

1. はじめに

笠原 寛史 KASAHARA Hiroshi 核融合科学研究所 (原稿受付:2024年1月31日)

1.1 物理現現象を理解するための数値解析

理工学分野をはじめとする複数の変数(物理量)が引き おこす現象を理解・予測するために,数値計算開発・研究 が進められてきた.自然現象は一つ一つの物理描像として は複雑ではなくとも,それが複数重ね合わさることで非常 に複雑な現象を生み出すため,多数の組み合わせからなる 物理現象を考慮した計算を行うことが重要である.このよ うなことから,数値計算は現在では物理現象を理解するた めには必要不可欠なツールとなっている.

物理現象を数値計算で再現するためには、物理現象が生 じている状況を正確にモデル化すること、この時支配的な 物理現象だけでなく、弱い影響も考慮する必要がある.現 実には対象となるモデルは、複数の異なる素材で成り立 ち、各々の物体の形状が非常に複雑な形をとることなどが 多い.実験と計算結果を比較する際には、実験と計算結果 の齟齬からモデルを修正することで、実験状況を把握し物 理現象の解明を行っていることが多い.特に核融合のよう な多数の荷電粒子を取り扱うプラズマ中の波動伝播・吸収 を評価するシミュレーションコードでは、計算リソースの 制約から計算モデルの段階で、計算リソースをいかに減ら すかが重要な鍵となり開発が進められてきた.

プラズマ・核融合におけるプラズマ中の波動を数値解析 する上で計算リソースの増加に起因しているものは,主と して粒子数とマルチスケールな物理現象の定式化・モデル 化に起因している.前者は広義には荷電粒子の集合体がプ ラズマだと考えると,核融合プラズマらしい集団的な現象 が明確になってくるのは、1×10¹⁹ m⁻³ を超えるような密 度である.大気下中での気体の粒子数に比べたら非常に少 ないが,それでも粒子(密度)という次元だけで10¹⁹ オー ダーの取り扱いが必要であり、それに空間・運動量・分布 などの情報を考えると、10²⁰ を超える取り扱いが必要とな る.このようなオーダーの量を数値計算で取り扱う時、非 常に計算リソースを圧迫することは想像に難くなく、その ため、粒子が熱緩和し平衡状態であることを想定したり、 荷電粒子が磁場に巻き付いて運動する際の旋回半径を無視 して粒子軌道を追跡したり、空間的には一様とみなして物 理モデルを構築するなど、様々な仮定をすることでマルチ スケール物理をより簡易モデル化することにより計算が進 められている.

主原因となる物理描像が明確な場合,つまり予想してい た物理描像通りの振舞いの時,計算結果と実験結果が良い 一致を示してきたが,主原因以外の要素が無視できない場 合などでは,まだまだ十分な物理モデルおよび数値計算フ レームワークになっていない.商用コードとして公開する には,不確実な物理計算モデルを実装することは許容でき ないため,確立した既知の物理モデルしか搭載できない. しかし近年は,ユーザーにある程度の物理モデル変更を許 容するコードも現れてきた.これは産業界などが設計に必 要となる物理現象に対して,最新の研究成果を含めて検討 したいというニーズに対する高まりなのかもしれない.

National Institute for Fusion Science, Toki, GIFU 509-5202, Japan

 $corresponding \ author's \ e-mail: \ kasahara.hiroshi@nifs.ac.jp$

表1 商用・オリジナル電磁解析(波動計算)コード.

code	会社・組織	手法	特徵
HFSS [1]	ANSYS	FEM	定常
CST/MW [2]	CST	Fourier	時間応答
COMSOL [3]	COMSOL	FEM	定常、時間応答
TORIC [4]	IPP, MIT	Fourier	定常
AORSA [5]	Oakridge	Fourier	定常
TASK/WM[6]	Kyoto Univ.	Fourier	定常
PION [7]	CEA	Fourier	定常
Petra-M [8]	PPPL	FEM+Fourier	定常

HFSS, CST, COMSOL は商用コード名,「会社・組織」はその コードのライセンス所持者または開発主体機関, FEM, Fourier は主な解析手法である有限要素法,フーリエ変換法を示している. 「特徴」は開発コードを作成するに当たり,重視している物理モデ ル条件を記載している.

1.2 商用コードの可能性と問題点

ここでは波動シミュレーションに限定した商用コード と、核融合分野で開発が進められてきたシミュレーション コードに関して考えてみる.表1は電磁解析コードとし て広く使われている商用コードや、核融合プラズマ解析の ために用いられているオリジナル波動解析コードの例を 記載した.これ以外のコードにおいても、優れた点がある コードは多数存在するが、今回は**表1**を中心に話を進め る. HFSS, CST は非常に古くから知られている商用計算 コードであり、そのためお互いにベンチマークされたり、 実験と比較されたりする過程を通して様々な修正点が加わ り, 信頼度の高い電磁解析コードとして用いられている. ただし、物理計算モデルや使用する材料条件に関して限定 されており、解析対象がその限定範囲に存在すれば非常に 強力なツールである.一方,プラズマ中の電磁波解析を行 うためには、材料条件が未実装となり、仮想プラズマとし てユーザー側が作成しなければならず、核融合プラズマを 含めたフルモデリングを行うには不十分である. これに対 し、オリジナルコードは、古くからプラズマモデルを研究 してきた知見を基に、波動吸収・伝搬に関する物理描像の モデル化が進んでおり、プラズマを含めた計算が行える. しかし、プラズマを閉じ込める真空容器の容器壁や複雑な 構造体を入れる場合には、その設定が非常に煩雑になり、 新しい構造物などを利用する場合には、初期設定に膨大な 時間が必要となる.オリジナルコードは大学や研究機関が 計算資産を継承したり改善したりしているが,研究者など により技術の着実な継承や、問題点の引継ぎなどが必ずし もなされている訳ではない.場合によっては、再び開発を し直す方が早い場合も出てくる.オリジナルコードは実験 との比較研究が進み,新しい物理モデルを追加する際には 自由度が高く非常に便利であるが、計算資源の保守に関し

て,資金的にも人材的にも厳しいことが重大な懸念事項と して常に付きまとっている.

計算手法として有限要素法(FEM)と Fourier 法に関し て記載したが,これは現実モデルを入力しやすい FEM と, プラズマ中の波動現象をモデル化しやすい Fourier 法に分 けることが出来る.物理モデル化に関して,Fourier 法が 万能というわけではなく,空間を表現するために多数の波 数展開が必要であるため,局所的な非一様分布が存在する モデルに弱く,グローバルな情報の取り扱いになってしま う.つまり,Fourier 法は周期性を考慮して波動-粒子相互 作用を簡便なモデルとして取り扱うことができる反面,非 一様な条件だと局所性を入れ込むために,Fourier 展開す る次数を大幅に増やす必要があるため注意が必要である.

計算モデルに関して、対象とする物理現象の時間スケー ルによって定常モデル、時間応答モデルがあるが、近年の 商用計算コードでは相補的にお互いの弱点を克服できるよ うな工夫がされており、特徴と違う現象に関する計算もで きるが、計算時間の増加や、膨大な計算リソースが必要と なってくるなどの問題がある.オリジナルコードにおいて は主として波動加熱や吸収といった現象を対象としている ことが多く、定常計算に対してベンチマークをとっている ため、定常として分類したが、時間発展に特化したコード なども存在している.

商用の波動計算コードは電磁解析用のコードとして提供 されている.プラズマに波動が吸収される場合は,電磁波 が粒子にエネルギーを吸収されることにより,プラズマ中 の粒子の速度分布関数が歪み,プラズマの誘電率が変化す ることを考慮する必要があるが,そこまでの連携は考慮さ れていないため,その点を視野に入れた商用化は将来に期 待したい.一方,オリジナルコードでは,上記のような物 理描像を,異なる専用のコード間で計算結果をつなぎ合わ せて繰り返すことで,同時ではないが連携をとった計算が 実現されている.

一見,オリジナルコードが非常に優れているように見受けられるが,多数のモデルへの適用性の速さ,コードの保守性を考えると商用コードも捨てがたく,プラズマモデルのいらない高周波機器に対して,電磁解析結果を用いた設計などの分野で広く使用されている.プラズマモデルへの拡張性の高さを期待され,商用コードにおいても波動解析への適用が積極的に進められているが,現在は波動-粒子相互作用に関するモデルの再現性に関して,オリジナルコードの域に到達していない.現在このような計算を実現する需要が高まっていることから,商用コードでの実装に関しても遠い将来ではないのかもしれない.

次の章からは,商用コードを用いた波動電磁界解析に関 する簡単な例題や,機器開発について紹介が行われる.ま た商用コードを用いて,プラズマを含めた電磁解析に対 する試みについて紹介が行われる.それらを通じて,商 用コードとオリジナルコードの違いについて肌感覚で理 解していただけることだろう.最後にオリジナルコード および商用コードに造詣の深い著者が現在開発している Petra-M [3] と呼ばれる汎用コード(オリジナルコードで あるが,汎用的な計算機で稼働できるコード)について紹 介していただく.現在オリジナルコードを作成している動 機や問題点に関して紹介していただく予定である.この小 特集を通して,電磁波解析の商用コードとオリジナルコー ドに関する問題点や可能性,現在の研究を加速するため に,どのように使うのが有効かなど理解していただき,核 融合プラズマにおける高周波加熱や,波動物理現象の詳細 な理解につながることを期待する.

- [2] F. Louche *et al.*, EPJ Web of Conf. **157**, 03031 (2017).
- [3] COMSOL Multiphysics[®] v. 6.2. www.comsol.com. COMSOL AB, Stockholm, Sweden.
- [4] M. Brambilla, Plasma Phys. Control. Fusion 41, 1 (1999).
- [5] E.F. Jaeger *et al.*, Nucl. Fusion **46**, S397 (2006).
- [6] A. Fukuyama *et al.*, Proc. 20th IAEA Fusion Energy Conf., (Villamoura, Portugal, 2004) IAEA-CSP-25/CD/TH/P2-3.
- [7] L.-G. Eriksson *et al.*, Nucl. Fusion **33**, 1037 (1993).
- [8] S. Shiraiwa *et al.*, Nucl. Fusion **63**, 026024 (2023).

参考文献

[1] J. Hillairet *et al.*, Fusion Eng. Des. **146**, B, 1473 (2019).



2. COMSOLでの電磁界シミュレーション

2. Electromagnetic Field Simulation in COMSOL Multiphysics

橋口 真宜

HASHIGUCHI Masanori 明治大学,東京農業大学 (原稿受付: 2024年3月21日)

本章では COMSOL Multiphysics の特徴と利用法を,核融合プラズマ分野での適用事例を交えながら紹介す る. PDE (偏微分方程式) モデリング機能,電磁界 (低周波から完全マックスウェル方程式による波動),伝熱, 流体,プラズマ,構造,波動光学といった多数の物理モデルが用意されており,各物理モデル間の自由な多重 連成ができる. COMSOL コンパイラで Windows, Mac, Linux 用の実行形式ファイルを作成し,ライセンスフ リーのアプリとして配布できる仕組みについても紹介する.

Keywords:

COMSOL multiphysics, GUI operation, app, Maxwell equation, phasor-type, cold plasma, dielectric tensor, RF antenna

2.1 はじめに

近年のモノづくりは CAE (Computer-Aided Engineering)の適用が積極的に進められているが, CAE を新規ア イデアの創出環境として利用するには, 思いついたアイデ アを物理的根拠に基づきながら身近で気軽に自由に試すこ とのできる数値解析のプラットフォームを構築する必要が ある.

本章では、COMSOL Multiphysics [1] (以後、本ソフト ウェア)を、物理メカニズムを理解しながらモノづくりを 実現していこうと志す人達のための共通のプラットフォー ム(Platform)であると位置づけて、前半でその特徴およ び一般的な利用に便利な道具立てであるアプリ(アプリ ケーションソフトウェアの略. 特定の目的をもって作られ た専用のソフトウェアであり、本稿では CAE の高度な解 析内容を維持しつつ非専門家でも使えるように操作や結果 表示をカスタマイズしかつ配布可能としたソフトウェアを 指す)や配布機能を含めて紹介する.本ソフトウェアは本 特集号に掲載の記事にあるように核融合プラズマ分野での 適用が進んでいる. そこで後半ではプラズマへの適用を目 指す読者の理解を助けるために、マルチフィジックス解析 (多重物理連成.電磁気,伝熱,流体といった個別に扱わ れるフィジックスを複数,連成して解析し,より自然現象 に忠実な解析を実現しようとする解析手法)への適用事例 の簡単な紹介と冷たいプラズマの MHz 帯電磁波による加 熱モデルを使った GUI(Graphical User Interface)操作と 変数設定などの紹介を行う.

本ソフトウェアで数値解析を始めたい読者は参考図

書 [2] で短時間に GUI 操作を含めた概要をつかめる. マル チフィジックス解析の概要を知るにはマルチフィジックス 辞典 [1] や書籍群 [3] がある.

なお、本章で述べる内容はあくまで著者の私見であり、 著者の所属する組織団体等の考え方を代表するものではな いこと、および本稿に記載の会社名・製品名称は、一般に 各社の登録商標または商用であり、文中での ©、®、™ な どの表示は省略したことを断わっておく.

2.2 COMSOL の歴史と特徴

2.2.1 歴史

COMSOL 社 (COMSOL AB) は Svante Littmark 氏と Farhad Saeidi 氏によって 1986 年にスウェーデンのストッ クホルムで設立された(コムソルについて [1]). 現在は全 世界に 17 のオフィスと代理店ネットワークを持っており, 全世界で 450 人強の従業員を抱えるまでに成長している. Svante Littmark 氏は COMSOL グループの CEO および COMSOL,Inc. (米国, ボストン)の社長兼 CEO である. Farhad Saeidi 氏は COMSOL AB の社長である. 日本の総 代理店は計測エンジニアリングシステム株式会社(東京都 千代田区内神田 1-9-5) [4] である. 1998 年に FEMLAB を リリースし, 2005 年に COMSOL Multiphysics へと製品名 を変更後, 2014 年には COMSOL Server [5] をリリース, 2018 年に COMSOL Compiler [6] をリリースした. 本稿執 筆時点での最新バージョンは 6.2 [7] である.

2.2.2 特徴

本ソフトウェアの注目すべき特徴を、以下で順次、紹介

Meiji University, MIMS, Tokyo University of Agriculture

corresponding author's e-mail: mhashiguchi09@gmail.com



図1 PC 画面上でのモデルビルダーの表示例.

する.

以後, COMSOL 特有の事項の説明では, 用語は括弧(〈〉) で括り, ソフトウェアの操作手順では⇒によって各操作の 関連を示し, ソフトウェアの入力項目へ記述する式表現は 括弧(〈●〉)で示された●部分を半角英数字で入力するも のとする.

試行錯誤的に自由なモデル開発を進めることがで きる

本ソフトウェアは, 統合型 GUI 環境 COMSOL Desktop [1] を用意している. これを使ってモデル開発 [8] およ びアプリ作成 [9] ができる. モデル開発は図1 左側に示す 〈モデルビルダー〉を利用する.本ソフトウェアを立ち上 げると、〈モデルビルダー〉にはプロトタイプが構築され る. その内容は、CAE (Computer-Aided Engineering)の 区分である" プリ処理"・" ソルバー"・" ポスト処理" の順 で構成されている.本ソフトウェアでは、図1の左側に示 しているように、CAE の各項目をユーザーが操作しやす い項目に分けて〈ファイル名 (root)〉、〈グローバル定義〉、 〈コンポーネント〉、〈材料(物性値)〉、〈ジオメトリ(形状 作成)〉、〈物理設定〉、〈メッシュ〉、〈スタディ〉(ソルバー を複数設定可),〈結果〉(ポスト処理)という複数の〈ノー ド〉によって構成されている.本ソフトウェアではこれら の〈ノード〉(図1のモデルビルダーに並んでいる各操作単 位のことを指す. イメージとしては関数やサブルーチンの ようなもの)をモデルビルダー上にツリー状に並べたプロ トタイプを〈モデルビルダー〉の初期設定(デフォルト設 定)として提示する.したがって、ユーザーは自身が実現 したい内容とプロトタイプで提示されている内容とを比較 して適宜,自身の課題を定義する上で不足している〈ノー ド〉(例えば境界条件ノード,式変数などの定義ノードあ るいは結果処理のプロットノードなど)を追加していけば よい.各〈ノード〉は移動・複製・削除ができる.各〈ノー ド〉をマウスで左クリックすると,〈設定ウィンドウ〉が 表示されて,各種の選択・入力ができる.

本ソフトウェアでは,ユーザーが〈モデルビルダー〉に 設定した内容に基づいて適宜,コンパイル(翻訳)が行わ れ,有限要素プログラムを内部で自動的に作成する.上述 のように〈ノード〉の追加・削除・複製や設定内容のダイ ナミックな変更が自由に順不同に行えるのはこの機能によ る.マルチフィジックス解析では専門外の分野を扱うこと が多く,プロトタイプから開始してわかるところから試行 錯誤的にモデルを開発できるのはとても便利である.専門 分野であっても先端的な内容を扱う際には手探りになるの で,この機能は注目すべきものである.

本ソフトウェアで開発したモデルはファイルメニューか ら拡張子〈mph〉(マルチフィジックスを意味する)をつ けたファイル(例えば plasma.mph)に保存する. 作業の 再開は保存したファイルを開けばよい. 名前をつけて保存 をする際, mph 以外の Java, m, VBA の各拡張子を選択 して保存すれば,各々に対応した内容を参照できる. Java の例は解説入りで説明されたものがある [10].

(2) 統一の操作感と考え方で GUI 操作ができる

GUIの操作性はモデル開発にとって重要である. 図2左 図に本ソフトウェアでの GUI 基本操作を示した.プロト



図 2 GUI 基本操作,複数物理の設定および入力方法.

タイプで構築された〈ノード〉について,あるいはそれに 追加・複製した〈ノード〉について,図2 左図のように右 クリック,左クリックを行う.〈設定ウィンドウ〉ではキー ボードを使って数値や式を入力できる.本ソフトウェアは 大文字・小文字は区別するため注意が必要である.変数や 式は半角英数字を使う.

マルチフィジックス解析を実施する際は,図2中央図 に示すように、〈モデルビルダー〉に〈フィジックス A〉、 〈フィジックス B〉といった物理に関する〈ノード〉を複 数、設定する.各物理の構成は、偏微分方程式・初期値設 定・境界値設定(2次元軸対称の場合は軸処理が追加)と いう点では同じ内容をもつ.伝熱といったところから練習 をすれば、専門外の物理であっても基本操作は図2左図と 同じような操作感と考え方で進めていけるので、GUI 操作 にすぐに慣れてしまう.ラーニングセンター [1] で GUI 操 作を動画で自由に視聴でき、異なる物理でも同じビジュア ルと操作感での GUI 操作を確認できる.

(3) 入力項目を式・変数とした拡張が容易

入力項目に座標値や物理量の関数を自由に設定できれ ば、現実に即したモデル開発ができる場面も数多く経験さ れる. 図2 右図は伝熱問題において、物性値を温度 T の 関数として設定する例である.外部に実験で採取したデー タがあればそれをモデルビルダーの〈コンポーネント〉⇒ 〈定義〉に下の〈関数〉⇒〈補間〉を使って本ソフトウェア に読み込み、'experiment' といった名前を適当に付けて、 図2 右図の後半で示すように関数として利用することもで きる.

変数のスコープはグローバルとローカルとして区別され る.〈グローバル定義〉の〈パラメータ〉に記述する変数 はグローバルである.ある領域で積分した量もグローバル である.つまり,個々の座標点によらない量がグローバル である.〈コンポーネント〉の中で定義される変数はロー カル変数である.積分は〈コンポーネント〉の〈定義〉の ところで〈非ローカルカップリング〉の積分が使える.積 分演算子(integration operator)を〈intop()〉として定義 すれば,温度の積分は温度に対応する変数〈T〉を使って 〈intop(T)〉とできる.〈intop()〉の定義域は積分演算子を 定義する際に空間,面,辺,点のいずれかを指定できる.

モデルが完成すると計算条件を変更しながら多くのケー スを計算しデータを採取し("設計"のための例えばある 部位の寸法値をある範囲にわたって離散的に変更していっ

解きたい式	$\int \rho C_p \frac{\partial T}{\partial t} = -\nabla \cdot (-$	$k\nabla T) + Q$			
係数型の例	$\Big] e_a \frac{\partial^2 u}{\partial t^2} + d_a \frac{\partial u}{\partial t} +$	$\nabla \cdot (-c \nabla u -$	$\alpha u + \gamma) +$	β∙⊽	u + au =
GUI操作例	①変数の対応	②係数の	対応付け		
GUI操作例	①変数の対応 $u \leftarrow T$	②係数の ea	対応付け 0	γ	0
GUI操作例	 ①変数の対応 <i>u ← T</i> 		対応付け 0 rho*Cp	γ β	0
GUI操作例	 ①変数の対応 <i>u ← T</i> 		対応付け 0 rho*Cp k	γ β a	0 0 0 0

図3 PDE インターフェース;係数形式 PDE の例.

たときの注目する量の変化などを調べて)設計のための 基礎資料を取得するといった段階に移る.この作業は〈ス タディ〉に〈パラメトリックスイープ〉をつけて自動化で きる.

本ソフトウェアは〈アプリケーションライブラリ〉とし て様々な物理分野の例題を数多く用意しており,手順書 (pdf ファイル)および編集可能な〈mph〉ファイルが付属 している.例題を動かし,各物理の雰囲気を掴んだ後に自 身の課題へ拡張するのが良い方法である.

(4) 任意の数の複数物理の多重連成解析ができる

本ソフトウェアでは複数物理の多重連成解析において は前述の通り, 図2中央図のように〈モデルビルダー〉に 〈フィジックス A〉,〈フィジックス B〉,〈フィジックス C〉 といった〈ノード〉を必要なだけ並べることができる.連 成の数に制限はない.

本ソフトウェアの〈基本モジュール〉には〈数学モジュー ル〉があり、〈PDE (偏微分方程式) インターフェース〉が 利用できる.図3のように、テンプレートが用意されてお り、ユーザーが考える独自の方程式による数理モデルの構 築を支援する.図3に〈係数形式 PDE インターフェース〉 の利用例を示す.PDE の各係数を調整することで非定常 熱伝導方程式を0から組む例である.

係数形式ではテンプレートに解きたい式の形を書き直す ことも必要であるがそのような式の展開が難しい方程式は 〈一般型 PDE〉や〈弱形式〉の各インターフェースも利用 できる.作成したユーザー独自の数理モデルを〈モデルビ ルダー〉に追加すれば,既存の物理と自身で設定した新た な数理モデルとの連成もまた可能である.アイデアの試行 を行う場合や論文などで新しい数理モデルが提案された際 に、すぐにその内容を本ソフトウェアに導入できるという 利点につながる機能である.

マルチフィジックス解析を構築する過程では解析の妥当 性を検討するためにその過程において一時的に,一部の物 理を連成解析から外すことも重要であり,図2中央図に示 すように〈スタディ〉ノードで物理ごとの〈オン・オフ機 能〉を利用できる.

(5) 方程式および中間変数を具体的に参照できる

物理の基礎方程式は,物理に対応する〈ノード〉の〈設 定ウィンドウ〉に行き,〈方程式セクション〉を参照する



図 4 方程式セクションと方程式ビュー;「他オプション」で表示 選択.



ことで図4のように確認できる. GUI 操作者の数理的な力 をつけ,物理のメカニズムといった本質的な理解力の向上 につながる. さらに内部の中間変数を確認するには〈方程 式ビュー〉の中を参照(図4)する. この機能は,上記(3) での式表現を検討する場合にも変数・式の記法習得を含め て大変便利である. 本ソフトウェアは内部を参照できるの で,「市販ソフトウェアは解析の途中がブラックボックス であるので教育に向かない」という指摘は本ソフトウェア には該当しない.〈モデルビルダー〉の〈結果〉ノードの 〈レポート作成機能〉によれば,方程式や中間変数を整形 した状態で綺麗に表示できる.

(6) ポスト処理は収束計算が得られた後に考えればよい

市販ソフトウェアのカタログに自身の望む量が含まれて いないとがっかりすることがあるかもしれない.しかし, 本ソフトウェアはその望む量が、物理モデルで求まる基 本量(従属変数と称している)の加減乗除,積分,微分と いったもので構築できるものであれば、計算後にその変数 を定義し数値を求めたり分布をグラフィックスウィンドウ で調べることができる. 例えば, 伝熱で温度 T が従属変数 である場合,図5のように温度に対応する式変数〈T〉お よびその派生量〈a〉の微分を簡単に算出できる.積分も 〈結果〉ノードで設定できる.数時間を要する計算を実施 した後に、〈コンポーネント〉の〈変数〉の箇所で〈非ロー カルカップリング〉を使った式を設定し評価することもで きる. それらを設定後、〈スタディ〉で〈解の更新〉を選択 すれば長時間の再計算をすることなく追加した量のポスト 処理を実施できる.したがって,後のポスト処理はあまり 心配せずにモデルの完成に注力すればよい.

(7) 評価環境を変えずに計算精度の確認ができる

計算精度の確認は研究者・実務者の必須事項である.通 常は,例えば有限要素解析で計算結果を出したとしても, 事後の確認作業はエクセルなどの差分計算で行うことが考 えられる.しかしながら,微分演算を含む場合にはこのような方法は正確な確認方法とは言えない.

本ソフトウェアでは,計算精度の確認もポスト処理の一 環として行える.数値解を得た環境の中で確認作業が行え るところも注目したい.

熱伝導方程式を例に挙げると $\rho C_p \frac{\partial T}{\partial t} + \frac{\partial}{\partial x} \left(-k \frac{\partial T}{\partial x}\right) + \frac{\partial}{\partial y} \left(-k \frac{\partial T}{\partial y}\right) - Q$ という物理方程式は、本ソフトウェ アでは〈ht.rho*ht.Cp*Tt+(d(-k*Tx,x)+d(-k*Ty,y))-Q〉と いう形式で記述(簡略化して説明している.熱伝導率 kがテンソルの場合には〈方程式ビュー〉や〈結果〉 ノードの〈プロットグループ〉の変数を参照しテンソ ル成分を表す変数名を使って記述する.)した式をポ スト処理の式入力項目に記述して評価すれば、残差 (〈ht.rho*ht.Cp*Tt+(d(-k*Tx,x)+d(-k*Ty,y))-Q〉の評価値 が0からどれだけの差異を持つか)の空間分布を表示でき る.本ソフトウェアでは残差(residual)を意味する変数 〈res〉が用意されている.

系のエネルギ収支をチェックする場合,境界での流束 (Flux)を算出する必要がある.境界での数値微分は差分 では片側差分計算になり,通常,流束の正確な算出は困難 である.本ソフトウェアでは〈ラグランジュ乗数〉を同時 に算出(流束も未知数として含めて計算によって算出)す ることで流束を物理的に正しく算出できる.

(8) 本ソフトウェアの動作環境

本ソフトウェアの動作環境 [1] の概要を示す. 64 ビット OS (オペレーティングシステム Windows, macOS, Linux) 下で稼働する. ノート PC, デスクトップ PC からスーパー コンピュータ(東京工業大学 TSUBAME や海洋開発研究 機構など)を利用できる.

筆者は PC を使っており, OS は 64 ビット Windows で ある.モデル開発は CPU クロック周波数 1.6 GHz, 実装メ モリ 16 GB のノート PC を使う.メモリを多く必要とする 計算や長時間かかる計算は CPU クロック周波数 3.7 GHz, 実装メモリ 128 GB のデスクトップ PC で走らせている.

どの PC が適しているか, CPU コア数 (マルチコアで は自動並列処理を利用可),実装メモリはどの程度必要か, またグラフィックスカードとの相性などを検討するには 例題による動作確認が望ましい. 無料トライアルライセ ンス [4] を入手して導入候補とする複数の PC で試すのが 良い.

(9) アプリの Web 配信と実行形式の配布ができる

〈COMSOL Desktop〉の〈アプリケーションビルダー〉 で〈アプリ〉を作成すれば、〈COMSOL Server〉(ソフト ウェア)[5]を利用して Web 形式で配信できる. この形式 では計算はサーバー計算機上で実行される. したがって、 多くのユーザーが Web 接続された安価なグラフィック携 帯端末を使って計算結果の確認や条件変更と再計算の実 行に参加できる. 一方で同時利用のユーザー数が増えれ ばサーバー機の計算負荷が高くなることに注意が必要で ある.

〈COMSOL Compiler〉[6] を利用すれば、アプリをコン

パイル (OS を指定してボタンをクリックするのみで)で きる. 作成された実行形式ファイル (拡張子は exe, tar, sh) はライセンスフリーで配布できる. 多くの人達が国際 協力をする核融合プラズマ分野に適した機能であろう. ア プリの実行形式ファイルを試してみたい読者は, 平野 [11], 村松 [12] から無料で自由にダウンロードできるのでぜひ 使ってみてほしい.

(10) 装置の各部を多面的に検討できる

核融合炉設計においては多面的な検討が必須である.本 ソフトウェアの特徴を活かして,超電導コイル,RF 波に よる波動解析,ローレンツ力による構造体の変形,波動 光学,荷電粒子追跡,伝熱,といった解析が行われてい る [13–16]. プラズマの素反応を組み込んだ低温反応性プ ラズマのマイクロ波加熱の解析例は標準的な例題が提供さ れている [17].

(11) 本ソフトウェアの適用範囲

本ソフトウェアは基本モジュールと専門モジュールから 構成されており,各モジュールの適用範囲はモジュール 毎に製品紹介 [1] がある.各モジュールで利用可能なイン ターフェースを検討するには,仕様一覧 [1] が便利である.

実際の適用例は,〈アプリケーションギャラリー〉,〈ユー ザー事例集〉,〈COMSOL ブログ〉などがある [1]. 一方で, 定量的な適用範囲は既存の学術論文なども併せて総合的に 判断していく必要があるのは言うまでもない.

2.3 核融合プラズマ波動解析への超速入門

それでは、本ソフトウェアを冷たいプラズマ(Cold Plasma)と MHz 帯電磁波の入射に適用する際の GUI 操 作や設定を見ていく.

計算規模を抑えるため、2次元軸対称性を仮定するとと もに、プラズ化学種の素反応は解かずに誘電テンソルを利 用することとした.本小特集の委員から提示された単純ト カマク形状および磁場の平衡磁場 [18]を使って、本ソフト ウェアの利用方法を紹介する.

2.3.1 基礎事項

(1) マックスウェル方程式と粒子の運動

デカルト座標系 x = (x, y, z) におけるマックスウェル方 程式はハミルトン演算子 $\nabla_x := \left(\frac{\partial}{\partial x}, \frac{\partial}{\partial y}, \frac{\partial}{\partial z}\right)$ を使うこと で次のように記述される.

$$\nabla \times \boldsymbol{E} = -\frac{\partial \boldsymbol{B}}{\partial t}, \qquad \nabla \times \boldsymbol{H} = \boldsymbol{J} + \frac{\partial \boldsymbol{D}}{\partial t}$$
(1)

$$\boldsymbol{B} = \mu_0 \mu_r \boldsymbol{H}, \qquad \boldsymbol{D} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \boldsymbol{E} \tag{2}$$

$$\boldsymbol{J} = \sum_{j} n_{j} q_{j} \boldsymbol{v}_{j} \tag{3}$$

$$m_j \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{v}_j}{\mathrm{d}t} = q_j \left(\boldsymbol{E} + \boldsymbol{v}_j \times \boldsymbol{B}_0 \right) \tag{4}$$

ここで, $E \geq H$ は電場と磁場, $D \geq B$ は電束密度と磁 束密度, B_0 はトロイダル方向磁束密度である.比誘電率 ε_r は,通常はスカラーであるが,核融合プラズマのモデル 化では荷電粒子が分極し電磁場の波動の影響を受けるため に,式(3) と式(4) から導出される誘電テンソルの形にな る.一方,比透磁率 μ_r は,値1のスカラーとした.

(2) 誘電テンソル

本ソフトウェアでは周波数領域での式表現を導出する際 にフェーザ形式(電気工学形式: $e^{i\omega t}$)を使っており、時 間微分項は $\frac{d_t}{dt} \rightarrow i\omega$ ・と変換されることに注意する必要が ある.

誘電テンソル \mathcal{E} は Stix [19] の記法をつかうのが通常で あるが, Kohno [20] によるテンソル表記が便利である.背 景磁場方向の単位ベクトルを $\boldsymbol{b} = \boldsymbol{B}_0 / |\boldsymbol{B}_0|$ としたとき,

$$\mathcal{E} = (I - bb) \varepsilon_{\perp} + bb\varepsilon_{\parallel} - ib \times I\varepsilon_{\times}$$
(5)

$$\varepsilon_{\perp} = 1 - \sum_{j} \frac{\omega_{pj}^2 \left(\omega + i\nu_s\right)}{\omega\left\{\left(\omega + i\nu_s\right)^2 - \Omega_j^2\right\}} \tag{6}$$

$$\varepsilon_{\parallel} = 1 - \sum_{j} \frac{\omega_{pj}^2}{\omega \left(\omega + i\nu_s\right)} \tag{7}$$

$$\varepsilon_{\times} = \sum_{j} \frac{\omega_{pj}^2 \Omega_j}{\omega \{ (\omega + i\nu_s)^2 - \Omega_j^2 \}}$$
(8)

ただし,式(5)で*I*は単位行列,*bb*は2項積(ディアド 積)である.式(5)の成分表示はKohno [20](文献中(2.14) 式)を参照されたい.フェーザ形式により,式(5)の右辺 第3項に負号をつけた.冷たいプラズマの衝突ダンピング 項ν_sは0.001ωとした[18].

後述(**図8**左図)の理由から**b** = (0,1,0)とすると,誘 電テンソルは次のようになる.

$$\mathcal{E} = \begin{bmatrix} \varepsilon_{\perp} & 0 & -i\varepsilon_{\times} \\ 0 & \varepsilon_{\parallel} & 0 \\ i\varepsilon_{\times} & 0 & \varepsilon_{\perp} \end{bmatrix}$$
(9)

j種粒子のプラズマ周波数は式(10)である.

$$\omega_{pj} = \sqrt{\frac{n_{j0}q_j^2}{\varepsilon_0 m_j}} \tag{10}$$

サイクロトロン周波数は式 (11),角周波数は式 (12) である.

$$\Omega_j = \frac{q_j B_0}{m_j} \tag{11}$$

$$\omega = 2\pi f \tag{12}$$

宮本 [21](文献中式 (10.8))は式 (11) の右辺に負号をつけたものになっているが,ここでは式 (7) の右辺に負号をつけているので,式 (11) においてはイオンの場合を正としている.

(3) 座標変換

デカルト座標系 x = (x, y, z) から任意の座標系 u = (u, v, w) への座標変換を行うことを考え,次式で定義される座標変換に関する変換行列 Aを導入する.

$$A \coloneqq \frac{\partial u}{\partial x} \tag{13}$$

このとき、誘電テンソルは次式によって変換される.

$$\hat{\mathcal{E}} = \frac{A\mathcal{E}A^{\mathrm{T}}}{\det\left(A\right)} \tag{14}$$

2次元軸対称の表現式を得るために、デカルト座標系から円

ソフト起動	空間:2D軸対称、物理:電磁波(周波数領域) スタディ:周波数領域
モデルビルダー	グローバル定義パラック設定
コンポーネント	
変数·補間	補間:外部磁場ファイル読み込み&関数化 誘電テンソル成分設定
ジオメトリ	インボート:2次元DXFの読み込み 不要線分の削除、円(2個)の作成
電磁波	波動方程式(電場)追加:誘電テンソル設定 ポート2個追加:アンテナ(上下)に対応
メッシュ	最大要素サイズ:短縮波長/6(2次要素使用時) 細部形状:サイズ指定で波長に関係なく解像
スタディ	周波数の指定と計算の実行

図6 モデル開発のフロー;周波数領域での実装手順を示す.本 ソフトウェアは時間領域での解析も可能であり非線形問題 にも適用できる.

柱座標系への変換 $(r, \theta, z) = \left(\sqrt{x^2 + y^2}, \tan^{-1}\left(\frac{y}{x}\right), z\right)$ を考えると,

$$A = \begin{bmatrix} \cos\theta & \sin\theta & 0\\ -\frac{1}{r}\sin\theta & \frac{1}{r}\cos\theta & 0\\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(15)

になる. このとき, A の行列式 det(A) は 1/r となる.

式 (9) に式 (14) の変換を施した後の誘電テンソルは, 2次元軸対称問題としたトロイダル角位置 (*θ* = 0 [rad]) を 考慮して,次式となる.

$$\hat{\mathcal{E}} = \begin{bmatrix} r\varepsilon_{\perp} & 0 & -ir\varepsilon_{\times} \\ 0 & \frac{1}{r}\varepsilon_{\parallel} & 0 \\ ir\varepsilon_{\times} & 0 & r\varepsilon_{\perp} \end{bmatrix}$$
(16)

2.3.2 MHz 帯電磁波によるプラズマ加熱への利用例

解析領域はトロイダル角($\theta = 0$ rad)で切断したポロイ ダル面(後述の図8左図)とする.プラズマの加熱方式は 高周波の波動入射方式とし,反応炉外壁内側近傍に設置し たアンテナから放射されるとする.温度場の計算はしてい ない.反応炉のポロイダル断面形状とアンテナ形状は外部 で作成した DXF(Drawing Excannge Format. CAD ソフ トで作成した図面データを保存するファイル形式)デー タで与えられ,定常の外部磁場はポロイダル面内の空間座 標に関する数値データとして与えられる[18].具体的な計 算条件の設定においては[18]および文献[22]を適宜,参 照した.なお,本ソフトウェアはより一般的な CAD デー タの読み込みも可能である.

(1) 本ソフトウェアの2次元軸対称としての立ち上げ

本ソフトウェアへの実装フローは図6に示すとおりで ある.

以下で,各項目について見ていく.

COMSOL Multiphysics (Ver.6.2) を起動する (Windows ではスタートメニューから,あるいは PC 画面上のアイコ ンをダブルクリック). $\langle ファイル \rangle メニュー \Rightarrow \langle 新規 \rangle \Rightarrow$ $\langle モデルウィザード \rangle \Rightarrow \langle 空間次元選択 \rangle \Rightarrow \langle 2D 軸対称 \rangle \Rightarrow$ $\langle フィジックス選択 \rangle \Rightarrow \langle 高周波:電磁波(周波数領域) \rangle \Rightarrow$



図7 外部 CAD データの読み込みと修正の例.

〈追加〉ボタン⇒〈→スタディ〉ボタン⇒〈一般スタディ〉 ⇒〈周波数領域〉と進み,最後に〈完了〉ボタンをクリック すると,〈モデルビルダー〉にプロトタイプが構築される.
(2) 外部 CAD データの読み込み

続いて、〈ジオメトリ〉(図6)ノードの設定に進む.図7左 側に CAD データの〈インポート〉(読み込み)方法を示 す.〈モデルビルダー〉の〈ジオメトリ〉ノードを右クリッ クし、〈インポート〉を選択し、〈設定ウィンドウ〉で〈ソー ス〉に〈DXF ファイル〉を選択し、外部 CAD データの ファイル名を指定して〈インポート〉をする. 読み込んだ 形状は図7の中央に示す. 今回利用した DXF は円の構成 点を多数含んでおり、COMSOL 側では2点毎の複数線分 として認識されてしまい、境界条件の設定とメッシュ調整 の際に手間がかかる原因となった. そこで、前処理として、 〈エンティティ削除〉を使い、〈円〉を構成する線分を削除 した. 図7右側に示すように、〈ボックス選択〉した範囲 に含まれる線分を一括削除した.〈ボックス〉で囲めない 部分は1個ずつ線分を削除していくことになる. 〈円〉の 半径は〈計測〉機能を使ってあらかじめ調べておき、〈円〉 を COMSOL 側で改めて作成したが、多数の線分で構成さ れていた〈円〉を4つの円弧で表現できた.

(3) 外部データの読み込みと利用法

誘電テンソルを計算するには外部磁場 B_0 (式 (11)) が必要である. 〈モデルビルダー〉の〈コンポーネント〉(図 6) の下に〈定義〉があり、それを右クリックすると〈関数〉 ⇒〈補間関数〉が利用でき、異なるメッシュ系で作成した 外部データでも開発モデルのメッシュ上に補間される.

今回は外部磁場のデータ(名前を DATA とする.複数の 変数が含まれている.図8右上図参照.)を読み込む.〈モ デルビルダー〉は2次元軸対称の物理モデルを開発する設 定である.図8左図に座標関係を示す.したがって,トロ イダル軸に沿う〈Bphi〉をトカマク断面内で利用できるよ うに DATA を読み込むには、〈補間関数〉で(r,z)という 〈引数の数〉を2個使うことを宣言し、DATA ファイル中 の「ファイル中の位置」は〈Bphi の列数〉-〈引数の数〉=3 を指定し、〈Bphi_ex〉という名前の関数にした.読み込み の妥当性は図9のように確認した.

(4) 高周波:電磁波(周波数領域)の設定

グローバルスコープをもつ各種パラメータを図 10 で, 座標に依存する誘電テンソルを含む変数群は図 11 で定義 している.



図8 座標と外部データの関係.



図 9 Bphi_ex(r,z) の分布; 空間分布(左図)と中心を通る動径方 向 1 次元グラフ(右図),文字のフォント・サイズは root で 変更可.

名前	式	値
freq0	50[MHz]	5E7 Hz
omg	2*pi*freq0	3.1416E8 Hz
Ein	20[kV/cm]	2E6 V/m
lamda0	c_const/freq0	5.9958 m
eps0	epsilon0_const	8.8542E-12 F/m
m_e	me_const	9.1094E-31 kg
m_H	1*mp_const + 0*mn_const + 1*me_const	1.6735E-27 kg
m_He	2*mp_const + 2*mn_const + 0*me_const	6.6951E-27 kg
m_D	1*mp_const + 1*mn_const + 0*me_const	3.3475E-27 kg
q_e	e_const	1.6022E-19 C
q_H	e_const	1.6022E-19 C
q_He	2*e_const	3.2044E-19 C
q_D	e_const	1.6022E-19 C
ne	1.7e19[1/m^3]	1.7E19 1/m ³
nH	0.02*ne/(0.2 + 0.15*2 + 0.83)	2.5564E17 1/m ³
nHe	0.15*ne/(0.2 + 0.15*2 + 0.83)	1.9173E18 1/m ³
nD	0.83*ne/(0.2 + 0.15*2 + 0.83)	1.0609E19 1/m ³
omgp_e	sqrt(ne*q_e^2/(eps0*m_e))	2.326E11 1/s
omgp_H	sqrt(nH*q_H^2/(eps0*m_H))	6.6548E8 1/s
omgp_He	sqrt(nHe*q_He^2/(eps0*m_He))	1.8224E9 1/s
omgp_D	sqrt(nD*q_D^2/(eps0*m_D))	3.0312E9 1/s
nu_e	0.001*omg	3.1416E5 Hz
nu_H	nu_e	3.1416E5 Hz
nu_He	nu_e	3.1416E5 Hz
nu_D	nu_e	3.1416E5 Hz
sw	-1	-1

図 10 周波数ほかのパラメータの設定例.

名前	式
Во	sw*Bphi_ex(r, z)
Omg_e	-q_e*Bo/m_e
Omg_H	q_H*Bo/m_H
Omg_He	q_He*Bo/m_He
Omg_D	q_D*Bo/m_D
omg_nu_e	omg + i*nu_e
omg_nu_H	omg + i*nu_H
omg_nu_He	omg + i*nu_He
omg_nu_D	omg + i*nu_D
b_e	(omg_nu_e)^2 - Omg_e^2
b_H	(omg_nu_H)^2 - Omg_H^2
b_He	(omg_nu_He)^2 - Omg_He^2
b_D	(omg_nu_D)^2 - Omg_D^2
eps_vert	1 - 1/(1*omg)* (omgp_e^2*omg_nu_e/b_e+omgp_H^2*omg_nu_H/b_H + omgp_He^2*omg_nu_He/b_He+omgp_D^2*omg_nu_D/b_D)
eps_para	1 - 1/(1*omg)* (omgp_e^2/omg_nu_e+omgp_H^2/omg_nu_H + omgp_He^2/omg_nu_He+omgp_D^2/omg_nu_D)
eps_cross	1/(1*omg)* (omgp_e^2*Omg_e/b_e+omgp_H^2*Omg_H/b_H + omgp_He^2*Omg_He/b_He+omgp_e^2*Omg_D/b_D)
e11	r*eps_vert
e12	0
e13	-i*r*eps_cross
e21	0
e22	1/r*eps_para
e23	0
e31	i*r*eps_cross

図 11 「コンポーネント」「定義」「変数」での設定例.

プラズマ化学種は、電子、H、He、D(重水素)とし、各粒 子の数密度は電気的中性条件を満たすように決めた [18]. 図 10 では物理定数が〈物理定数_const〉の形式(例え ば光の速度であれば〈c_const〉、真空の誘電率であれば 〈epsilon0_const〉といった具合)で使われている.

さらに、〈コンポーネント〉 ⇒〈定義〉を右クリックして 〈変数〉を追加(図6)し、*Bo*をそれに対応する式変数で ある〈Bphi_ex(r,z)〉で設定した(図11第1行).

図 10 および図 11 は〈結果〉 ⇒ 〈レポート〉機能での出 力結果を示した.変数を確認する際,式の長さが長い場合 には〈方程式ビュー〉よりも図 11 で示されている通り, 〈レポート〉による出力結果のほうが整形されていて読み やすい.

続いて、図12のように、トカマク内部を電磁波解析 (図6)の対象に選択する.この時、トカマク外壁は「電気 壁」に自動設定される.波動方程式ノードを追加(図6)し て〈誘電テンソル〉を〈ユーザー定義〉にて設定する.最 後にアンテナに該当する箇所に〈ポート〉を設定し、〈波 源と出力〉に1Wを入力する(単位を付ける場合は1[W] と記述).

(5) 有限要素メッシュの生成法

メッシュの作成(図6)を行う.アンテナからの周波数



図 12 誘電テンソルおよびポートの設定例.



図 13 複雑形状を含む波動解析領域のメッシュ作成例.



図 14 電場と吸収エネルギ分布の可視化例:左図は電場ノルム, 右図はエネルギ吸収量でいずれも対数表示.アンテナは 50MHz とし,出力 1W(エネルギ吸収パターンのみの観察 が目的)で放射.

を 50 MHz とした解析を行った. 2 次の有限要素を利用す るので、比誘電率の実部の最大値 $\varepsilon_{r \max}$ を調べた後、プ ラズマ領域の最大メッシュサイズは、真空の波長/ $\sqrt{\varepsilon_{r \max}}$ として波長短縮効果を考慮し、かつそれを 6 で割った数値 を超えないようにした.

メッシュは三角要素を使った.トカマク外壁には境界層 メッシュを適用することもできる.図13に作成例を示す. (6) スタディとポスト処理

〈スタディ〉(図6)とポスト処理について見ていく.

すでに〈グローバル定義〉⇒〈<パラメータ〉で定義した〈freq0〉を〈スタディ〉⇒〈周波数解析〉の周波数として設定し、〈計算〉を実行する. 周波数を 50MHz にし

た場合の結果を図14に示す.プラズマ領域にある内円 は削除して解析を行った.電磁波の〈識別子〉(オブジェ クト指向プログラミングのクラス名に対応)は〈emw〉 (electromagnetic waves, frequency domain interface の意 味)であり,オブジェクト指向の記法によって,電場の時間 平均値〈emw.normE〉を左に,エネルギ吸収量〈emw.Qrh〉 を右に対数表示 (log10()を利用)した.一般的なポスト 処理に興味のある読者はラーニングセンター [1] や書籍 [2] を参照されたい.

メッシュの解像度は気になるところである.メッシュの 解像度が不足している場合には場にメッシュの形が浮かび 上がってくるなど不自然な結果になる.必要に応じてメッ シュの解像度を変更した解析を複数,計算を再度,実行し てみる必要がある.本ソフトウェアは数式でメッシュのサ イズを指定できるので,〈パラメトリックスイープ〉でメッ シュサイズを指定して実行することも良い方法であると考 える.

2.4 まとめ

本章では汎用のマルチフィジックス解析ソフトウェア COMSOL Multiphysics の MHz 帯電磁波によるプラズマ 加熱への利用法を紹介した.本ソフトウェアは, 偏微分方 程式の初期値・境界値問題の数値解を有限要素法で求める にとどまらず、それを〈アプリ〉にして配信・配布できる 「誰でも・いつでも・どこでも」利用できる解析環境を提供 している.本ソフトウェアを利用していく中で,理論,実 験,計算の連携がより明確な形で進展するであろう.本ソ フトウェアは無料トライアル [4] を利用できる.本ソフト ウェアを使うにあたっての考え方や利用上知っておくと便 利な項目について興味ある読者は参考図書 [2] をご覧いた だきたい. PDE の解法など多くの例題があるので短期間 に利用法を体得できる.〈アプリ〉を作成しオープンイノ ベーションに取り組んでいこうといった考えをお持ちの方 はチュートリアル [23] で汎用性のある作成法や、各界の研 究者によるアプリ事例 [24] を紹介しているのでぜひ参考 にしていただきたい. この機会に次世代の取り組みを開始 したいところである.

本章をまとめるにあたり,核融合科学研究所の笠原寛史 先生,關良輔先生には貴重な情報提供および設定などの修 正箇所のご指摘をいただきましたことをここに記して謝意 を表します.

参考文献

- COMSOL Multiphysics, https://www.comsol.jp/(HP下部:製品概要,製品仕様一覧,動作環境,モデル&アプリ,製品デモビデオ,ユーザー事例集,ペーパーとリサーチ,書籍,ラーニングセンター,COMSOLブログ,マルチフィジックス辞典,COMSOLカンファレンス,ドキュメンテーション,COMSOL について,など)(2024 2.29 参照)
- [2] 橋口真宜, 米大海:COMSOL Multiphysics で楽しく習

得する科学技術シミュレーション(マルチフィジックス 有限要素解析シリーズ第7巻)(近代科学社, 2024).

- [3] 特集マルチフィジックス有限要素解析,近代科学社 Digital, https://www.kindaikagaku.co.jp/feature/detai l/index.php?id=60 (2024 3.3 参照)
- [4] 計測エンジニアリングシステム株式会社, https:// kesco.co.jp/ (2024 2.29 参照);トライアル発行 https: //kesco.co.jp/trial/ (2024 3.6 参照)
- [5] COMSOL Server, https://www.comsol.jp/comsol-serve r (2024 2.29 参照)
- [6] COMSOL Compiler, https://www.comsol.jp/comsol-c ompiler (2024 2.29 参照)
- [7] COMSOL Multiphysics 6.2 リリースハイライト, https: //www.comsol.jp/release/6.2
- [8] 橋口真宜: COMSOL Multiphysics による計算科学 工学一新しいプラットフォーム (1)一, 計算工学会 誌, https://www.jsces.org/activity/journal/web_vol22 no2_hashiguchi.pdf (2024 2.29 参照)
- [9] M. Hashiguchi, D. Mi, Education and Business Style Innovation by App Created with the COMSOL Multiphysics Software, https://www.comsol.jp/paper/educat ion-and-business-style-innovation-by-apps-created-wit h-the-comsol-multiphy-66441 (2024 2.29 参照)
- [10] 野原 勉:エンジニアのための有限要素解析 (培風館, 2016).
- [11] 平野拓一: RFIC 設計ツール, http://www.takuichi.net /em_analysis/rf_ic/index.html (2024 3.3 参照)
- [12] 村松良樹:数値解析アプリ, https://nodaiweb.universit y.jp/comsol-app/(2024 3.3 参照)
- [13] Dan Brunner, Designing a Nuclear Fusion Reactor Using Comsol Multiphysics, https://www.comsol.jp/ video/keynote-designing-a-fusion-reactor-using-comso l-multiphysics (2024 3.4 参照)

- [14] Cornwell Lau, Diagnostic Models for Nuclear Fusion, https://www.comsol.jp/video/keynote-diagnostic-mod els-for-nuclear-fusion (2024 3.4 参照)
- [15] Bjorn Zaar, Modeling RF Heating of Hydrogen Plasmas for Nuclear Fusion, https://www.comsol.jp/video/keyn ote-modeling-rf-heating-of-hydrogen-plasmas-for-nucle ar-fusion (2024 3.4 参照)
- [16] Humberto Torreblance, Testing and Development of RF Components for ITER, https://www.comsol.jp/vi deo/keynote-testing-and-development-of-rf-component s-for-iter (2024 3.4 参照)
- [17] In-Plane microwave plasma, https://www.comsol.jp/mo del/in-plane-microwave-plasma-8664 (2024 3.5 参照)
- [18] 核融合科学研究所 笠原寛史・關良輔の両先生との私信 (2024 1.26-3.18).
- [19] T.H. スティックス著, 田中茂利・長照二共訳:プラズマの波動(上)(吉岡書店, 1996).
- [20] H. Kohno, Numerical Analysis of Radio-Frequency Sheath-Plasma Interactions in the Ion Cyclotron Range of Frequencies, Ph. D thesis, MIT (2011).
- [21] 宮本健郎:核融合のためのプラズマ物理(改訂版)(岩波 書店, 2015).
- [22] H. Kasahara *et al.*, Plasma Fusion Res. **18**, 2402065 (2023).
- [23] 橋口真宜:チュートリアル「COMSOL 数値解析アプリ」, 計算工学 29, 24 (2024).
- [24] 米大海他:「特集 超スマート社会におけるアプリによる 新しい CAE 解析環境」, 計算工学 **29**, 7 (2024).



3. COMSOLを利用したマイクロ波部品設計

3. Application of Engineering Design for Microwave with COMSOL

午内 亮馬
 YANAI Ryoma
 核融合科学研究所
 (原稿受付: 2024年4月1日)

磁場閉じ込め核融合プラズマの電子サイクロトロン加熱には高出力マイクロ波が利用されており, 導波管伝 送の場合に,マイクロ波の検出にはマイターベンドに設置された方向性結合器型のパワーモニターがよく利用さ れている.本章では核融合科学研究所に導入された 154 GHz 及び 116 GHz の二つの周波数の高出力発振が可能 なジャイロトロン用に,二つの周波数に対応した方向性結合器型パワーモニターを COMSOL Multiphysics® を 使用して設計を行った事例について紹介する.

Keywords:

microwave, electron cyclotron resonance heating, power monitor, waveguide, directional coupler, gyrotron

3.1 はじめに

プラズマ・核融合分野においてマイクロ波はプラズマ計 測と加熱に幅広く使われている.電子サイクトロン加熱 (ECH)は,電子のサイクロトロン共鳴を利用したプラズマ の波動加熱手法であり,磁場閉じ込め核融合プラズマに不 可欠な外部加熱手法である.ECHに用いられるメガワッ ト級の出力のマイクロ波は,真空管の一種であるジャイロ トロンから発振されており,導波管や準光学伝送によりプ ラズマを生成する真空容器までパワーを伝送している.

ジャイロトロンから発振されたマイクロ波を導波管によ り伝送する場合、マイクロ波を計測するために導波管のマ イターベンドの反射面部分にはパワーモニターが取り付け られる.パワーモニターには冷却水の温度上昇からパワー の計測を行う方式と方向性結合器により伝達パワーの一 部を信号として検出する方式があり [1], 核融合科学研究 所では後者のパワーモニターを使用している. 最近, 核融 合科学研究所に 154 GHz と 116 GHz の二つの周波数の高 出力マイクロ波の発振が可能なジャイロトロン [2] が導入 されたが、既存の方向性結合器型パワーモニターはこれま で主に使用されてきた 154 GHz のマイクロ波の計測に最 適化されていたため、116 GHz のマイクロ波に対しては感 度が低いという問題が明らかになった. そこで COMSOL Multiphysics®の RF モジュールを用いて、154 GHz 及び 116 GHz の二つの周波数で十分な感度を持つ方向性結合器 型のパワーモニターの設計・解析を行った事例 [3] につい て本章で紹介する.

3.2 方向性結合器型パワーモニター

方向性結合器型パワーモニターは,導波管の接続方向を 変化させるマイターベンドの反射面に一列に並んだ複数 の穴を設け,その穴に結合して主導波管から副導波管側に 漏れ出すマイクロ波を外部に取り出す形式のパワーモニ ターである.パワーモニターの副導波管から取り出された マイクロ波はダイオードによって検波されるため,温度上 昇による手法に比べ,時間応答が早いという特徴がある. 図1に大口径円形コルゲート導波管の90度マイターベン ドに取り付けられたパワーモニターの概略図を示す.パ ワーモニターには一般的に二箇所の出力ポートがあり,マ イクロ波の伝播方向によって受信するポートが異なるた め,理想的には進行波と反射波を出力ポートによって区別



図1 大電力用方向性結合器型パワーモニターの概略図.

National Institute for Fusion Science, Toki, GIFU 509-5202, Japan

corresponding author's e-mail: yanai.ryohma@nifs.ac.jp



図 2 方向性結合器型パワーモニター写真 (a)進行波及び反射波 検出ポート側,(b)反射面側.



図3 パワーモニターの矩形副導波管部の計算モデル.

して検出することができる.実際に核融合科学研究所で利 用されているパワーモニターを図2に示す.このパワーモ ニターは内径 88.9 mm の円形コルゲート導波管の 90 度マ イターベンドに取り付けられているもので,長辺 220 mm, 短辺 170 mm の長方形をしており,材料には無酸素銅を使 用している.二つの矩形導波管に接続するマイクロ波検出 用ポートと反射面の中心部に一列に並んだ小さな結合孔が 確認できる.

3.3 既存パワーモニターの電磁界解析

電磁界解析を行うにあたり、理想的には主導波管及びマ イターベンド、パワーモニター全体を含めて計算を行い たい.しかし、百数十 GHz の電磁波について COMOSOL Multiphysics® を用いて解析を行うとなると、正確な計算 を行うためにはメッシュをかなり細かく設定する必要が ある. 例えば, 最大要素サイズを波長の 1/10 とすると, 154 GHz で約 0.19 mm となる. そのため, 全体を計算する には要素数がかなり大きくなり、それに伴い要求されるメ モリも増加し、計算機の性能によっては計算できない. た とえ計算できた場合でも、繰り返し種々のパラメータを 変化させて、最適値を探索するにはかなりの時間を要す ると考えられる. そこで今回行った解析ではパワーモニ ターの一部を抜き出し、結合孔と副導波管部分を図3に 示すように簡単なモデルに落とし込むことで、計算コス トの削減を図った. 今回の解析に使用した計算機の最高 性能としては、CPU は Intel(R) Xeon(R) Gold 6136、メ モリサイズは 1.5 TB であった.計算モデルの矩形導波管

部は長さ 50 mm, 幅 0.826 mm であり, 15 個の円柱状の 結合孔を取り付けている. 結合孔の長さは 1.2 mm, 穴同 士の中心の間隔は 1.7 mm, 穴の直径は中央とその両隣の 3 個は 0.76 mm, その外側については 4 個ずつ 0.72 mm, 0.68 mm, 0.64 mm と小さくなるように配置されている. パワーモニターの副導波管に主導波管のパワーを効率よく 結合させるためには以下の (1) 式を満たす必要がある [4].

$$\beta_{\mathrm{HE}_{11}}\sin\theta = \beta_{\mathrm{TE}_{10}},\tag{1}$$

ここで θ はマイターベンドの反射面によるマイクロ波の 反射角, $\beta_{\text{HE}_{11}}$ は主導波管内での HE_{11} モードの位相定 数 [5], $\beta_{\text{TE}_{10}}$ は副導波管内での TE_{10} モードの位相定数で あり,以下の (2), (3) 式でそれぞれ表される.

$$\beta_{\text{HE}_{11}} = k \left[1 - \left(\frac{2.405}{kR} \right)^2 \right]^{\frac{1}{2}}, \qquad (2)$$

$$\beta_{\mathrm{TE}_{10}} = \left[k^2 - \left(\frac{\pi}{a}\right)^2\right]^{\frac{1}{2}},\qquad(3)$$

ここで、k は自由空間での波数、R は円形コルゲート 導波管(主導波管)の半径, a は矩形導波管(副導波管) の長辺の長さである. 位相定数は遮断波長 λ_cを用いて $\sqrt{k^2 - (2\pi/\lambda_c)^2}$ で求められ,矩形導波管中の TE₁₀ モー ドでは $\lambda_c = 2a$ となる [6]. (2) 式から kR が十分大きい 場合, $\beta_{\text{HE}_{11}} \approx k$ とでき,(1)式から最適な矩形副導波管 の長辺の長さを計算すると 154 GHz の場合は 1.377 mm, 116 GHz の場合は 1.827 mm となる. この矩形副導波管の 長辺の長さが進行波(FW)検出ポートと反射波(BW)検 出ポートでの出力に与える影響を明らかにするために, a をパラメータとして 1.25 mm から 1.95 mm まで 0.01 mm 刻みで変化させ、副導波管両端の検出ポートからの出力が どのように変化するかを 154 GHz と 116 GHz の二つの周 波数について計算を行った.計算のためのマイクロ波の入 力として、モデル下面の15個の結合孔を入力ポートとし て, *i* 番目の結合孔の入力パワーと位相をそれぞれ (4), (5) 式のように設定した.

$$P_i = \exp\left(-\frac{x_{ci}^2}{2w^2}\right) \left(\frac{d_i}{d_0}\right)^2,\tag{4}$$

$$\phi_i = \frac{i\beta_{\text{HE}_{11}} x_{ci}}{\sqrt{2}},\tag{5}$$

ここで x_{ci}, d_i は i 番目の結合孔の副導波管に沿った座 標での中心位置と直径, d₀ は中央の結合孔の直径であり 0.76 mm, w はビーム幅で 25.4 mm とした. 結合孔と矩形 副導波管両端の検出ポート以外は完全導体の境界条件を設 定している. また,モデルのメッシュサイズは最大要素サ イズが自由空間波長の 10 分の 1 になるように設定した.

計算結果の一例として、a = 1.38 mm とした場合の矩形 副導波管中心断面上の 154 GHz 及び 116 GHz のマイクロ 波電場強度絶対値の空間分布を図4に示す.ここで図4の モデル左端が進行波検出ポート、右端が反射波検出ポート となっている. 図4(a) に示すように 154 GHz の電場強度 は進行波検出ポート側まで到達する様子が見られるが、反



図 4 長辺 1.38 mm の矩形副導波管モデルにおける導波管中心断面上での (a) 154 GHz のマイクロ波の電場強度の絶対値及び(b) 116 GHz のマイクロ波の電場強度の絶対値の空間分布.

射波検出ポート側には進行波検出ポートに比べて、十分な 電場強度が到達せず、進行波側のみに漏れ出たパワーが伝 播していることがわかる. つまり進行波検出ポートと反射 波検出ポートの利得の比で表される方向性が良いことが 確認できる.一方で、図4(b)に示すように116 GHzのマ イクロ波の場合は、154 GHz に比べて進行波検出ポートに 到達する電場強度が小さいことが確認でき、116 GHz への 感度が低いことがわかる. 図5に 154 GHz 及び 116 GHz のマイクロ波の入力に対する,進行波検出ポートと反射 波検出ポートでの利得の長辺の長さに対する依存性を示 す. それぞれの周波数に最適な長辺の値付近で,進行波検 出ポートでの利得が最大となることが確認できる. また, Dバンド(110 GHz-170 GHz)の矩形導波管の標準の長辺 の値である 1.651 mm にすると 116 GHz に比べて 154 GHz の利得が小さくなってしまうことが確認できる.反射波 検出ポートでの利得は、154 GHz の場合は長辺の値の広い 範囲で進行波検出ポートより低いが、116 GHz の場合には a = 1.5 mm 及び 1.95 mm 付近で進行波検出ポートの利得 とほぼ同じになる.この結果から116 GHz の場合には方向 性が大きく悪化してしまう領域が存在することがわかる.

3.4 テーパー矩形副導波管パワーモニターの電磁界 解析

パワーモニターの矩形副導波管の長辺の長さを変化させ ることで、検出ポートに到達するマイクロ波のパワーが変 化することが確認できた.一方で、各ポートでの利得は周 波数による違いも確認でき、複数の周波数に対して最適な 長辺の値は一意に決めることは難しいと考えられる.その ため広い周波数領域にわたって、主導波管を伝播するパ ワーが効率的に副導波管に結合するような構造的な工夫 を設ける必要がある.例えば矩形副導波管の形状を変更 し、結合孔付近にテーパー構造を設け、長辺の長さを連続 的に変化させることで、広い周波数領域に対応できるよう になる可能性が考えられる.そこで副導波管にテーパーを 付けたパワーモニターの特性を調べるために電磁界解析



図 5 154 GHz 及び 116 GHz のマイクロ波の進行波(FW)検出 ポートと反射波(BW)検出ポートでの利得の矩形副導波管 の長辺の長さへの依存性,参考文献[3]の FIG.3 を引用.



図6 パワーモニターのテーパー矩形副導波管部の計算モデル.

を行った. 図6に両端の長辺の長さをそれぞれ 1.377 mm と 1.651 mm としたモデルを示す. このモデルを用いて副 導波管のテーパー部の長さ *l*_{tp} の影響を見るために,テー パー長さを 0 mm から 40 mm まで 1 mm 刻みで変化させ て,検出ポートの利得への影響について解析を行った. こ の電磁界解析において入力パワーと境界条件は 3.3 節での 解析と同様に設定している.

結果の一例として, *l*_{tp} = 10 mm とした場合での 154 GHz と 116 GHz のマイクロ波に対して解析を実施した結果を **図7** に示す. **図4** と同様にモデルの左端が進行波検出ポート, 右端が反射波検出ポートとして設定してある. 副導波 管にテーパーを設けることで**図4** に示した結果と比べて, 進行波検出ポートに到達する 154 GHz の電場強度はやや 低下するが, 116 GHz の電場強度はかなり増加している様 子が確認できる. この結果から両方の周波数において比較 的良い感度を実現できる可能性があることがわかる.

図8に154 GHz と116 GHz の周波数について,進行波 検出ポートと反射波検出ポートでの利得の副導波管部の テーパー長さ依存性を示す.進行波検出ポートの利得は 154 GHz と116 GHz のどちらの周波数においても、テー パー長さが長くなるとやや低下するが、劇的な影響を与 えるわけではないことが確認できる.反射波検出ポート の利得は周波数によって傾向に違いが見られ、154 GHz の場合は $l_{\rm tp} = 5\,{\rm mm}$ 辺りまで低下するが、その後上昇 Special Topic Article



図7 進行波検出ポート側の長辺を 1.651 mm 及び反射波検出用 ポート側の長辺を 1.377 mm,テーパー長さ 10 mm とし たテーパー矩形副導波管モデルにおける導波管中心断面 上での (a) 154 GHz のマイクロ波の電場強度の絶対値及び (b) 116 GHz のマイクロ波の電場強度の絶対値の空間分布.



図 8 進行波検出ポート側の長辺を 1.651 mm 及び反射波検出用 ポート側の長辺を 1.377 mm としたテーパー矩形副導波管 の進行波(FW)検出ポートと反射波(BW)検出ポートでの 154 GHz 及び 116 GHz のマイクロ波の利得のテーパー長さ への依存性,参考文献 [3] の FIG.5 を引用.

し、 $l_{tp} = 10 \text{ mm}$ 付近からはほとんど変化しない. 一方 で、116 GHz の利得は $l_{tp} = 3 \text{ mm}$ 付近で極大になり、極 小値となる $l_{tp} = 12 \text{ mm}$ 付近までは減少し、その後は徐々 に増加する様子が確認できる. この結果から $l_{tp} = 10 \text{ mm}$ 付近に設定することで 154 GHz と 116 GHz の両方の周波 数で比較的良い利得と方向性を達成できると考えられる. $l_{tp} = 10 \text{ mm}$ とした場合の進行波検出ポート及び反射波検 出ポートの利得の D バンドの周波数特性について調べた 計算結果を**図 9** に示す.進行波検出ポートでの利得は、D バンドの低周波数側では低下してしまうが、全体として は比較的平坦な特性を持つことが確認でき、154 GHz と 116 GHz の利得の差は 10 dB 以内に収まる結果となってい る.反射波検出ポートの利得は 154 GHz 及び 116 GHz にお いて、進行波検出ポートでの利得に比べて十分小さく、良 い方向性を保っている.しかし、122 GHz から 132 GHz の



図 9 進行波検出ポート側の長辺を 1.651 mm 及び反射波検出用 ポート側の長辺を 1.377 mm,テーパー長さ 10 mm とした テーパー矩形副導波管モデルの進行波(FW)検出ポートと 反射波(BW)検出ポートの利得の周波数依存性,参考文 献[3]の FIG.7 を引用.

付近では進行波検出ポートでの利得を上回ってしまい方向 性が悪くなる結果となっている.以上の解析結果からテー パー矩形副導波管を使用することで,154 GHz と 116 GHz の両方の周波数に対しては良い利得と方向性を持ったパ ワーモニターができることがわかった.

3.5 まとめ

本章では COMSOL Multiphysics®の RF モジュールを 用いて、154 GHz と 116 GHz の二つのマイクロ波周波数 に対応したパワーモニターの設計・解析の事例について参 考文献 [3] の結果に元に紹介した. 今回はパワーモニター の結合孔と副導波管部分のみをモデル化した簡単な構造を 用いることで、計算コストを削減した計算例を示したが、 実機試験を行うと、加工精度や解析モデルの精度に起因す ると思われる特性の解析結果からのずれが確認された [3]. 十分な計算機性能があれば、実機に近い詳細な計算モデル で計算を実施し、より正確な結果を得ることが可能にな り、製作物との誤差を小さくできるので、より高精度な設 計が実現できると考えられる.

参考文献

- [1] J. Doane *et al.*, Fusion Eng. Des. **93**, 1 (2015).
- [2] T. Kariya *et al.*, Nucl. Fusion **59**, 066009 (2019).
- [3] R. Yanai *et al.*, AIP Adv. **13**, 095105 (2023).
- [4] D. Wu *et al.*, IEEE Access **5**, 6187 (2017).
- J.L. Doane, Infrared Millim. Waves Ed. by K.J. Button (Academic Press, Orland, 1985), Vol.13, p.123.
- [6] 黒木太司, "9 群 7 編 マイクロ波伝送・回路デバイス 3 章各種導波路 3-2 導波管"電子情報通信学会「知識 ベース」, 2010-7-22, https://www.ieice-hbkb.org/files/ ad_base/view_pdf.html?p=/files/09/09gun_07hen_ 03.pdf#page=4 (参照 2024-3-27)

小特集 商用電磁界シミュレーションコードのプラズマ・核融合分野への応用 4. COMSOLを利用したプラズマ波動シミュレーション

4. Plasma Wave Simulation with COMSOL

辻井 直人,安立 史弥 TSUJII Naoto and ADACHI Fumiya 東京大学大学院新領域創成科学研究科 (原稿受付:2024年3月20日)

従来,プラズマ波動の全波計算は,スペクトル展開を用いるコードにより,大規模なクラスター上で行われ てきた.近年,COMSOLのような拡張性の高い商用電磁界シミュレーションソフトウェアがプラズマ波動計算 に用いられるようになった.簡単なシナリオであれば,複雑な容器やアンテナ形状も含めて,ワークステーショ ン上で手軽にモデリングできる.本章では,COMSOLによるプラズマ波動シミュレーションの方法を解説する. 商用ソフトウェアで,一般の熱いプラズマ誘電率を実装することは難しいが,無衝突減衰の実装手法も,いくつ か紹介する.

Keywords:

plasma wave, full-wave simulation, finite element method, hot plasma dielectric, tokamak

4.1 導入

全波計算が必要なプラズマ波動の加熱・電流駆動計算に は、スペクトル展開を用いるコードが開発されてきた [1,2]. これらのコードは、比較的大きな計算資源を必要とするた め、大域的な計算を十分な精度で行いたい場合には、大規 模なクラスターで並列計算するのが一般的である.一方, 2010 年頃から, COMSOL [3] のような, 拡張性の高い商用 電磁界シミュレーションソフトウェアのプラズマ波動計算 への応用が試みられるようになった. COMSOL で用いら れる有限要素法 (FEM: Finite Element Method) は,比較 的少ない計算資源で全波計算を行うことができるという長 所がある.加えて、計算機の性能が向上したことで、現実 的な配位での波動計算を、ワークステーション級の計算機 で手軽に行うことが可能となった. COMSOL では,任意 の3次元形状を手早くモデリングできる. さらに、プラズ マの誘電率を所定の欄に入力するだけでプラズマ波動計算 を行うことができるため、ちょっとした解析であれば、一 昔前と比べると考えられないスピードで行えるようになっ た.一方,核融合プラズマにおける波動加熱や電流駆動に おいては、ランダウ減衰やサイクロトロン減衰といった非 局所的な無衝突減衰機構が本質的に重要な役割を果たす. このようなプラズマの非局所応答を商用の汎用コードへ実 装する方法は自明ではないが、ケース・バイ・ケースで工 夫することで、ある程度計算可能である.

本章では、商用電磁界シミュレーションソフトウェア、 特に COMSOL を用いたプラズマ波動計算について解説す る. 4.2 節ではプラズマ波動理論の基本的概念を導入した のち,冷たいプラズマ波動計算の方法を解説する. 4.3 節 では熱いプラズマ理論について概説したのち,物理的に正 しい波動吸収の評価に必要となる,無衝突減衰の実装例を 紹介する. 4.4 節にまとめを述べる.

4.2 プラズマ波動方程式と冷たいプラズマ波動計算

高周波電場に対するプラズマの線形応答を,電気伝導度 テンソルσを用いて以下のように表す:

$$\mathbf{j} = \boldsymbol{\sigma} \cdot \mathbf{E} \tag{1}$$

jは揺動電流密度である. (1) をマクスウェル方程式に代入 し,場の時間依存性を e^{+iωt} とおくと,プラズマの波動方 程式は,

$$-\nabla \times \nabla \times \mathbf{E} + \frac{\omega^2}{c^2} \mathbf{E} = \mathrm{i}\omega\mu_0 \sigma \cdot \mathbf{E}$$
(2)

$$-\nabla \times \nabla \times \mathbf{E} + \frac{\omega^2}{c^2} \mathbf{K} \cdot \mathbf{E} = 0$$
(3)

ここで, 誘電率テンソル K を定義した:

$$\mathbf{K} = 1 - \frac{\mathbf{i}\sigma}{\varepsilon_0\omega} \tag{4}$$

線形波動理論においては, まず, この誘電率 K を定式化す ることが必要となる.ここで,物理分野では,場の時間依 存性を $e^{-i\omega t}$ とおくことが多いが (例えば [4]), COMSOL の実装では虚部の符号が全て逆になることに注意する.

波の位相速度がプラズマを構成する粒子の熱速度よりも

 $corresponding \ author's \ e-mail: \ tsujii@edu.k.u-tokyo.ac.jp$

Department of Complexity Science and Engineering, Graduate School of Frontier Sciences, The University of Tokyo, Kashiwa, Chiba 277-8561, Japan

十分大きい場合,粒子の熱運動を無視することができる. このような近似理論を,冷たいプラズマ理論と呼ぶ.磁場 方向を z とする直交座標系 (x, y, z) をとると,冷たいプラ ズマの誘電率は,背景電場及び流れは 0 として,以下のよ うに表される [4]:

$$\mathbf{K} = \begin{pmatrix} S & \mathrm{i}D & 0\\ -\mathrm{i}D & S & 0\\ 0 & 0 & P \end{pmatrix}$$
(5)

繰り返しになるが, 虚部の符号は, 普通教科書で見るもの とは逆である. *S*, *D*, *P* は, 以下に定義する *L*, *R* と合わ せてスティックス・パラメータと呼ばれる量である:

$$L = 1 - \sum_{s} \frac{\omega_{\rm ps}^2}{\omega \left(\omega - \Omega_s\right)} \tag{6}$$

$$R = 1 - \sum_{s} \frac{\omega_{\rm ps}^2}{\omega \left(\omega + \Omega_s\right)} \tag{7}$$

$$S = \frac{R+L}{2} \tag{8}$$

$$D = \frac{n-L}{2} \tag{9}$$

$$P = 1 - \sum_{s} \frac{\omega_{\text{ps}}^2}{\omega^2}.$$
 (10)

ここで, プラズマ角周波数

$$\omega_{\rm ps} = \sqrt{\frac{q_s^2 n_{s0}}{\varepsilon_0 m_s}},\tag{11}$$

サイクロトロン角周波数

$$\Omega_s = \frac{q_s B_0}{m_s} \tag{12}$$

を定義した. q_s, m_s は粒子種 s の電荷と質量, n_{s0} は背景密 度, B₀ は背景磁場である. (12) は「代数的」サイクロト ロン角周波数と呼ばれるもので,電子では負の値をとる. L (Left の略) は,イオンとサイクロトロン共鳴する左手 円偏光成分に対する誘電率である. R (Right の略) は,電 子とサイクロトロン共鳴する右手円偏光成分に対する誘電 率である. P (Plasma の略) は磁場方向の誘電率であり, 冷たいプラズマ近似では、非磁化プラズマと同じである.

冷たいプラズマ理論には,特異点以外では散逸がないた め,そのままでは,アンテナからの電力によって,無限に 波のエネルギーが増え続けることになり,有限の定常解は 存在しない.計算を収束させるには,何らかの波の減衰機 構を導入しなければならない.無反射の境界条件を設定す ることで,境界から波の電力を放射させるのが最も簡単な 方法である.ただ,複雑な境界形状,プラズマ分布のもと で,完全に反射を無くすことは難しい.より確実には,誘 電率の表式中の周波数ωに虚部を与えて,計算領域中に散 逸を導入する:

$$\omega \to \omega - i\nu.$$
 (13)

物理的には、*ν*は衝突による散逸と考えることができるが、 本来、衝突周波数は粒子種によって異なるものである. そ こで,実際に置き換えをするときには,虚質量を用いるの が良い:

$$m_s \to m_s \left(1 - \mathrm{i}\frac{\nu_s}{\omega}\right).$$
 (14)

虚質量を用いれば,たくさんある項の中のどこに虚部を導入すれば良いかが明確である.vの値については,衝突周 波数をそのまま使うと核融合プラズマでは小さすぎる.サ イクロトロン減衰が主であるシナリオなら,空間分解能に 対して十分広い吸収分布となるように,ランダウ減衰が主 であるシナリオであれば,境界での反射回数が増えすぎな いように,適当に大きなνの値に調整する.

(5) は誘電率テンソルの磁場座標表示であるが、COM-SOLで手軽に計算する、という趣旨からは、RF モジュール を用いて、実験室デカルト座標系で解くのが合理的であろ う.冷たいプラズマ誘電率の、一般の磁場方向 $\mathbf{b} = \mathbf{B}_0/B_0$ に対する 3 次元デカルト座標系表示 \mathbf{K}_c は、3 成分目を \mathbf{b} 方向に回転することで得られる:

$$K_{c,ii} = \epsilon_{ijk} \left(b_i^2 P + \left(b_j^2 + b_k^2 \right) S \right), \tag{15}$$

$$K_{c,ij} = b_i b_j \left(P - S \right) + \epsilon_{ijk} i b_k D.$$
(16)

ε_{ijk} はレヴィ・チヴィタ記号である.冷たいプラズマ理 論においては,電気伝導度は波の角周波数ωの関数になっ ている.周波数空間で波動方程式を解く場合,σは単なる 代数積になるため,COMSOLの所定の欄に,この誘電率 を入力すれば良い.

COMSOL による低域混成(LH:Lower Hybrid)波ア ンテナシミュレーションを図1に示す [5].LH 波の励起 には導波管列アンテナがよく用いられるが [6],小型の TST-2 装置では,比較的長波長の波を励起する必要性か ら,進行波ループアンテナを用いている.アンテナ設計に おいては,励起したいプラズマ波動への結合(カップリン グ)のみを考慮し,一度励起した波がアンテナに戻ってく ることは考えない.このような場合,炉心プラズマ中の波 の減衰を物理的に正しく評価する必要はないため,冷たい プラズマ理論で十分である.図1のように,複雑なアンテ ナの3次元形状を手軽に計算できるのが FEM の強みであ る.COMSOLでは,ストラップの太さや長さといった寸 法をパラメータとして定義することで,パラメータをソフ トウェア上で掃引し,特性を最適化することができるので 便利である.



図1 冷たいプラズマ近似での LH 波アンテナシミュレーション[5].アンテナ部分以外は無反射境界条件が課してある.

4.3 熱いプラズマ理論による波動計算

4.3.1 無衝突減衰

波の位相速度に対してプラズマを構成する粒子の熱速度 が無視できない場合,電場に対する粒子の応答は運動論に より記述される.衝突周波数の低い核融合プラズマや宇宙 プラズマにおいては,非局所的な波動・粒子共鳴により, ランダウ減衰やサイクロトロン減衰といった無衝突減衰が あらわれる.このような運動論的波動理論を熱いプラズマ 理論と呼ぶ.一般に,熱いプラズマの誘電率テンソルは, 一様なプラズマにおいては,磁場方向の波数 k_{\parallel} と,磁場 に垂直方向の波数 k_{\perp} で表される.誘電率の k_{\perp} 依存性は,

$$b_s = \frac{k_\perp^2 \rho_s^2}{2} \tag{17}$$

で表される. ここで, 熱速度

$$v_{\rm ts} = \sqrt{\frac{2T_{s0}}{m_s}} \tag{18}$$

に対するラーマー半径

$$\rho_s = \frac{v_{ts}}{|\Omega_s|} \tag{19}$$

を定義した. *k*⊥ に対する依存性は, 垂直波長とラーマー 半径の比で決まっているため, 有限ラーマー半径効果と呼 ぶ. 有限ラーマー半径効果は, バーンスタイン波の伝播や, サイクロトロン高調波吸収の記述に必要である. 磁場方向 の波数 *k*_{||} は, 波動・粒子共鳴, すなわち, 全ての無衝突減 衰機構の記述に必須である.

ー様な熱いプラズマの誘電率テンソルは波数を用いて表 されるが,非一様プラズマの波動方程式(3)に,波数は存 在しない. 電場をスペクトル展開するアプローチ [1,2]に おいては,各空間点,各波数成分に対する誘電率を考える ことで,一様プラズマの誘電率テンソルと似たような表式 が現れるため,直感的に理解しやすい.一方,FEMでは 局所的な補完関数を用いるため,誘電率テンソルは,一般 に,非局所的な積分演算子になる.

COMSOL に非局所応答を実装するための機能はないた め、ケース・バイ・ケースで工夫が必要となる.最も簡単 なのは、近似的に問題となる波数成分を書き下すことがで きる場合である.磁場方向波数 k_{\parallel} については、磁場閉じ 込めプラズマの場合、磁場に垂直方向の勾配の方が磁場方 向の勾配より強いため、対称性から、磁場方向の波数 k_{\parallel} が(粗くではあるが)近似的に保存される.また、トカマ クのような軸対称配位の場合、トロイダルモード数 n が厳 密に保存されること、及びポロイダル磁場 $B_{\rm p}$ がトロイダ ル磁場 $B_{\rm q}$ よりもずっと小さいことから、しばしば、

$$k_{\parallel} = k_{\phi} \frac{B_{\phi 0}}{B_0} + k_{\rm p} \frac{B_{\rm p0}}{B_0} \simeq k_{\phi} = \frac{n}{R}$$
(20)

が良い近似となる. ここで, Rは大半径である. 非一様な熱 いプラズマの誘電率は本来積分演算子であるが, $k_{\parallel} \simeq k_{\phi}$ と近似し,有限ラーマー半径効果を無視することで,冷た いプラズマのときと同様,代数積として熱いプラズマ誘電 率を実装できる. この方法で,トーラス配位における LH



図2 k_∥ ≃ k_Φ の近似のもとでの熱いプラズマ応答を用いた ICRF 波動シミュレーション.波動電場の左手円偏光成分の吸収 電力1MW における値.ダイポールアンテナによる励起.電 場の垂直カットプロットは,奥側のストラップ中心を通る.

速波(「ヘリコン」波)[7] や線形配位におけるアルフヴェ ン波 [8] のシミュレーションが行われている.

図2 にトカマクのイオンサイクロトロン周波数帯 (ICRF: Ion Cyclotron Range of Frequencies)の波動シ ミュレーション例を示す. 周波数 80 MHz の弱磁場赤道面 ダイポールアンテナによる,重水素(D)プラズマ中の少 数軽水素(H)イオン加熱シナリオである. パラメータは, 大半径 0.67 m,小半径 0.22 m,磁場 5.5 T,プラズマ電流 1.0 MA,電子密度 1.3×10^{20} m⁻³,電子温度 2.7 keV, D温 度 10 keV,H温度 50 keV,H濃度 5%である.イオンサイ クロトロン減衰を評価するために,(6)のLを熱いプラズ マ理論の対応する成分で置き換えた:

$$L \simeq 1 + \frac{\omega_{\rm pe}^2}{\omega \Omega_{\rm e}} + \sum_i \frac{\omega_{\rm pi}^2}{\omega^2} \zeta_{i0} \left(Z \left(\zeta_{i1} \right) + b_i Z \left(\zeta_{i2} \right) \right), \quad (21)$$

$$z = \omega - l\Omega_i \qquad (32)$$

$$\zeta_{il} = \frac{\omega - i\Omega_i}{k_{\parallel} v_{\rm ti}}.$$
(22)

 $Z(\zeta)$ はプラズマ分散関数 [4] で、 $\zeta \to \infty$ の極限で $\zeta Z(\zeta) \to -1$ となり、冷たいプラズマの誘電率に帰着 する. $Z(\zeta)$ は $\zeta = 0$ 、すなわち、サイクロトロン(高調波) 共鳴 $\omega = l\Omega_i$ (l = 1, 2, 3, ...)のまわりで虚部を持つ、有限 ラーマー半径効果で必要な k_\perp は、分散関係から

$$\left(\frac{ck_{\perp}}{\omega}\right)^2 \simeq 2\left(R - \left(\frac{ck_{\parallel}}{\omega}\right)^2\right) \tag{23}$$

で近似した. (21)では、基本波共鳴の有限ラーマー半径効 果(bi依存性)は落としてある. ICRF 波動計算では、1次 のサイクロトロン共鳴の有限ラーマー半径補正を入れる と、定性的に正しくない分散関係が得られてしまう. 加え て、この補正は現行の核融合プラズマ実験のパラメータで は無視できるほど小さい. そこで、有限ラーマー半径補正 を機械的に展開するのではなく、1次のサイクロトロン共 鳴に対する有限ラーマー半径補正だけ落とすことが一般的 である(いわゆる SCK モデル)[9,10]. ここでは、熱い分



図3 k_{||} ≃ k_Φ の近似のもとでの熱いプラズマ応答を用いた ICRF 波動シミュレーションによる吸収電力密度分布(実線).波 線は AORSA による予測.(a) H 吸収電力密度 (b) D 吸収電力 密度 (c) 電子吸収電力密度(AORSA のみ).全吸収電力1 MW における値.

散の効果は代数値を用いて擬似的に取り込んでいるだけな ので,落とさなくても問題となることはないが,一般的に 用いられる誘電率モデルを使用した.

図3に磁気面平均吸収電力密度の径方向分布を示す.同 じ計算を AORSA [2] を用いて行った結果も示した. この シナリオでは、完全な AORSA モデルと比べて遜色のない 吸収分布を評価できることがわかる. AORSA では数%の 電子吸収が予測されているが、COMSOL の計算では敢え て電子吸収は実装していない. ICRF においては、磁場方 向の誘電率が磁場に垂直方向の誘電率に対して何桁も大き いため, 電場解の磁場に平行な成分が磁場に垂直な成分に 対して何桁も小さい. プラズマ波動計算に特化したコード では、電場の基底を磁場座標系でとることで、磁場方向電 場を十分な精度で計算している [1,2]. 一方, 手軽に波動計 算を行うという趣旨からは、COMSOL では、RF モジュー ルを用いて、電場の基底は位置座標系と同じ実験室デカル ト座標系の基底で計算するのが普通であろう. 磁場方向電 場は ICRF 波動伝播において従属的役割しか果たさない ため、計算は特別の注意はせずとも収束はする.しかし、 電子ランダウ減衰の成分を入力すると,数値誤差から強い 電子吸収が起こり,正しい電場解は得られない.これは, COMSOL で得られた解から磁場方向電場を評価すると, 垂直電場よりはずっと小さい振幅であるものの,0のまわ りで激しく振動しており,精度が出ていないことからもわ かる. 事前に分散関係を解くか、プラズマ波動計算用に開 発されたコードを用いて、電子吸収が十分小さいことを確 認した上で, 電子吸収成分は含めず計算する必要がある.

今回,定量的に正しい答えが期待できる,吸収の強い 少数イオン加熱シナリオの計算を行った.多イオン種プ ラズマにおいては、イオンサイクロトロン共鳴の間にイ オン・イオン混成共鳴が存在する.その周囲では、サイク ロトロン共鳴のドップラー広がりが十分大きくない限り、 $k_{\parallel} \simeq k_{\phi}$ の近似は必ず破れており、速波からイオンサイ クロトロン波やイオンバーンスタイン波といった遅波へ のモード変換が起こる [11].このようなシナリオのシミュ レーションを商用ソフトウェアで手軽に行うことは難しい かもしれない.(もちろん、不可能ではないと思うが.)

4.3.2 積分形誘電率テンソル

磁場方向波数をトロイダル波数で近似できない場合,無 衝突減衰を実装する自明な方法は,積分形誘電率テンソル を用いることである.ドリフト運動論のもとで,有限ラー マー半径効果を無視すると,磁場方向の電気伝導度は[12],

$$\sigma\left(z-z'\right) = -\frac{q_s^2}{m_s} \int_0^\infty \mathrm{d}\tau \frac{z-z'}{\tau^2} \frac{\partial f_{s0}}{\partial v_z} \mathrm{e}^{-\mathrm{i}\omega\tau}.$$
 (24)

ここで, $z-z' = v_{z\tau}$ である. 誘電率テンソルは, (4) によ り電気伝導度から導かれる. (24) の軌道積分の経路には, 厳密には, ドリフトを含める必要がある. ただ, 波動伝播 については, これはドリフト周波数程度の補正にしかなら ないので, 磁力線に沿った積分で問題ないと考えられる. 一方, 高エネルギー粒子の吸収については, 相関長が比較 的長くなり得るため, 必ずしもドリフトは無視できないか もしれない.

(24)のような積分演算子を、そのまま COMSOL に実装 することはできないが、COMSOL を MATLAB から駆動 することで、逐次的な計算が可能である [13,14]. すなわ ち、4.3.1 節で述べたような近似解を初期解として、非局 所揺動電流密度を計算する. 得られた揺動電流密度と電場 の比をとることで、実効的な局所誘電率が得られる. この 実効誘電率を用いて、逐次的に COMSOL で波動方程式を 解くことで、自己無撞着な電場と揺動電流解を得ることが できる. 図4は、このような方法で行った、LH 波シミュ レーション結果である [14].

本来非局所的な誘電率を実効的な局所誘電率として表現 しようとすると、電場による除算が入るため、電場の干渉 がある場合に、波の節の周辺で収束が悪くなってしまう. 揺動電流密度そのものを外部電流として COMSOL に導入 すれば、このような問題は起こらない. 図5は、このよう な方法で行った1次元 LH 波シミュレーション結果であ る.パラメータは磁場 0.04 T,電子密度 10¹⁷ m⁻³ の一様 な軽水素プラズマである. y方向に波数 ky を仮定し, x方 向の伝播を解いた.磁場の方向は x 軸正方向から 92°とし た. 電場を解く方向(x方向)に有限の磁場があるため, (20) は破れており、正しい吸収の評価には積分形誘電率が 必要である. ここで, 全ての誘電率成分を外部電流として 入れてしまうと,COMSOL で上手く収束させるのが難し くなってしまう.まず,誘電率として 4.3.1 節の近似的な 表式を導入し、非局所誘電率と近似誘電率の差分を外部電 流として導入することで、完全な熱いプラズマ応答を実装 した. 外部電流の評価にはアンダーソン加速 [15] を用いる ことで、逐次計算を安定化した.図5には解析解(分散関



図4 積分形誘電率を用いた 2 次元軸対称 LH シミュレーション[14].



図5 積分形非局所揺動電流密度による無衝突減衰のシミュレーション.下三角:初期解,上三角:収束解.シンボルなしの線は分散関係から計算した減衰率.実線:磁場方向波数上昇を含む,波線:磁場方向波数上昇を含まない.収束解は完全な分散関係とよく一致している.初期解は波数上昇を含まない分散関係に近い.

係の解)も示した.初期解は磁場方向の波数上昇((20)の k_pに比例する成分)を落とした分散関係に近い結果となっ ているが,収束解は完全な分散関係とよく一致している.

4.4 まとめ

商用電磁界シミュレーションソフトウェア COMSOL によるプラズマ波動計算を紹介した.アンテナのカップ

リングを計算したいときなど、冷たいプラズマ波動の伝 播だけが重要である場合には、手軽に波動計算が行える COMSOL は、非常に強力なツールである、炉心プラズマ における波動吸収についても, 波数を近似的な解析的表式 で書くことができる場合に限れば、実装は容易である.波 数を書き下せない場合には,非局所揺動電流を逐次的に 評価することで,効率はあまり良くないものの,波動吸収 の定量的に正しい評価が可能である.いずれにせよ、特に ICRF は物理が複雑なため、一見するときちんと解けてい るように見えても、例えば電子吸収が正しく評価できてい ない、ということが起こり得る. 従来からプラズマ波動計 算のために開発されてきたコード [1,2] は、実験との比較 による妥当性検証が行われており [11,16],ある程度精度 が保証されている.このようなコードとのベンチマークに より、COMSOLの計算結果を要所要所で検証しておくこ とが重要である.

従来の波動計算コード [1,2] の問題点として, 炉心プラ ズマにおける波動の伝播・吸収の解析を目的として開発さ れてきたため,周辺プラズマのモデリングが甘い(あるい は,存在しない)ということがある.吸収が十分強く,一 旦炉心プラズマに入った波が出てくることがなければ,本 来これは問題にならないはずである.しかし,実際には, プラズマ波動が,意図せず,境界プラズマや壁,アンテナ と強く相互作用してしまうことは,波動加熱・電流駆動が 本来の性能を発揮できない主要な原因である.COMSOL のような FEM による波動計算は,従来のコードでは効率 の良い記述が難しかった,複雑な境界領域の3次元構造の 表現に適している.プラズマ全体を3次元で計算できれば 簡単であるが,計算コストを考えた場合,トカマクのよう な軸対称系では,炉心と境界プラズマは分けて計算し,統 合するアプローチ [17] が合理的であろう.

最後に,便利な商用ソフトウェアであるが,難しいシナ リオのシミュレーションを本格的に行おうと思うと,ソフ トウェアの拡張性の限界で,急激に実装が面倒になって いく.やはり,プラズマ波動に特化したシミュレーション コードも必要であろう.オープンソースのFEM ライブラ リを用いた,プラズマ波動シミュレーションコードの開発 については,次章を参照されたい.

本記事で用いた AORSA コードの提供について, E.F. Jaeger 氏に感謝する.

参考文献

- M. Brambilla, Plasma Phys. Control. Fusion 41, 1 (1999).
- [2] E.F. Jaeger *et al.*, Phys. Plasmas **9**, 1873 (2002).
- [3] COMSOL Multiphysics, http://www.comsol.com.
- [4] T.H. Stix, Waves in Plasmas (American Institute of Physics, New York, 1992).
- [5] S. Yajima *et al.*, Nucl. Fusion **59**, 066004 (2019).
- [6] S. Shiraiwa *et al.*, Nucl. Fusion **51**, 103024 (2011).
- [7] C. Lau et al., Plasma Phys. Control. Fusion 61, 045008

(2019).

- [8] R.H. Goulding *et al.*, Phys. Plasmas **30**, 013505 (2023).
- [9] D.G. Swanson, Phys. Fluids **24**, 2035 (1981).
- [10] P.L. Colestock and R.J. Kashuba, Nucl. Fusion 23, 763 (1983).
- [11] N. Tsujii *et al.*, Phys. Plasmas **22**, 082502 (2015).
- [12] J.E. Drummond *et al.*, J. Nucl. Energy, Part C Plasma Phys. 2, 98 (1961).
- [13] O. Meneghini *et al.*, Phys. Plasmas **16**, 090701 (2009).
- [14] S. Shiraiwa et al., Phys. Plasmas 18, 080705 (2011).
- [15] H.F. Walker and N. Peng, SIAM J. Numer. Anal. 49, 1715 (2011).
- [16] J.C. Wright *et al.*, Plasma Phys. Control. Fusion **56**, 045007 (2014).
- [17] J.C. Wright and S. Shiraiwa, EPJ Web. Conf. 157, 02011 (2017).

●●● 小特集 商用電磁界シミュレーションコードのプラズマ・核融合分野への応用

5. オープンソースを利用した プラズマ波動シミュレーション

5. Plasma Wave Simulation using Open-Source Software

白岩 俊一

SHIRAIWA Syun'ichi Princeton Plasma Physics Laboratory (原稿受付: 2024 年 11 月 29 日)

本小特集では商用コードを用いた電磁波解析について述べてきた. これまで,主に COMSOL に焦点を当て てきたが、プラズマの誘電率テンソルを局所的な応答で近似するならば (Cold Plasma など),有限要素法によ る扱いに特別複雑な要素はない. このため、近年ではその他の商用電磁コード (例えば ANNSYS-HFSS) でも、 プラズマの誘電率テンソルを埋め込んで使うことが行われている. ここでは、さらに視点を広げて、オープン ソースコードを用いた波動シミュレーションを扱う. オープンソースコードによる波動計算 (特に Petra-M) が どのように組み立てられ、応用例としてどのような使い方がされているかを紹介する.

Keywords:

radio-frequency wave, open-source software, finite element method

5.1 はじめに

プラズマ波動の計算には、本特集で中心となっている有 限要素法のほか、差分法、スペクトル法、Particle-in-cell によるものなど様々なアプローチがある.その中で、有限 要素法 [1] は立体的に複雑な形状をそのまま扱えるといっ たことに有利なこともあり、プラズマ周辺に置かれたアン テナによる波動励起の計算などアンテナ設計に不可欠なも のになっている.

プラズマ波動の計算という観点からから見ると,オープ ンソースコードを使うことにはいくつか明確な利点があ る.一つには、プラズマ波動では取り扱いたい波動物理が 多岐にわたり、未だ計算手法の研究が大きなテーマとして 残っている. 商業コードで代表的な有限要素法 (FEM) や 有限差分時間領域法(FDTD)による離散化は Cold Plasma 近似のような空間分散を無視できるような範囲では強力 である.しかし、そうでない場合には必ずしも最適とは 言えず、事実、有限温度を入れた計算は現状 ICRF なら AORSA [2],TORIC [3] といったスペクトルコードを使う ことになる. ところがこれらスペクトルコードは複雑な形 状を扱うのは不得意であり、そのため、何か新しい方法を 試したいとなった場合ソースにアクセスできることが有利 である.二つには、波動計算自体が単独で目的を達すると いうことは多くなく、たとえば輸送コードの中から呼び出 したり、逆に呼び出されたりというケースがままある.本 論で紹介するような,有限要素法によるアンテナ近傍電場 とスペクトルコードによる高温プラズマ領域の電場計算を 組み合わせるといったケースもあり,このような時,コー ドを自由にビルドできることが望ましい.三つには,現実 的な条件で計算をしようとすると,波長に対するプラズマ のサイズが大きく,十分な解像度で電場を求めようとする としばしば大型計算機の上で計算が必要になる. ICRF 速 波のような比較的長波長の波動でも,励起された波動はプ ラズマ中心部まで伝播してプラズマ中心部で吸収される以 外に,周辺プラズマとの様々な相互作用(揺動による波動 の散乱,直流電場の励起による壁からの不純物叩き出し) を起こし,それが波動加熱の性能に大きく影響する.この ため,波動加熱の全体像を捉えるためにプラズマ全域を計 算領域に含めることが必須になってくると思われる.

このような事情から,筆者らは近年,オープンソースの 有限要素法ライブラリーを用いて,波動計算の裾野を広げ る試みを進めている.オープンソースでシミュレーション を構築する場合,ベースになるライブラリーを選ぶところ から始まって,何段もの準備ステップに時間を取られがち であるのだが,近年ではそれらのハードルも低くなってい る.我々は,広く普及している様々なライブラリーを組み 合せることで,商業用のコードと似た GUI ベースで波動 計算を行えるアプリケーション環境 (Petra-M [4,5])を構 築している.ここでは,Petra-Mの開発でどのようなこと を行ってきて,何ができたかを紹介する.Petra-Mで用い るのは汎用の(電磁気学に特化しているわけではない)有

Department of Physics, Princeton University, Princeton, United States

 $corresponding \ author's \ e-mail: \ tshiraiwa@princeton.edu$

限要素法ライブラリー(MFEM [6])であるので,まず波 動解析の定式化を書き下した上で,コードを実装する上で ライブラリーがどのよう役割をするか説明する.有限要素 法のアプリケーション環境を作るには単に線形方程式系を 生成する以上にメッシュ生成など様々なことが必要になる Petra-M でそれらをどのように解決したかの紹介を行い, その後,計算結果などを紹介する.

5.2 有限要素法による波動解析

波動解析では Maxwell 方程式を解くことになる. 周波数 領域の解析では電場と磁場の一方を消去して,電場(もし くは磁場)に関する 2 階の微分方程式 (1)を適当な境界条 件 (2), (3) で解くことが広く行われている.

$$\boldsymbol{\nabla} \times \left(\frac{1}{\mu_0} \boldsymbol{\nabla} \times \boldsymbol{E}\right) - \varepsilon \omega^2 \boldsymbol{E} = i \omega \boldsymbol{J}_{\text{ant}} \text{ in } \boldsymbol{\Omega}$$
 (1)

$$\boldsymbol{n} \times \boldsymbol{E} = \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{E}_1 \text{ on } \partial \Omega_1$$
 (2)

$$\boldsymbol{n} \times \left(\frac{1}{\mu_0} \boldsymbol{\nabla} \times \boldsymbol{E}\right) + \gamma \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{E} = \boldsymbol{Q_2} \text{ on } \partial \Omega_2$$
 (3)

ここで、 Ω は計算領域、 $\partial\Omega_1 \geq \partial\Omega_2$ はそれぞれの条件 が設定されている境界とする. n は境界上の外向きの法線 ベクトル、 $E_1 \geq Q_2$ は境界上で定義される既知のベクト ル場で、境界に接するコンポーネントだけがわかっていれ ば良い. その他のシンボルは電磁気学で標準的なものであ る. 波動励起は計算領域内部にある電流 (J_{ant}) か、(2) と (3) で電場と磁場を適当に与えることで行われる.

式 (1) にテスト関数 **F**₁ を乗算して領域全体で積分を行い,境界上での (3) を使うと,次のような弱形式に変換される.

$$\left(\boldsymbol{\nabla} \times \boldsymbol{F}, \frac{1}{\mu_0} \boldsymbol{\nabla} \times \boldsymbol{E}\right) - \left(\boldsymbol{F}, \omega^2 \boldsymbol{E}\right) + \langle \boldsymbol{F}, \boldsymbol{Q}_2 \rangle$$
$$-\gamma \left\langle \boldsymbol{F}, \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{E} \right\rangle = i\omega \left(\boldsymbol{F}, \boldsymbol{J}_{\text{ant}}\right) \tag{4}$$

ここで,(,)と ⟨,⟩ はそれぞれ,計算領域内部 Ω と, Q₂ が 定義されている ∂Ω₂ 境界上での積分である.次に電場 E が有限個の基底関数の線形重ね合わせで近似できると考え て離散化し,未知数の数以上のテスト関数を使って,式(4) を線形方程式に書き換える.有限要素法では解析したい空 間をメッシュに分割して,それぞれのメッシュの中でのみ 有限な基底関数を使う.これによって,線形方程式が疎行 列になるのと,複雑な構造物を取り扱いやすいという有限 要素法の利点が生まれている.基底関数は Maxwell 方程式 の場合 H(curl) (エッジエレメント,線要素とも呼ばれる) を用いるのが現時点での標準になっている.

5.3 PyMFEM と Petra-M で用いるオープンソース ライブラリー

有限要素法の線形方程式を生成に用いるオープンソース のライブラリーは数多く存在する [1]. 我々は, Lawrence Livermore National Lab. (LLNL)で開発されている MFEM を用いている. MFEM では,様々な高オーダー基底関数を 用いて有限要素法の離散化ができる. MFEM では偏微分



図1 Petra-Mのコード構造.

方程式を弱形式に表したときにあらわれる様々の積分項に 対応する行列成分を計算するルーチンが用意されている. 参考文献 [7] のリストにあるように,式(4)にあるそれぞれ の項に対応するルーチンは全て実装済みであるので,それ らを呼び出すだけで疎行列を生成でき,さらには,MPI並 列処理と GPU による疎行列生成もサポートされている.

MFEM 自体は C++のライブラリーであるが, Petra-M ではこの MFEM に対応する Python インターフェース (PyMFEM [8])を開発している. PyMFEM は MFEM に 対する SWIG [9] wrapper であり, MFEM で定義されてい る公開インターフェース (hpp ファイルで定義されるクラ スの公開メンバー) に全て対応している. これによって, 疎行列生成を Python からできる. 具体的には双線型形式 (BilinearForm) オブジェクトを生成した後,弱形式(4)で あらわれる項を,それぞれ双線型積分演算子 (Bilinearform Integrator) として登録 (AddDomain Integrator などの呼 出し) することで生成できる. PyMFEM 自体も単独で公 開されていて, C++版にあるサンプルプログラムは全て Python 版が用意されているので,興味がある方は参考に していただきたい.

有限要素法による解析では線形方程式を生成する以外に も、計算対象となる構造物の CAD データを読み込んで、 メッシュを生成し、さらに結果的に得られる疎行列を解い た後は、それを可視化する必要がある.それぞれのステッ プでは、幸いなことに優れたオープンソースのライブラリ が開発されていて、それを組み合わせることで、大規模な 開発チームでなくても波動シミュレーションを行うことが できる.

図1にPetra-Mがどのようなコンポーネントから構築さ れているかを示す.上にあるのはユーザーインターフェー スを提供する piScope [10] で,これは元々 MDSplus [11] の データ可視化のために Alcator C-Mod で使っていたもの を流用している.piScope は wxPython [12] の上に作られ ていて,3次元データ表示には OpenGL で書かれた専用の レンダラーを PyOpenGL [13] 経由で用いている.図1で 下半分に並んでいるのが直接依存関係にあるライブラリー である.CAD データの取り込みとジオメトリー編集のた めには,OpenCASCADE [14] と,その Python インター フェースである PythonOCC [15] を用いている.メッシュ

	Model T	ree	- ×
General(NS:global)	Config. Selection Init. Contrib.		
 Josenstry Mish Mish Mish EM2001(E)(E)(AS-tokamak_plasma) Domain Anisotropic1 CodPlasma1 CodPlasma1 CodPlasma1 Boundary Pair Initial/Value PosPhocess Solver 	magnetic field(*) electron density(m-3)(*) kor densities(m-3)(*) kon masses/Da)(-) kor charges/ta)(-) kor charges/ta)(-) m(*) col. model Stic terms Customize terms	=localDfield =derise writij =derise*(1-ingfrac), derise*imgfrac 2, 1 1, 1 12 	

図 2 Petra-M で用意されている冷たいプラズマ近似を設定する GUI.

生成には GMSH [16] を用いているが, GMSH の GUI を使 うのではなく, Python API から呼び出す形で利用してい る. API を使うことでメッシュ生成条件をより細かく調整 することができる. もちろんオープンソースであるから, カスタムインターフェースを作ることことは自由である. Petra-M では, 図2のような Plasma 用のインターフェー スが用意されていて, 使う時は磁場や密度などを設定する だけでいいようにしている.

5.4 Petra-M による波動計算例

5.4.1 トーラス全域での3次元波動計算

トーラス周辺部に置かれたアンテナによる大規模計算の 例として、National Spherical Torus Experiment-Upgrade (NSTX-U:プリンストンプラズマ物理研究所の球状トカ マク)における高次高調波速波(HHFW)のトーラスプラ ズマ全域を含む波動計算の例を図3に示す. NSTX-Uの アンテナは12本のアンテナ要素があり、それぞれ赤道面 の上下二箇所から電力供給される. それぞれのアンテナ要 素は一つひとつの金属箱の中に収められていて、ファラ デースクリーンを通してプラズマに接している. この計算 ではこれらのアンテナの要素のほか真空容器内部の導体 壁(簡単のため以下"壁"と呼ぶ)の CAD モデルから計 算領域の形状を直接作り出している. (その他詳細は参考 文献 [17,18]). 図に見られるように、計算領域の大きさが 20~30 波長あるため、この Petra-M による計算例では基 底関数のオーダーを4次まで上げて、自由度は5000万で 解いている.

興味深いのは,アンテナ要素間の位相差とプラズマ周辺 部に励起される電場の強度の関係で,図4(左)にあるよ うに位相差が小さい(したがって低トロイダルモード)の 時に著しく大きい電場が壁の周りに作られていることがわ かる.実験でも低トロイダルモードの時には加熱効率が下 がることが確認されており,このプラズマ周辺部の電場と 不純物流入の関係が示唆されている[19].

5.4.2 RF による壁表面での直流シース電場の励起

先に低トロイダルモードの時にプラズマを囲む壁に高い RF 電場が励起されていると述べたが,この計算では壁は 完全導体として扱っている.実際には壁の表面にはシース



図 3 NSTX-U における HHFW の波動伝搬(参考文献 [18] より 引用).



図 4 NSTX-U における HHFW が作るプラズマ対向壁表面での電 場(参考文献 [18] より引用).

層が形成され,それによる RF 電場の整流作用によってイ オンを加速するような電場が生じる [20].したがって,高 周波と不純物流入との関係を求めるには,このシース電場 をより正確に取り扱う必要がある.シース層は電場の波長 や,アンテナ導体の特徴的な長さに比較すると遥かに薄 い.このためシース層を薄い誘電体とみなし,その下にあ る金属導体とセットにして,境界条件として扱う方法が考 えられる.この時,シースを特徴づけるインピーダンスを シースインピーダンス (z_{sh})とよび,

$$D_n = -i \frac{V_{\rm sh}}{\omega z_{\rm sh} \left(|V_{\rm sh}| \right)} \tag{5}$$

で定義する. *D_n* と *V*_{sh} は, それぞれ, 壁に対し垂直に流れ こむ RF 電流と RF 電圧である. さて, 式 (2), (3) に出て くるのは壁と接線方向のコンポーネントであるので, *D_n* と *V*_{sh} を有限要素法の計算に組み込むのは少し工夫がい る. Petra-M で開発したのは [21], 接線方向の磁場を二つ のスカラー関数を使って表現し, このスカラー関数とシー スインピーダンスを関連づける方法である.

$$\boldsymbol{H}_{\rm t} = -\boldsymbol{\nabla}\phi_{\rm h} + \boldsymbol{n} \times \boldsymbol{\nabla}\varphi_{\rm h} \tag{6}$$

$$\boldsymbol{\nabla} \times \boldsymbol{H}_{\rm t} = i\omega D_n = -\Delta \varphi_{\rm h} \tag{7}$$

このアプローチによって,式(5)を有限要素法の中に そのまま組み込むことが可能になった.これをもちいて, 我々は様々なトカマクで RF によるシース電場の計算を 行っている.なお,この,式(5)で *z*_{sh} が無限大になる極限



 図 5 WEST における ICRF 波動と励起されるシースの電圧振幅 (参考文献 [21] より引用).

をとると、 $D_n = 0$ になるので、この場合、式 (2)、(3) はそ れぞれ、 $H_t = -\nabla \phi_h$ と $\nabla \times H_t = 0$ になる. これはシー スを絶縁層として扱う、参考文献 [22] で Asymptotic limit と言われているものになる. この場合には、有限要素法に よる実装は著しく単純化され、 $\nabla \times E_t = 0$ という拘束条 件をラグランジュの未定乗数法で追加するだけになる.

例として WEST トカマク(W Environment in Steadystate Tokamak, CEA)での計算例を示す(図5). この場 合,アンテナの側面に置かれたリミターでシースが形成さ れているとして,その RF 電圧を求めている. この場合,約 200V 程度のピーク電圧があらわれることが示されている.

5.5 有限温度効果の扱い

簡単のため 4.1, 4.2 では, プラズマ中心部での伝播も Cold Plasma で扱い, 吸収も衝突損失で近似していた.よ り正確にはプラズマ中心部で有限温度の効果を正しく取り 入れる必要があるのだが,これについて議論したい.まず, なぜ有限温度の効果を取り扱うのが難しいのかから始めよ う.有限温度の効果があると, RF 電場に対する応答は局 所応答ではないので,

$$\boldsymbol{J} = \int \mathrm{d}\boldsymbol{x}\sigma\left(\boldsymbol{x} - \boldsymbol{x}'\right)\boldsymbol{E}\left(\boldsymbol{x}'\right) \tag{8}$$

のような, 畳み込み積分 (式 (8) は一様なプラズマに対する 表式, 詳細は参考文献 [23,24]) になる. ここで $\sigma(x - x')$ は電導率カーネルである.

有限要素法では(差分法などと違って)基底関数は全域 で定義されているので,原理的には式(8)のような積分形 に対応する線形オペレータも作ることはできる.しかし, そのようなオペレータは密行列を生成するので,線形ソル バーで解くことが甚だ難しくなる.一般に有限要素法で使 う線形ソルバーは疎行列を解くことに特化していて,我々 の実験では,解けるのは1次元,もしくは低オーダー基底 関数を使うなら2次元問題に限られるようであった.もち ろん,密行列ソルバーを使うことは可能であるが,これは 有限要素法の利点を諦めることになる.

このような事情から,ほとんどの場合,式(8)を局所応 答にするような近似が行われている. ICRF の領域で行わ れているのは,波動の波数がわかっていると仮定すること で,これは Cold Plasma からの変更も少ないこともあっ て幾つかのグループで使われている [25,26]. その他にも, 畳み込み積分を摂動的な効果とみて反復法で取り込むと いう方法も試みられている [27,28]. これは低域混成波に よる電流駆動のような,有限要素の効果が吸収に現れる 場合には比較的有効である [27]. ただ,誘電率の自己随伴 (Hermitian)部分が変化してしまう場合は,Green らが報 告しているように [28],収束するのが難しくなる.これは 初期解と反復計算の結果,たどりつく収束解で波長が違う ことが原因と思われる.

5.5.1 TORIC スペクトルコードとの接合

以上のように,有限温度を正確に扱うというのは難し い.そこで現実的な解として,計算領域を有限温度効果が 重要な領域(プラズマ中心部)とそうでない領域(プラズ マ周辺部)をわけておき,前者は別の方法で解き,後者の みを有限要素法で解いて二つを接合するということを試 みた [29,30].

領域接合を行う上で重要な点は,接合する面を温度が十 分低い場所に選んだ上で,接線方向の電場と磁場が一致す るようにすることである.具体的には,境界面での電場を フーリエモードの重ね合わせと考え,それぞれのモードを 電場の境界条件に使って,プラズマ中心部(TORICで解 く)とプラズマ周辺部(Petra-MまたはCOMSOLで解く) で独立に解いておく.得られた解の集合を,中心部と外側 で同じように重ね合わせれば,電場は元々の境界条件であ るから,自動的に一致するようになる.ところが磁場は, それぞれの領域で Maxwell 方程式を解いて得られた結果 なので自動的には一致しない.磁場も一致するようになる 重ね合わせの重みを選ぶと,それが二つの領域を矛盾なく 接合した解になる.

例として,我々がWESTで行った計算例を図6に示す. これは2次元の計算で,波線で示した最外殻磁気面の外側 は有限要素法で解いていて,内側はTORICで解いている.

5.5.2 非局所応答の取り扱い

最後に, 我々の最近の試みとして, 積分演算を微分演算 子に書き換える方法について触れる. 古くから行われてき た方法では, 磁場に垂直方向について波の波長がサイクロ トロン半径より十分長い ($k_{\perp}\rho < 1$) という近似を導入し て, 電導率カーネルをフーリエ変換したのち磁場に垂直な 波数で Taylor 展開して, $k_x \rightarrow -i\partial/\partial x$ のような置き換え を行うというもので, これによって式 (8) を微分演算子に 置き換えることができる [23,24]. Taylor 展開では $k_{\perp}\rho < 1$ であるから, バーンシュタイン波などは高階微分を含めな いと [31,32], モード変換点から遠ざかるにつれて不正確 になる.

さて,非局所的な応答を扱うために,非整数階の微分を 含む微分方程式をつかう方法がある.例えば非局所的な拡 散は非整数階のラプラス演算子を使って表すことができ る.そのような微分方程式を解く中で,非局所的な応答を 有理関数近似を介して微分演算子に書き換えるというもの がある [33].これを使えば, Taylor 展開にあった, *k*_⊥ρ < 1



図 6 WEST における ICRF 波動を TORIC (中心部) と Petra-M (周 辺部)を組みせる方法で解いた例.二つの計算結果を接続 する境界線(赤破線)で接線方向の電場がスムーズにつな がっている.

の制限を取り除くことができそうであるので, Petra-M で 試みている.具体的には,式(8)のフーリエ変換を次のよ うに近似する(簡単のために,磁場に垂直な方向だけを考 える).

$$J(k_{\perp}) = \sigma(k_{\perp}) E(k_{\perp}) = \left(c_0 + \frac{c_1}{k_{\perp}^2 - d_1} + \frac{c_2}{k_{\perp}^2 - d_2} + \cdots\right) E(k_{\perp})$$
(9)

その後、右辺のそれぞれの項に対して

$$J_{1} = \frac{c_1}{k_{\perp}^2 - d_1} E \to \Delta J_1 - d_1 J_1 = c_1 E \tag{10}$$

のような置き換えを行う.この方法では高階微分を使わな いのに,任意の *k*_⊥ρを扱うことができる.

この方法で電子バーンシュタイン波の O-X-B モード変 換を計算したものを図7 に示す. 波動は右から入射され ていて高域混成共鳴(UHR)のところから Electron Bernstein waves (EBW)による短波長の振動が見られる. ま た, X-mode に対応する振動が, 電場振動のエンベロープ としてあらわれていて, 全体として分散関係から予想され る振る舞いをしている.

5.6 まとめ

早足で,オープンソースコード用いた波動計算について 紹介してきた.筆者は商業コードもオープンソースコード も用いてきたが,大規模な計算や新しい定式化などを試す といった用途ではソースにアクセスできることの利点は大



図7 式 (9)の展開を用いて有限温度効果を取り込んで,O-mode から EBW へのモード変換を計算した例.右側の真空領域 から入射した O-mode が高域混成共鳴(UHR)で短波長の EBW に変換されている.

きいように思う.スペースの都合から核融合プラズマのみ の例を挙げたが,Petra-Mを使って磁気圏プラズマの波動 を計算する試みもある [34].また,プロセシングプラズマ でも周波数が上がるに従い,計算規模を大きくする要望な どがあるので,今後そのような用途でオープンソースによ る計算がもっと広まることを願っている.後半で触れた有 限温度の扱いは,高温プラズマに限らず,非局所的応答を どう扱うかという幅広い計算手法の問題とつながってい て,今後の進展が望まれる.

参考文献

- [1] 有限要素法 Software のリスト https://en.wikipedia.org /wiki/List_of_finite_element_software_packages
- [2] F. Jaeger *et al.*, Phys. Plasmas **8**, 1573 (2001)
- [3] M. Brambilla, Plasma Phys. Control. Fusion 41, 1 (1999)
- [4] S. Shiraiwa *et al.* EPJ Web of Conferences **157**, 03048 (2017).
- [5] https://github.com/piScope/PetraM_Base
- [6] MFEM (https://mfem.org)
- [7] Bilinear Form Integrators https://mfem.org/bilininteg/
- [8] PyMFEM (https://github.com/mfem/PyMFEM)
- [9] SWIG (https://www.swig.org)
- [10] S. Shiraiwa, Fusion Eng. Des. **112**, 835 (2016).
- [11] J.A. Stillerman et al., Rev. Sci. Instrum. 68, 939 (1997).
- [12] wxPython (https://www.wxpython.org)
- [13] PyOpenGL (https://pyopengl.sourceforge.net)
- [14] OpenCASCADE (https://www.opencascade.com/plat form/)
- [15] PyOCC (https://github.com/tpaviot/pythonocc-core)
- [16] GMSH (https://gmsh.info)
- [17] N. Bertelli *et al.*, Nucl. Fusion **62**, 126046 (2022).
- [18] S. Shiraiwa et al., AIP Conf. Proc. 2984, 030007 (2023).
- [19] J.C. Hosea *et al.*, Phys. Plasmas **15**, 056104 (2008).
- [20] J. Myra, J. Plasma Phys.87, 905870504 (2021).
- [21] S. Shiraiwa *et al.*, Nucl. Fusion **63**, 026024 (2023).
- [22] L. Colas *et al.*, Phys. Plasma **19**, 092505 (2012).
- [23] A. Fukuyama et al., Comput. Phys. Rep. 4, 137 (1986)
- [24] A. Fukuyama et al., J. Phys. Sot. Japan 51, 1010 (1982).

- [25] P. Vallejos et al., Nucl. Fusion **59**, 076022 (2019).
- [26] J.H. Zhang *et al.*, Nucl. Fusion **62**, 076032 (2022).
- [27] O. Meneghini et al., Phys.Plasmas 16, 090701 (2009).
- [28] D.G. Green and L.A. Berry, Comput. Phys. Commun. 185, 736, (2014).
- [29] S. Shiraiwa et al., Nucl. Fusion 57, 086048 (2017).
- [30] J. Wright and S. Shiraiwa, EPJ Web Conferences 157, 02011(2017).
- [31] D. Van Eester and E. Lerche, Plasma Phys. Control. Fusion 55, 055008 (2013).
- [32] D. Van Eester and E.A. Lerche, Nucl. Fusion 61, 016024 (2021).
- [33] Harizanov et al., J. Comp. Phys. 408, 109285. (2020).
- [34] E.-H. Kim *et al.*, Geophys. Res. Lett. **50**, e2022GL101544 (2023).

小特集執筆者紹介



かさはら ひろし 笠原 寛史

核融合科学研究所 メタ階層ダイナミクスユ ニット 准教授. 主な研究分野は, 高電力高周波 波動加熱. 球状トカマクでは ICRF, ECRF を 用いた高電力プラズマ加熱, 大型ヘリカル装置

では ICRF 用いた高電力高周波プラズマ加熱,波動相互作用,約 48 分間にわたりプラズマ温度 2keV を超える定常維持・制御を実 現. 2024 年度からフュージョンエネルギーに関するムーンショッ トプログラムの技術主幹として出向中.大学卒業以降,核融合炉 実現に向けて挑戦中.



はしぐち まさのり 橋口 真宜

COMSOL Multiphysics®の日本総代理店(計 測エンジニアリングシステム(株))で主席研 究員・技術サポートや各種セミナー企画・講師 を務めました.技術士(機械部門)・JSME 熱

流体(上級)固体力学(1級)振動(1級). 2023 年 4 月から明治 大学先端数理科学インスティテュート客員研究員・東京農業大学 客員教授. 70 歳定年退職となり,次なる未来開拓のため,生成 AI や最先端の数理科学分野について勉強開始.趣味はトランペット.

矢内 亮馬

自然科学研究機構 核融合科学研究所 研究部 位相空間乱流ユニット 助教. ECH によるプラズマ加熱物理研究と ECH に関わる機 器開発に従事.



っじい なおと 辻井 直人

東京大学新領域創成科学研究科准教授.2012年 米マサチューセッツ工科大学博士課程修了.同 年独マックス・プランク研究所ポスドク研究 員.2013年東京大学新領域創成科学研究科助

教を経て 2024 年より現職.専門は波動による環状プラズマの加 熱・電流駆動実験と数値モデリング.趣味はピアノを弾くこと.



安立 史弥

東京大学大学院新領域創成科学研究科複雑理 工学専攻.2024年東京大学大学院博士前期課 程修了.修士(科学).現在,同大学院博士後 期課程の2年生で,プラズマ波動に関するシ

ミュレーションを行っています. 趣味は研究室の先輩に誘われて 大学院入学後から始めた登山です. 最近はなかなか行けていませ んが,のんびりと楽しんでいます.



んいち 白岩 俊一

Princeton Plasma Physics Laboratory, Principal Research Physicist.東京大学新領域で EBW の研究から波動加熱の分野に入る.高瀬 研究室で助手を勤めたのち,2007 年から MIT

にて ICRF と LH の研究を続ける. 2020 年に PPPL にうつり HHFW に関わるとともに,開発中の Petra-M を用いて国内外で の波動共同研究を進めている.