文章编号:1674-8190(2019)05-722-06

CFD 技术在目标电磁特性计算中的应用

许勇,黄勇,孙俊峰

(中国空气动力研究与发展中心 计算空气动力研究所,绵阳 621000)

摘 要:电磁学中麦克斯韦方程组和流体力学中无粘流动欧拉方程一样,都是具有实特征值的双曲型偏微分 方程组,相同的数学特性使得计算流体力学(CFD)技术能够在计算电磁学(CEM)中得以应用。采用 MUSCL 格式结合 Steger-Warming 分裂计算电磁通量,采用 4 阶 Runge-Kutta 法计算非定常时间推进,借鉴 CFD 方法 计算电磁场边界条件;采用时域有限体积法(FVTD)数值模拟宽带脉冲波、完全导电体、含吸波材料涂层介质/ 金属混合体以及复杂外形目标的电磁散射。结果表明:基于 CFD 的 FVTD 方法能够高精度地计算目标的电磁 特性。

关键词: CFD;麦克斯韦方程组;时域有限体积法;电磁散射;雷达截面

中图分类号: V211; O441.4 文献标识码: A DOI: 10.16615/j. cnki. 1674-8190. 2019. 05. 019

开放科学(资源服务)标识码(OSID):



Xu Yong, Huang Yong, Sun Junfeng

(Computational Aerodynamics Institute, China Aerodynamics Research and Development Center, Mianyang 621000, China)

Abstract: MAXWELL equations of electromagnetism are hyperbolic partial differential equations with real characteristic values as the non-viscous Euler equations of hydrodynamics, so the same mathematical characteristic makes it possible to apply computational fluid dynamics(CFD) techniques into computational electromagnetism (CEM) to get high precision electromagnetic fields. The finite volume time domain method(FVTD) is used in this paper, where flux vector computed by MUCSL scheme and Steger-Warming splitting method, unsteady time marching computed by 4 steps Runge-Kutta method, and the treatment of electromagnetic boundary conditions using the same techniques as in CFD. In the end, through the numerical simulation of electromagnetic scattering of wideband pulse wave, perfect conductor, media coated conductor and complex shape objects, it demonstrated that FVTD method based on CFD can calculate objective electromagnetic characteristic with a better precision.

Key words: CFD; MAXWELL equations; finite volume time domain method; electromagnetic scattering; radar cross section

收稿日期:2019-08-29; 修回日期:2019-09-26

基金项目:试验技术研究项目(1600120081)

通信作者:孙俊峰,stephen000@sina.com

引用格式:许勇,黄勇,孙俊峰. CFD技术在目标电磁特性计算中的应用[J]. 航空工程进展, 2019, 10(5): 722-727.

Xu Yong, Huang Yong, Sun Junfeng. Application of CFD techniques on numerical computation of objective electromagnetic characteristic[J]. Advances in Aeronautical Science and Engineering, 2019, 10(5): 722-727. (in Chinese)

0 引 言

复杂外形目标的电磁散射具有复杂散射机理, 通常包括镜面散射、边缘绕射、爬行波、表面波、几 何非连续结构散射等复杂电磁现象,准确模拟非常 复杂和困难。另一方面,发展快速高效、精度高的 军用复杂外形飞行器的电磁散射计算方法为气动/ 隐身优化设计所迫切需要。传统的高频渐进方法 和部件分解法等虽有方法通用、快捷,易于目标建 模和能捕获主要散射特征的优点,但也有计算误差 较大的缺点。目前国内外发展的电磁散射数值方 法主要包括两类:一类是求解电流积分方程,典型 的例如多层快多极子(MLFMA)方法[1-4];另一类 是求解微分方程的 FDTD 方法[5-7] 以及有限元 (FEM)方法。积分方程方法采用格林函数避免电 磁波在空间传播的耗散、色散误差,但会带来稠密 的耦合系数矩阵;微分方程方法直接计算电磁场, 涉及场的时空计算、传播和累积误差,但也有适用 问题广,易于编程的优点。

电磁学麦克斯韦方程组和流体力学无粘流欧 拉方程都是有实特征值的双曲型偏微分方程组,相 同的数学特性允许采用同样的偏微分数值算法。 时域有限体积法(FVTD)^[8-11]广泛应用于 CFD 工 程中,该方法采用贴体曲线坐标系,避免了传统 FDTD^[5]中笛卡尔网格带来的阶梯效应误差,不同 于 FDTD 二阶中心差分格式和利用电磁场量时/ 空错置来提供人工粘性,FVTD 利用迎风格式和 一定网格密度来降低数值计算中的耗散和色散误 差,其计算机存储与未知量数目同数量级,此时间 推进方法能相容地模拟散射、多重散射、孔穿透、腔 激励等复杂现象而不需特殊处理。国外,在前期导 电体电磁场计算的基础上,FVTD 目前主要发展 在应用层面,例如集成电路设计,FVTD 和高频混 合方法计算电大目标电磁散射。D. K. Firsov 等^[12]研究了 FVTD 和积分方程(IE)结合节省计 算空间和网格量;A. Chatterjee^[13]研究了代数多重 网格技术和 FVTD 方法结合来有效模拟线性电磁 波传播及保证高阶空间离散精度。国内,前期主要 的 FVTD 研究工作侧重于完全导电体电磁散射计 算和多学科优化应用[14-16]。2014年,聂在平等[17] 提出:超电大目标、介质/导体混合结构、腔体以及 多尺度电磁散射问题面临工程挑战,目前基于

CFD 的电磁解算器仍有所欠缺。

为此,本文扩展 FVTD 方法在目标电磁散射 问题中的应用,首先,发展宽带信号入射电磁波 FVTD 方法,在一个非定常过程计算多个频率电 磁散射;然后,发展特殊通量计算方法计算介质/金 属目标电磁散射问题;最后,发展并行 FVTD 方法 数值计算电大尺寸目标电磁散射问题。

1 数值方法

任何电磁问题的电磁场解都满足如下时变麦 克斯韦方程组:

$$\frac{\partial \boldsymbol{B}}{\partial t} + \nabla \times \boldsymbol{E} = 0 \tag{1}$$

$$\frac{\partial \boldsymbol{D}}{\partial t} - \nabla \times \boldsymbol{H} = -\boldsymbol{J} \tag{2}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = 0 \tag{3}$$

$$\nabla \cdot \boldsymbol{D} = \rho \tag{4}$$

式中:B 为磁感应强度矢量;H 为磁场强度;D 为电 位移矢量;E 为电场强度矢量;J 为自由电流密度; ρ 为自由电荷密度。

无源情况下,例如在自由空间中, $J=0,\rho=0$ 。

时变麦克斯韦方程组在直角坐标系下的守恒 形式为

$$\frac{\partial \mathbf{Q}}{\partial t} + \frac{\partial \mathbf{F}_x}{\partial x} + \frac{\partial \mathbf{F}_y}{\partial y} + \frac{\partial \mathbf{F}_z}{\partial z} = 0 \tag{5}$$

其中,

$$\boldsymbol{Q} = \begin{bmatrix} B_x \\ B_y \\ B_z \\ D_x \\ D_y \\ D_z \end{bmatrix}, \boldsymbol{F}_x = \begin{bmatrix} 0 \\ -E_z \\ E_y \\ 0 \\ H_z \\ -H_z \\ 0 \\ H_x \end{bmatrix}, \boldsymbol{F}_z = \begin{bmatrix} 0 \\ -E_z \\ 0 \\ H_z \\ -H_z \\ 0 \\ H_y \\ -H_z \\ 0 \end{bmatrix}$$
$$\boldsymbol{M} = \begin{bmatrix} E_z \\ 0 \\ H_y \\ -H_z \\ 0 \\ H_y \\ -H_z \\ 0 \end{bmatrix}$$
$$\boldsymbol{M} = \{ \boldsymbol{\xi} \in (x, y, z) \\ \boldsymbol{\eta} = \boldsymbol{\eta}(x, y, z) \\ \boldsymbol{\xi} = \boldsymbol{\xi}(x, y, z) \end{cases}$$

得到曲线坐标系下的麦克斯韦方程组守恒形

式为

$$\frac{\partial \hat{\boldsymbol{Q}}}{\partial t} + \frac{\partial \hat{\boldsymbol{F}}_{\varepsilon}}{\partial \xi} + \frac{\partial \hat{\boldsymbol{F}}_{\eta}}{\partial \eta} + \frac{\partial \hat{\boldsymbol{F}}_{\zeta}}{\partial \zeta} = 0 \qquad (6)$$

其中,

$$Q = VQ$$

$$\hat{F}_{\xi} = V(\xi_{x}F_{x} + \xi_{y}F_{y} + \xi_{z}F_{z})$$

$$\hat{F}_{\eta} = V(\eta_{x}F_{x} + \eta_{y}F_{y} + \eta_{z}F_{z})$$

$$\hat{F}_{\zeta} = V(\zeta_{x}F_{x} + \zeta_{y}F_{y} + \zeta_{z}F_{z})$$

$$V = \left|\frac{\partial(x, y, z)}{\partial(\xi, \eta, \zeta)}\right|$$
(7)

式中:V为坐标变换的雅可比矩阵行列式值。

有限体积法的特点是能保持整个网格空间的 通量守恒,对守恒方程(6)在每个网格单元作时间、 空间积分,可以得到方程的数值离散化形式:

â

$$\frac{\Delta Q}{\Delta t} + \frac{\Delta F_{\varepsilon}}{\Delta \xi} + \frac{\Delta F_{\eta}}{\Delta \eta} + \frac{\Delta F_{\zeta}}{\Delta \zeta} = 0$$
(8)

式中:符号"一"代表相应量的数值解; \bar{Q} 为网格单元内变量的平均值, \bar{F}_{ε} 、 \bar{F}_{η} 、 \bar{F}_{ζ} 分别为单元分界处的流通量。

有限体积法的空间精度体现在能否精确模拟 原变量 Q 在网格单元分界面处的状态变量,以得 到相应精确的分界面流通量 F。流通量的计算采 用 Steger-Warming 分裂,也可通过求分界面处的 黎曼(Riemann)解等方法得到。

$$\begin{cases} \boldsymbol{F}_{\varepsilon} = \boldsymbol{F}_{\varepsilon}^{+} + \boldsymbol{F}_{\varepsilon}^{-} \\ \boldsymbol{F}_{\eta} = \boldsymbol{F}_{\eta}^{+} + \boldsymbol{F}_{\eta}^{-} \\ \boldsymbol{F}_{\zeta} = \boldsymbol{F}_{\zeta}^{+} + \boldsymbol{F}_{\zeta}^{-} \end{cases}$$
(9)

式(9)中的单元边界左右流通量可统一写为

$$\boldsymbol{F}_{k}^{+} = \boldsymbol{S}(\boldsymbol{Q}_{\mathrm{L}})\boldsymbol{\Lambda}^{+} (\boldsymbol{Q}_{\mathrm{L}})\boldsymbol{S}^{-} (\boldsymbol{Q}_{\mathrm{L}})$$
(10)

$$\boldsymbol{F}_{k}^{-} = \boldsymbol{S}(\boldsymbol{Q}_{\mathrm{R}})\boldsymbol{\Lambda}^{-}(\boldsymbol{Q}_{\mathrm{R}})\boldsymbol{S}^{-}(\boldsymbol{Q}_{\mathrm{R}})$$
(11)

式中: $k = \xi, \eta, \zeta; S, S^-$ 为相似矩阵; Λ^+, Λ^- 分别为 正负特征值构成的对角矩阵; Q_L, Q_R 分别为分界 面处左右状态变量,可采用 MUSCL 格式得到最 高三阶精度。

$$\boldsymbol{\mathcal{Q}}_{i+\frac{1}{2}}^{\mathrm{L}} = \boldsymbol{\mathcal{Q}}_{i} + \frac{\boldsymbol{\phi}}{4} \left[(1-\boldsymbol{\kappa}) \nabla + (1+\boldsymbol{\kappa}) \Delta \right] \boldsymbol{\mathcal{Q}}_{i}$$
(12)

$$\boldsymbol{Q}_{i+\frac{1}{2}}^{\mathrm{R}} = \boldsymbol{Q}_{i+1} - \frac{\boldsymbol{\phi}}{4} \left[(1+\kappa) \nabla + (1-\kappa) \Delta \right] \boldsymbol{Q}_{i+1}$$
(13)

完全导电壁面反射边界条件,由电磁理论为

$$\hat{\boldsymbol{n}} \times \boldsymbol{E} = 0 \tag{14}$$

$$\hat{\boldsymbol{n}} \cdot \boldsymbol{B} = 0 \tag{15}$$

式中:E,B为总场。

式(14)~式(15)是不完备的,未提供电场垂直 表面、磁场切向于表面信息,补充近似边界条件:

$$\frac{\partial \boldsymbol{E}_n}{\partial n} = 0 \tag{16}$$

$$\hat{\boldsymbol{n}} \times \nabla \times \boldsymbol{H} = 0 \tag{17}$$

本文借鉴 CFD 中固壁边界处理方式,发展了 三种可行的完全导电体(PEC)边界条件,分别是 1、2 阶外插边界条件以及虚拟像点方式,虚拟像点 方式有通用性,有利于数据交换和并行通信。

截断网格外边界采用辐射边界条件或吸收边 界条件,以降低边界反射回波带来的畸变。本文采 用相容条件:

$$(F_{\xi}^{-})_{\text{exit}} = 0 \tag{18}$$

时间计算方面采用与常微分方程相似的龙格 一库塔方法:

$$\boldsymbol{Q}^{n+k/m} = \boldsymbol{Q}^n - \lambda \alpha_k \boldsymbol{R} \left(\boldsymbol{Q}^{n+(k-1)/m} \right) \quad (k = 1, m)$$
(19)

其中,

$$\lambda = \Delta t / v$$
$$\alpha_k = \frac{1}{m - k + 1}$$

式中:m 为龙格一库塔法的步数,本文中 m=4;R 为方程的残差。

2 电磁散射特性计算

2.1 宽带脉冲电磁波入射

时域方法的一个重要优点是在宽带脉冲电磁 波入射情况下,利用非定常计算和傅里叶变换,在 一个计算状态中可以获得多个频率目标电磁散射 特性。

入射信号采用高斯脉冲:

$$f(t) = e^{-\left(\frac{t-t_0}{T_m}\right)^2}$$
(20)

频谱强度由对应的非周期信号傅里叶变换 计算:

$$f_{\omega} = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{j\omega t} \,\mathrm{d}t \tag{21}$$

本文实际计算中从5倍半周期*T*_m信号,即 5×*T*_m开始,整个网格密度由待求最高频(最短波 长)决定,如此低频信号网格密度自然满足精度要 求,停止计算条件为积分面上最大电磁场幅度小于 -18 dB_{\circ}

以高斯型宽带脉冲电磁波入射情况下的金属 球雷达散射截面计算为例,网格为49×121×61。 输入电磁信号如图1所示,频谱分布如图2所示, 金属球宽带信号电磁散射中电磁场时间历程和 3 个频率对应双站 RCS 分布如图 3 所示,可以看出: 与对应解析解吻合很好。



图 1 入射高斯型脉冲电磁波信号











介质/金属目标电磁散射计算 2.2

介质通常指不同于自由空间,其普遍形式是具 有复数型介电常数和磁化率,实部引起电磁波折 射,虚部引发电磁波耗散。采用散射电磁场守恒形 式,电导率和磁导率分别为: $\sigma_e = \omega \varepsilon_i, \sigma_m = \omega \mu_i$ 。利 用介质电磁参数间断处电位移矢量、磁感应强度切 向分量连续插值和构建通量。

$$\frac{\partial \mathbf{B}^{s}}{\partial t} + \nabla \times \mathbf{E}^{s} = (\mu_{0} - \mu) \frac{\partial \mathbf{H}^{i}}{\partial t} - \sigma_{m} (\mathbf{H}^{i} + \mathbf{H}^{s})$$
(22)
$$\frac{\partial \mathbf{D}^{s}}{\partial t} - \nabla \times \mathbf{H}^{s} = (\varepsilon_{0} - \varepsilon) \frac{\partial \mathbf{E}^{i}}{\partial t} - \sigma_{e} (\mathbf{E}^{i} + \mathbf{E}^{s})$$
(23)

一类不同磁化率介质覆盖金属球的双站 RCS 计算结果如图 4 所示。计算条件:ka = 6.28,介质 厚度: $d = \lambda_d/30$ 。





从图 4 可以看出:介质虚部引发电磁能量耗 散,相应降低散射电磁波能量,从而带来 RCS 降低,这也是等离子体隐身机理的验证。

2.3 电大尺寸金属目标电磁散射计算

FVTD方法直接求解麦克斯韦方程组,是全 波数值方法,适用于从低频到高频全范围,但由于 空间网格数量与频率平方成正比,对每个波长如取 大于 15 个网格点情况下,战斗机 X 波段网格数量 达到数十亿规模。对超电大尺寸目标必须辅以并 行算法,因涉及电磁波在三维计算空间传播,其完 全导电体电磁散射计算效率比不上多层快多极子 方法(MLFMA)。

高频电大尺寸目标电磁散射问题中,三维空间 网格的大幅增长使得计算量十分庞大,并行计算势 在必行,因此构建多进程并行平台,包括:①网格多 进程分割和负载平衡,②程序并行化处理,采用 MPI接口进行通信。文献[11]详细介绍了该并行 解算器的验证和相关细节。本文验证计算算例为 美国 EMCC标模。归一化表面诱导电流等值线云 图如图 5 所示,显示电磁反射强度区域分布,截断 锥台单站 RCS 计算与测量比较如图 6 所示。高度 200 mm,底部直径 200、100 mm,计算频率7 GHz, 平行极化,计算验证 FVTD 模拟边缘绕射和爬行 波的能力。使用多块结构网格,包含 257 万网格 点,采用 100 个进程,由于并行 FVTD 程序结构同 于 CFD 解算器,其并行效率亦同于 CFD 中并行有 限体积法流场解算器。





Fig. 5 Contuor of normalized induced surface current



图 6 截断锥台单站 RCS 计算与测量比较(f=7 GHz) Fig. 6 Backscattering RCS of truncated cone compared with measurement(f=7 GHz)

3 结 论

(1)针对宽带脉冲入射电磁波,研究通过非周 期傅里叶变换和非定常 FVTD 计算,在一个计算 状态中获得多个频率电磁散射特性,金属球双站 RCS 与解析解验证比较,吻合良好。

(2) 对于涂覆吸波材料类的介质/导体电磁散 射 FVTD 模拟,导电率在分界面存在间断,相应电 磁场在介质参数突变也存在间断,利用物理边界条 件,研究间断点明确的通量和特殊的插值方式,计 算算例中与 Mie 级数解误差小于1 dB。

(3)针对高频、电大尺寸目标研究了相应并行 算法,包括网格多进程分割和负载平衡、程序并行 化处理及 MPI 接口通信,成功计算高频目标电磁 散射,并与暗室测量结果吻合良好,误差低于 1.5 dBsm。

参考文献

- [1] Song J M, Chew W C. Fast multipole method solution of combined field integral equation[J]. IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 1994, 7(16): 760-765.
- [2] Nachman A. A brief perspective on computational electromagnetic [J]. Journal of Computational Physics, 1996, 125: 237-239.
- [3] Chew W C, Jin J, Michielssen E, et al. Fast and efficient algorithms in computational electromagnetics[M]. Boston: Artech House, 2001.
- [4] 刘战合,王晓璐,王菁,等.理想缺陷目标电磁散射特性提 取新方法[J]. 航空工程进展,2017,8(2):236-243.
 Liu Zhanhe, Wang Xiaolu, Wang Jing, et al. Novel extraction approach of electromagnetic scattering for ideal discontinuities[J]. Advances in Aeronautical Science and Engineering, 2017,8(2):236-243. (in Chinese)
- [5] Yee K S. Numerical solution of initial boundary value problems involving Maxwell's equations in isotropic Media[J].
 IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 1966, 14: 302-307.
- [6] Holland R. Finite difference solution of Maxwell's equations in generalized coordinates[J]. IEEE Transactions on Nuclear Science, 1983, 30: 1-10.
- [7] Fusco M. FDTD algorithm in curvilinear coordinates[J].
 IEEE Transactions on Antennas and Propagation, 1990, 38 (1): 76-89.
- [8] Shankar V, Hill W, Mohammadian A H. A CFD-based finite-volume procedure for computational electromagnetics inter-disiplinary applications of CFD methods [R]. A1AA-1989-1987-CP, 1989.

- [9] Shankar V, Hill W, Mohammadian A H. A time-domain differential solver for electromagnetic scattering problems
 [J]. Proceedings of the IEEE, 1991, 77(5): 709-721.
- [10] Pulliam T H, Zingg D W. Fundamentals of computational fluid dynamics[M]. Switzerland: Springer, 2014.
- [11] 许勇,黄勇,余勇刚. 电大尺寸目标电磁散射的并行 FVTD 计算[J]. 空气动力学学报,2017,35(6):797-800.
 Xu Yong, Huang Yong, Yu Yonggang. Parellel FVTD computation for electromagnetic scattering of electrically large objects[J]. Acta Aerodynamica Sinica, 2017,35(6): 797-800. (in Chinese)
- [12] Firsov D K, Vetri J L. FVTD-integral equation hybrid for Maxwell's equations[J]. International Journal of Numerical Modelling, 2007, 21: 29-42.
- [13] Chatterjee A. A multilevel numerical appraoch with application in time-domain electromagnetics [J]. Communications in Computing Physics, 2015, 15(3): 703-720.
- [14] Jia Shouqing. Finite volume time domain with the green function method for electromagnetic scattering in Schwarzschild spacetime[J]. Chinese Physics Letters, 2019, 36(1): 23-29.
- [15] Jiang Xiangwen, Zhao Qijun. Numerical optimization on aerodynamics/stealth characteristics of airfoil based on CFD/CEM Coulping method[J]. Transactions of Nanjing University of Aeronautics and Astronautics, 2016, 33(3): 274-284.
- [16] 何开锋,钱炜祺. 基于流体力学和电磁学方程数值求解的 飞行器气动隐身一体化设计[J]. 空气动力学学报,2009, 27(2):180-185.

He Kaifeng, Qian Weiqi. Integrated aircraft design of aerodynamic and stealthy performance with numerically solving fluid dynamics and electromagnetics equations [J]. Acta Aerodynamica Sinica, 2009, 27(2): 180-185. (in Chinese)

[17] 聂在平,胡俊. 面向工程应用能力提升的电磁散射高效数 值分析:进展与挑战[J]. 电波科学学报,2014,29(1): 1-11.

> Nie Zaiping, Hu Jun. Application capability promotion oriented efficient numerical analysis of EM scattering: progresses and chanllenge[J]. Chinese Journal of Radio Science, 2014, 29(1); 1-11. (in Chinese)

作者简介:

许 勇(1971-),男,博士,副研究员。主要研究方向:再人物 理、计算电磁学。

黄 勇(1970-),**男**,博士,研究员。主要研究方向:计算空气 动力学。

孙俊峰(1973-),男,博士,高级工程师。主要研究方向:优化 方法、多学科优化设计。

(编辑:马文静)