}\right\}$$
$$+\frac{q^2B^2}{2m}\left\{(1-s)^2y^2 + s^2x^2\right\}\psi = \left\{E - V(\mathbf{r})\right\}\psi \quad (2)$$

と展開して、左辺の第2、3項を磁場が印加されることによ

り付加されるポテンシャルとして扱う。すなわち、局所的に 波数の変化する電磁波と同様な定式化を行う。

解析領域を小さな領域(有限要素)に分割し、j番目の節 点の座標を r_j とする。j番目の節点でのみ値が1、他の全て の節点では値が0、つまり

$$N_j(\boldsymbol{r}_k) = \begin{cases} 1 & j = k \\ 0 & j \neq k \end{cases}$$
(3)

を満たし、節点*j*を囲む節点との間を線形につなぐ**r**の連続 実関数を*j*番目の節点における形状関数(補間関数)*N_j*(**r**) とする。

形状関数 N_i(r) を用いて領域内の波動関数を

$$\psi(\boldsymbol{r}) = \sum_{j} N_j(\boldsymbol{r})\psi_j \tag{4}$$

と展開し、これを試行関数とする。このとき、汎関数

$$\mathcal{L} = \boldsymbol{\psi}^{\dagger} \left(\mathsf{K} - \mathsf{M} \right) \boldsymbol{\psi} - \boldsymbol{\psi}^{\dagger} \boldsymbol{Q}$$
 (5)

を ψ^{\dagger} で変分することにより、 $\{\psi_i\}$ についての連立方程式

$$(\mathsf{K} - \mathsf{M})\,\boldsymbol{\psi} = \boldsymbol{Q} \tag{6}$$

を得る。ここで、 ψ を各節点の波動関数 ψ_i を第i成分とする列ベクトルとして定義した。また、行列 K、M およびベクトル Qは以下のように定義される。

$$\begin{aligned} \mathsf{K}_{jk} &= \int_{\mathsf{V}_{jk}} \left(\frac{\partial N_j}{\partial x} \frac{\partial N_k}{\partial x} + \frac{\partial N_j}{\partial y} \frac{\partial N_k}{\partial y} \right) d\mathbf{r} \end{aligned} \tag{7} \\ \mathsf{M}_{jk} &= E \int_{\mathsf{V}_{jk}} N_j N_k d\mathbf{r} \\ &-\mathrm{i} \frac{qB\hbar}{m} \sum_l \left\{ -(1-s)y_k \int_{\mathsf{V}_{jk}} N_j N_l \frac{\partial N_k}{\partial x} d\mathbf{r} \right. \\ &+ sx_k \int_{\mathsf{V}_{jk}} N_j N_l \frac{\partial N_k}{\partial y} d\mathbf{r} \right\} \\ &- \sum_l \left[V(\mathbf{r}_l) + \frac{q^2 B^2}{2m} \left\{ (1-s)^2 y_l^2 + s^2 x_l^2 \right\} \right] \\ &\times \int_{\mathsf{V}_{jk}} N_j N_k N_l d\mathbf{r} \end{aligned} \tag{8}$$

$$Q_j = \sum_k q(\boldsymbol{r}_k) \int_{\mathbf{S}_N} N_j N_k dS \tag{9}$$

ここで、 v_{jk} は節点jと節点kを共に含む要素内での積分で あることを示す。また、 \int_{S_N} は境界上で波動関数の法線方向 微分の値が与えたれた部分の面積積分であり、 $q(\mathbf{r})$ は境界上 で与えられた境界面外向き法線方向微分の値である。

この定式化を用いると、単純な差分法を用いているとき から指摘されていたことではあるが、行列 M の最後の項は 系が大きな場合、磁場が強い場合に非常に大きくなる可能性 がある。その振舞いは s、すなわちベクトルポテンシャルの ゲージの取り方に依存する。

文献 (11) では、横幅 2d、縦 d の長方形量子ドット (Fig.1) について、境界上で波動関数が0となる境界条件の固有値問 題を計算例として、4 種のベクトルポテンシャルの場合につ



Fig. 1 The rectangular quantum dot investigated in ref.(11)

いて解析している。エネルギー固有値の低い3つについて、 $kd = \sqrt{2mEd/\hbar}$ で定義される無次元化した波数の値を文献 (11)の Table I に示し、「要素数を増やすとゲージによらず 同じ値に収束する」と述べている。しかし、その Table I を 見ると、要素数 1250の場合においても、固有波数の小数点 第3桁目はゲージのよって異なっている。

また、ベクトルポテンシャル依存性が明瞭になる計算例と して、Fig.2 に示すx方向に幅d、y方向 8d の長方形領域の中 央、左右に幅dのエミッタ (x < -d/2) とコレクタ (x > d/2) を取り付けた十字構造を考える。エミッタ、コレクタ部分の



Fig. 2 The geometry of a cross-shaped conductor.

境界条件の取り扱いは文献(9)の II-B 節の取り扱いに従う。 ただし、ここでは計算を簡便にするために、エミッタ、コレ クタ部分には磁場がかかっていないものとし、これらの部分 のベクトルポテンシャルはそれぞれ磁場がかかっている部分 と連続になるようなゲージにとる。

磁場がかかっている部分のゲージを A = (-By, 0, 0) として、エミッタから kd = 10 の基本モード波が入射した場合の 透過率 T、反射率 R を磁場 $\tilde{B} \equiv qBd^2/\hbar = 0 \sim 5$ に対して、 接点数 N_s を変化させて計算した。確率保存則からT+R=1を満たさなければならないが、計算結果では $N_s \ge 2000$ に対しては、|T+R-1|の誤差は 0.02%以下になっている。し



Fig. 3 The convergence characteristic of the transmission probability.

かしながら、Fig.3 に示すように、 $\tilde{B} = 0$ の場合、透過率 T は $N_s = 3000$ で一定値に収束しているが、磁場が大きくな ると N_s を大きくしても透過率 T はほとんど収束していない ことが分かる。 $N_s = 3000$ のとき、接点間の距離が 1/8 波長 になっており、 $\tilde{B} = 0$ の場合の収束は理解できる。磁場がか かっている場合の収束の悪さの原因を見るために、 $\tilde{B} = 20$ の場合の確率密度 $|\psi|^2$ と波動関数の位相 Im $(\ln \psi)$ を Fig.4 に示す。この場合、電子のサイクロトロン半径 r_c とエミッタ



Fig. 4 Density plots of the probability density (a) and the phase (b) of a wave function for kd = 10 and $\tilde{B} = 20$ in $\mathbf{A} = (-By, 0, 0)$, which is an insufficient convergence case.

の幅 d の比は $r_c/d = kd/\tilde{B} = 0.5$ であり、電子の古典軌道か らすると、確率密度は系全体に広がるものと考えられるが、 Fig.4 (a) では系の端まで広がっていないことが分かる。ま た、 $|\psi|^2$ は |y| が大きくなっても激しい変化はしないが、位 相は |y| が大きくなると激しく変化していることがわかる。 この場合、|y| が大きくなったときに激しく変化する位相を 正しく表現できていないことが原因で収束していないと考え られる。

そこで、ベクトルポテンシャルを A = B/2(-y, x, 0)、A = B(0, x, 0) とした場合の計算結果を Fig.5, 6 に示す。A = B(0, x, 0) の場合には、このような系でも計算精度の良い境 界要素法で計算した透過率および波動関数が非常によく一致 している。また、Fig.6 (b) では位相は |y| が大きくなろうと も激しく振動していない。これらの結果から、原点から離れ たところでの位相の激しい変化が収束を悪くしていることが 分かる。 実際、A = (0, Bx, 0) から A = (-By, 0, 0) にゲー



Fig. 5 Density plots of the probability density (a) and the phase (b) for kd = 10 and $\tilde{B} = 20$ for A = B/2(-y, x, 0).



Fig. 6 Density plots of the probability density (a) and the phase (b) for kd = 10 and $\tilde{B} = 20$ for A = (0, Bx, 0).

ジ変換した場合、波動関数に $\exp(-iqBxy/\hbar)$ の位相因子が かかる。したがって、x 方向に $y \ge B$ に比例した位相変化が 加わる。その意味で、この系の解析に A = (-By, 0, 0) は最 も不適なゲージであったと言える。この因子は $|\psi|^2$ には全く 現れないため、確率密度を確認しただけではその振動に気が つかない。

系の形が特定の方向に広がりがある場合にはその方向に 依存性がないゲージを取れば解決できる。しかし、系が円形 など等方的で大きな場合には大局的ゲージ変換では対処でき ない。そこで、本論文ではこの問題を根本的に解決する新し い概念の定式化を提案し、計算例によりその有効性を示す。

3. 磁気的並進演算子を用いた定式化

ベクトルポテンシャルを対称ゲージ A = B/2(-y,x,0) と して、原点近傍でシュレディンガー方程式 (1) を考える。原 点近傍では $A \sim 0$ であるから、原点近傍での波動関数は磁 場がかかっていない場合のものに非常に近いと考えられる。

ここで、磁気的並進演算子

$$T(\boldsymbol{R}) \equiv \exp\left(\frac{\mathrm{i}}{\hbar}\boldsymbol{R}\cdot(\boldsymbol{p}+q\boldsymbol{A})\right),\tag{10}$$

を定義すると、この演算子は

$$[(\boldsymbol{p} - q\boldsymbol{A})^2, T(\boldsymbol{R})] = 0$$
(11)

および

$$T(\mathbf{R})V(\mathbf{r})\phi(\mathbf{r}) = e^{-i\frac{q}{2\hbar}\mathbf{B}\cdot(\mathbf{R}\times\mathbf{r})}V(\mathbf{r}+\mathbf{R})\phi(\mathbf{r}+\mathbf{R})$$
$$= V(\mathbf{r}+\mathbf{R})T(\mathbf{R})\phi(\mathbf{r})$$
(12)

なる関係を満たす。ただし、これらの関係式は対称ゲージの ときのみ成り立つ。ここで、[,]は $[A, B] \equiv AB - BA$ で定 義される交換子である。

式(1)の両辺にT(R)を演算すると

$$T(\mathbf{R}) \left[\frac{1}{2m} (\mathbf{p} - q\mathbf{A})^2 + V(\mathbf{r}) \right] \psi(\mathbf{r})$$

= $\left[\frac{1}{2m} (\mathbf{p} - q\mathbf{A})^2 + V(\mathbf{r} + \mathbf{R}) \right] T(\mathbf{R}) \psi(\mathbf{r})$
= $ET(\mathbf{R}) \psi(\mathbf{r})$ (13)

となる。また、

$$T(\boldsymbol{R})\psi(\boldsymbol{r}) = e^{-i\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot(\boldsymbol{R}\times\boldsymbol{r})}\psi(\boldsymbol{r}+\boldsymbol{R})$$
(14)

であり、 $\psi(\mathbf{r} + \mathbf{R})$ は $\mathbf{r} = -\mathbf{R}$ においてベクトルポテンシャ ルが**0**になるようなゲージ、即ち、 $\mathbf{A} = \frac{1}{2}\mathbf{B} \times (\mathbf{r} + \mathbf{R})$ の場 合の $\mathbf{r} = -\mathbf{R}$ 近傍の波動関数を表す。

ここで、形状関数 $N_j(\mathbf{r})$ は点 \mathbf{r}_j の近傍でのみ値を持つから、 $\psi_j N_j(\mathbf{r})$ は $\psi(\mathbf{r} - \mathbf{r}_j)$ をよく近似するから、系全体の波動関数を

$$\psi(\boldsymbol{r}) = \sum_{j} \psi_{j} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_{j} \times \boldsymbol{r})} N_{j}(\boldsymbol{r})$$
(15)

と表す。

この波動関数にベクトルポテンシャルを含む運動エネル ギー演算子を演算すると

$$\frac{1}{2m} (\boldsymbol{p} - q\boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}))^{2} \psi(\boldsymbol{r})$$

$$= \frac{1}{2m} (\boldsymbol{p} - q\boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}))^{2} \sum_{j} \psi_{j} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_{j} \times \boldsymbol{r})} N_{j}(\boldsymbol{r})$$

$$= \sum_{j} \psi_{j} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_{j} \times \boldsymbol{r})} \frac{1}{2m} \{\boldsymbol{p} - q (\boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}) - \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}_{j}))\}^{2} N_{j}(\boldsymbol{r})$$

$$\approx \sum_{j} \psi_{j} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_{j} \times \boldsymbol{r})} \frac{1}{2m} \boldsymbol{p}^{2} N_{j}(\boldsymbol{r}) \qquad (16)$$

を得る。従って、波動関数を式 (15) のように展開すると、近 似的にベクトルポテンシャルを考える必要がなくなる。これ は、点**r**_jにおけるベクトルポテンシャルが**0**になるように 局所ゲージ変換した波動関数をつないで系全体の波動関数を 表したことになっている。形状関数に付く位相因子は局所的 ゲージから元のゲージに戻すための因子である。

簡単のためにノイマン境界条件の部分を省略すると汎関 数は次のように与えられる。

$$\mathcal{L} = \int_{V} \left[\frac{1}{2m} \left\{ \left(\boldsymbol{p} - q\boldsymbol{A} \right) \psi \right\}^{*} \cdot \left\{ \left(\boldsymbol{p} - q\boldsymbol{A} \right) \psi \right\} - \psi^{*} \left(E - V(\boldsymbol{r}) \right) \psi \right] d\boldsymbol{r},$$

$$\begin{split} \hat{\mathfrak{P}} - \mathfrak{Q} &= \frac{1}{2m} \sum_{j,k} \psi_j^* \int_V \left\{ e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_j \times \boldsymbol{r})} \boldsymbol{p} N_j(\boldsymbol{r}) \right\}^* \\ &\quad \cdot \left\{ e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r})} \boldsymbol{p} N_k(\boldsymbol{r}) \right\} d\boldsymbol{r} \psi_k \\ &= -\frac{\hbar^2}{2m} \sum_{j,k} \psi_j^* \int_{v_{jk}} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times \boldsymbol{r}\}} \\ &\quad \times (\boldsymbol{\nabla} N_j(\boldsymbol{r})) \cdot (\boldsymbol{\nabla} N_k(\boldsymbol{r})) d\boldsymbol{r} \psi_k, \\ \hat{\mathfrak{P}} \equiv \mathfrak{Q} &= E \sum_{j,k} \psi_j^* \int_V \left\{ e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_j \times \boldsymbol{r})} N_j(\boldsymbol{r}) \right\}^* \\ &\quad \times \left\{ e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r})} N_k(\boldsymbol{r}) \right\} d\boldsymbol{r} \psi_k \\ &= E \sum_{j,k} \psi_j^* \int_{v_{jk}} e^{i\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times \boldsymbol{r}\}} \\ &\quad \times N_j(\boldsymbol{r}) N_k(\boldsymbol{r}) d\boldsymbol{r} \psi_k, \end{split}$$

第三項 =
$$\sum_{j,k} \psi_j^* \int_V \left\{ e^{i \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_j \times \boldsymbol{r})} N_j(\boldsymbol{r}) \right\}^* \left(\sum_l V_l N_l(\boldsymbol{r}) \right)$$

 $\times \left\{ e^{i \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r})} N_k(\boldsymbol{r}) \right\} d\boldsymbol{r} \psi_k$
 = $\sum_{j,k,l} V_l \psi_j^* \int_{v_{jk}} e^{i \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times \boldsymbol{r}\}}$
 $\times N_j(\boldsymbol{r}) N_l(\boldsymbol{r}) N_k(\boldsymbol{r}) d\boldsymbol{r} \psi_k.$

積分 $\int_{v_{jk}} d\mathbf{r} \, \mathbf{t} \, \mathbf{r}_{j} \, \boldsymbol{\epsilon} \, \mathbf{r}_{k} \, \boldsymbol{\epsilon} \, 2$ 頂点にもつ有限要素内の体積 積分であるから、 $\mathbf{r} = \mathbf{r}_{k} + \boldsymbol{\xi}$ により定義される新しい積分 変数 $\boldsymbol{\xi} \, \boldsymbol{\epsilon}$ 導入すると、行列要素 \mathbf{K}_{ik} は

$$\begin{split} \mathsf{K}_{jk} &= -\frac{\hbar^2}{2m} \int_{v_{jk}} e^{\mathrm{i} \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times (\boldsymbol{r}_k + \boldsymbol{\xi})\}} \\ &\times (\boldsymbol{\nabla} N_j(\boldsymbol{\xi})) \cdot (\boldsymbol{\nabla} N_k(\boldsymbol{\xi})) \, d\boldsymbol{\xi} \\ &= e^{\mathrm{i} \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r}_j)} \left(-\frac{\hbar^2}{2m}\right) \\ &\times \int_{v_{jk}} e^{\mathrm{i} \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times \boldsymbol{\xi}\}} \left(\boldsymbol{\nabla} N_j(\boldsymbol{\xi})\right) \cdot (\boldsymbol{\nabla} N_k(\boldsymbol{\xi})) \, d\boldsymbol{\xi} \\ &\approx e^{\mathrm{i} \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r}_j)} \left(-\frac{\hbar^2}{2m}\right) \int_{v_{jk}} (\boldsymbol{\nabla} N_j) \cdot (\boldsymbol{\nabla} N_k) \, d\boldsymbol{\xi} \\ &= e^{\mathrm{i} \frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r}_j)} \mathsf{K}_{jk}^0 \end{split}$$
(17)

と表せる。ここで、磁場が印加されていない場合の行列要素 を K_{jk}^0 と表した。2行目から3行目への変形において、有限 要素を貫く磁束は磁束量子 h/qに比べ十分小さいとして積 分内の位相因子を1と近似した。 同様に、

$$\begin{split} \mathsf{M}_{jk} &\equiv \int_{v_{jk}} e^{\mathrm{i}\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot \{(\boldsymbol{r}_k - \boldsymbol{r}_j) \times \boldsymbol{r}\}} \\ &\times \{EN_j(\boldsymbol{r})N_k(\boldsymbol{r}) \\ &- N_j(\boldsymbol{r}) \left(\sum_l V(\boldsymbol{r}_k)N_l(\boldsymbol{r})\right)N_k(\boldsymbol{r})\right\} d\boldsymbol{r} \\ &\approx e^{\mathrm{i}\frac{q}{2\hbar} \boldsymbol{B} \cdot (\boldsymbol{r}_k \times \boldsymbol{r}_j)} \mathsf{M}_{jk}^0 \tag{18} \end{split}$$

を得る。

磁場中の電子に対する有限要素法は近似的に磁場が印加 されていない場合の行列に所謂 Peierls 位相因子をかけるだ けで定式化できることが分かる。これは文献 (12) で Peierls が導出した磁場中電子の強束縛近似した Schrödinger 方程式 (差分近似と同等⁽¹⁾)のアナロジーとなっている。

ここで、式 (17)、(18) の位相因子は A = B/2(-y, x, 0)を 用いて

$$e^{i\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot(\boldsymbol{r}_k\times\boldsymbol{r}_j)} = \exp\left[i\frac{q}{\hbar}\int_{\boldsymbol{r}_k}^{\boldsymbol{r}_j}\boldsymbol{A}(\boldsymbol{r})\cdot d\boldsymbol{r}\right]$$
(19)

と書ける。ここで、積分記号の矢印は点 r_k から点 r_j へ直線 で結ぶ経路に沿って積分することを意味する $^{(6)}$ 。右辺の表 現を用いると、 $\operatorname{rot} A = (0,0,B)$ を満たす任意のゲージに対 して

$$\mathsf{K}_{jk} = \exp\left[\mathrm{i}\frac{q}{\hbar} \int_{\boldsymbol{r}_k}^{\boldsymbol{r}_j} \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}) \cdot d\boldsymbol{r}\right] \mathsf{K}_{jk}^0 \tag{20}$$

$$\mathsf{M}_{jk} = \exp\left[\mathrm{i}\frac{q}{\hbar} \int_{\boldsymbol{r}_k}^{\boldsymbol{r}_j} \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}) \cdot d\boldsymbol{r}\right] \mathsf{M}_{jk}^0 \tag{21}$$

が成り立つ。

有限要素内の体積積分中の位相因子を1とする近似の影響 で数値解の精度が落ちるが、有限要素を小さくすればその近 似精度はシステマティックに上がる。この近似が重大な影響 を及ぼす場合は、有限要素内の積分において、位相因子をポ テンシャル同様に接点間で形状関数を用いて補間し、積分を 実行すればよい。その場合の行列 K、M は

$$\begin{aligned} \mathsf{K}_{jk} &= e^{\mathrm{i}\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot(\boldsymbol{r}_k\times\boldsymbol{r}_j)} \left(-\frac{\hbar^2}{2m}\right) \sum_l e^{\mathrm{i}\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot\{(\boldsymbol{r}_k-\boldsymbol{r}_j)\times\boldsymbol{r}_l\}} \\ &\times \int (\boldsymbol{\nabla}N_j(\boldsymbol{\xi}))\cdot(\boldsymbol{\nabla}N_k(\boldsymbol{\xi})) N_l(\boldsymbol{\xi})d\boldsymbol{\xi} \end{aligned} \tag{22}$$

$$M_{jk} = e^{i\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot(\boldsymbol{r}_{k}\times\boldsymbol{r}_{j})}\sum_{n}e^{i\frac{q}{2\hbar}\boldsymbol{B}\cdot\{(\boldsymbol{r}_{k}-\boldsymbol{r}_{j})\times\boldsymbol{r}_{n}\}}$$
$$\times \int_{v_{jk}} \{EN_{j}(\boldsymbol{r})N_{k}(\boldsymbol{r})N_{n}(\boldsymbol{r})$$
$$-\sum_{l}V(\boldsymbol{r}_{k})N_{j}(\boldsymbol{r})N_{l}(\boldsymbol{r})N_{k}(\boldsymbol{r})N_{n}(\boldsymbol{r})\right\}d\boldsymbol{r} \qquad (23)$$

と与えられる。

4. 数值計算例

ここでは、式 (17), (18) を用いた計算例を示す。提案手法 の近似精度、ゲージ依存性を確認するために、文献 (11) にお いて用いられた、Fig.1 の長方形量子ドット内の固有値問題 を解析する。長さ *d* を *N* 等分するように有限要素に分割し

Table 1 Variations in 3 lowest eigen wavenumbers kd for 3 types of gauge.

gauge	k_0d	ref.(11) TABLE I
1	5.079220411952475	5.070
2	5.079220411952162	5.070
3	5.079220411952306	5.071
gauge	k_1d	ref.(11) TABLE I
1	5.2358151469960035	5.224
2	5.235815146996086	5.223
3	5.235815146996177	5.228
gauge	k_2d	ref.(11) TABLE I
1	5.5357147392872115	5.520
2	5.535714739287768	5.520
3	5.535714739287288	5.528

て、3種類のゲージ A = B(-y, x, 0)/2 (gauge 1、文献 (11) の (d))、B(-y, 0, 0) (gauge 2、(a))、B(0, x, 0) (gauge 3、(c)) について計算を行った。N = 20の場合(要素数 1600)に、 低い方から3つのエネルギー準位に対応する無次元化した波 数 k_0d, k_1d, k_2d の値を文献 (11)の要素数が 1250の場合の結 果と比較したものを Table.1 に示す。

Table.1 より、本論文で提案した手法では、異なるゲージ を用いて計算したとしても、計算結果は小数点第 13 位まで (計算精度で)一致している。これは他の分割数に対しても 同様である。

次に、Fig.7 に gauge 1 の場合の最低 3 準位の波数の要素 数依存性を示す。要素数に対して速やかに収束していること



Fig. 7 Variations in 3 lowest eigen wavenumbers kd for the number of elements

が分かる。残る誤差は積分内の位相因子の近似の影響と考え られる。

磁場の強い場合の例として、文献 (11)の Fig.4 と同じB = 100 における 9 番目のエネルギー準位 (kd = 10.0247) での 確率密度のようすを Fig.8 に示す。近似的な式 (20), (21) を 用いた解析であるにもかかわらず、磁場が強い場合にもよく 一致している。

次に、系の異方性が大きな場合の例として、Fig.2から左



Fig. 8 Density plot of the probability density of the 9th energy level (kd = 10.0247) for $\tilde{B} = 100$.

右の導波路を取り去った縦 8d、横 d の長方形量子ドットの固 有値問題の解析例を示す。この場合にも計算結果は計算精度 の範囲で全くゲージには依存しないが、Fig.4 においては最 も不利と考えられたゲージ A = (-By, 0, 0) のときの結果を 示す。 $\tilde{B} = 20$ のときに、伝導問題で用いている kd = 10 に 最も近い 2 つのエネルギー固有状態 kd = 10.0159, 9.95098の確率密度を Fig.9 に示す。確率密度は長方形内全体に広が



Fig. 9 Density Plots of the probability density for two eigen states kd = 10.0159 (a) and kd = 9.95098 (b) within the $8d \times d$ rectangle.

り、Fig.4 のようになることはない。伝導問題では kd = 10 であるが、Fig.6 の場合には kd = 9.95098 の状態に対応した 状態を励起していることが分かる。

5. むすび

磁気的並進演算子とベクトルポテンシャルを含むゲージ不 変な運動エネルギー演算子との交換関係を考えることによ り、形状関数がピークを持つ節点でベクトルポテンシャルが 0になるような局所的なゲージ変換を行った形状関数を用い て波動関数を展開すると、位相因子だけで磁場の効果を取り 込む有限要素法を定式化した。固有値問題に適用することに より、本手法はどのようなゲージをとっても計算精度内で全 く同じ解を与えることを示した。本手法では非常に簡便に磁 場の効果を取り入れることができ、実用的であり、また、系 の形状に関係なく、伝導問題においてはリードの処理が容易 であるゲージを選ぶなど優位性があることが示された。今 後、本手法を用いた様々な分野での磁場中電子波の有限要素 解析が期待される。

参考文献

- Supriyo Datta : Electronic Transport in Mesoscopic Systems, Cambridge University Press, (1997).
- (2) R. L. Schult, H. W. Wyld and D. G. Ravenhall : Quantum Hall Effect and General Narrow-Wire Circuits, Phys. Rev. B, **41** (1990), pp. 12760–12780.
- (3) Craig S. Lent and David J. Kirkner : The quantum transmitting boundary method, J. Appl. Phys., 67 (1990), pp. 6353–6359.
- (4) L. Ramdas Ram-Mohan : Finite Element and Boundary Element Applications in Quantum Mechanics, Oxford University Press, (2002).
- H. R. Frohne, M. J. Mc Lennan and S. Datta : An Efficient Method for the Analysis of Electron Waveguides, J. Appl. Phys., 66 (1989), pp. 2699–2705.
- (6) Tsuyoshi Ueta : Green's Function of a Charged Particle in Magnetic Fields, J. Phys. Soc. Jpn., 61 (1992), pp. 4314–4324.
- (7) Tsuyoshi Ueta : Boundary Element Method for Electron Waves in Uniform Magnetic Fields, Engineering Analysis with Boundary Elements, **17** (1996), pp. 69– 74.
- (8) Y. A. Bychkov, E. I. Rashba : Oscillatory effects and the magnetic susceptibility of carriers in inversion layers, J. Phys. C: Solid State Phys., **17** (1984), pp. 6039–6045.
- (9) Yongjiang Wang, Jian Wang and Hong Guo : Magnetoconductance of a stadium-shaped quantum dot: A finite-element-method approach, Phys. Rev. B, 49 (1994), pp. 1928–1934.
- (10) Manhua Leng and Craig S. Lent : Quantum transmitting boundary method in a magnetic field, J. Appl. Phys., **76** (1994), pp. 2240–2249.
- (11) Koichi Hirayama, Yasuhiro Honma, Yoshio Hayashi and Masanori Koshiba : A Novel Finite-Element Formulation for the Analysis of the Energy Levels of a Quantum Cavity in a Magnetic Field, IEEE PHOTON-ICS TECHNOLOGY LETTERS, **10** (1998), pp. 1359– 1361.
- (12) R. E. Peierls : Zur Theorie des Diamagnetismus von Leitungselektronen, Z. Phys., 80 (1933), pp. 763–791.
- (13) E. Brown: Bloch Electrons in a Uniform Magnetic Field, Phys. Rev., 133 (1964), pp. A1038–A1044.