色散媒质中 ADI-FDTD 的 PML

王禹 袁乃昌

(国防科技大学电子科学与工程学院 长沙 410073)

摘 要: 基于交替方向隐式(ADI)技术的时域有限差分法(FDTD)是一种非条件稳定的计算方法,该方法的时间步长 不受 Courant 稳定条件限制,而是由数值色散误差决定。与传统的 FDTD 相比, ADI-FDTD 增大了时间步长,从而 缩短了总的计算时间。该文采用递归卷积(RC)方法导出了二维情况下色散媒质中 ADI-FDTD 的完全匹配层(PML) 公式。应用推导公式计算了色散土壤中目标的散射,并与色散媒质中 FDTD 结果对比,在大量减少计算时间的情 况下,两者结果符合较好。

关键词: 时域有限差分法, 交替方向隐式技术, 完全匹配层, 色散媒质

中图分类号: O441 文献标识码: A 文章编号: 1009-5896(2005)10-1677-04

PML Implementation for ADI-FDTD in Dispersive Media

Wang Yu Yuan Nai-chang

(School of Electronic Science and Engineering, NUDT, Changsha 410073, China)

Abstract Alternating Direction Implicit-Finite Difference Time Domain(ADI-FDTD) is unconditionally stable and the maximum time step size is not limited by the Courant stability condition, but rather by numerical error. Compared with the conventional FDTD method, the time step size of ADI-FDTD can be enlarged arbitrarily. In this paper 2D PML implementation is proposed for ADI-FDTD in dispersive media using recursive convolution method. ADI-FDTD formulations for dispersive media can be derived from the simplified Perfectly Matched Layer (PML). Numerical results of ADI-FDTD with PML for dispersive media are compared with FDTD. Good agreement is observed.

Key words Finite Difference Time Domain(FDTD), Alternating-Direction Implicit(ADI), Perfectly Matched Layer(PML), Dispersive media

1 引言

时域有限差分法(FDTD)是一种简单有效的时域方法^[1], 已经被广泛地用于求解电磁场问题。但是,FDTD空间网格 的选取必须远小于波长,而时间步长的选取又受到Courant 稳定条件的限制,这就需要相当长的仿真计算时间才能得到 较精确的结果。近来出现的基于交替方向隐式 (Alternating Direction Implicit, ADI) 技术的FDTD方法^[2-4],把ADI技术应 用到FDTD的迭代公式中,采用Yee氏网格形成隐式FDTD表 达式,该方法是非条件稳定的,时间步长不受Courant稳定条 件限制,而由数值精度决定,因此在具有相同精度的基础上 可以大幅缩短计算时间。PML吸收层也在ADI-FDTD的计算 中得到广泛应用^[5-7]。本文采用递归卷积(RC)方法^[8]导出了色 散媒质中ADI-FDTD的PML表示式。对于Debye型色散,进一 步导出了用于迭代计算的PML表示式,其他色散媒质的PML 迭代公式可由相似方法得到。最后,应用推导公式计算了色 散土壤中目标的散射,并与FDTD结果进行了比较。

2 色散媒质中的 PML-ADI-FDTD

考虑二维TE波,导电色散媒质中的PML方程为^[9] $\partial D_x / \partial t + \sigma E_x + \sigma_y E_x = \partial (H_{zx} + H_{zy}) / \partial y$ (1) $\partial D_y / \partial t + \sigma E_y + \sigma_x E_y = -\partial (H_{zx} + H_{zy}) / \partial x$ (2)

$$\mu(\partial H_{xx}/\partial t) + \sigma_{x}^{*}H_{xx} = -\partial E_{y}/\partial x \tag{3}$$

$$\mu(\partial H_{zy}/\partial t) + \sigma_y^* H_{zy} = \partial E_x/\partial y \tag{4}$$

其中

$$D_{\eta}(t) = \varepsilon_0 \varepsilon_{\infty} E_{\eta}(t) + \varepsilon_0 \int_0^t E_{\eta}(t-\tau) \chi_{\eta}(\tau) \mathrm{d}\tau$$
(5)

 $\eta = x, y$, ε_0 为自由空间介电常数, ε_∞ 为频率无穷大时的相 对介电常数, $\chi_\eta(\tau)$ 为吸收层中媒质电极化率。将式(5)的时 间离散化 $t = n\Delta t$, $D_n(t)$ 可以表示为

 $D_{\eta}^{n} = D_{\eta}(n\Delta t) = \varepsilon_{0}\varepsilon_{\infty}E_{\eta}(n\Delta t) + \varepsilon_{0}\int_{0}^{n\Delta t}E_{\eta}(n\Delta t - \tau)\chi_{\eta}(\tau)d\tau$ (6) 假设所有场分量在 $\Delta t/2$ 时间内为常量,式(6)可以进一步表 示为

²⁰⁰⁴⁻⁰⁴⁻²⁶ 收到, 2004-11-08 改回

(12)

$$D_{\eta}^{n} = \varepsilon_{0} \varepsilon_{\infty} E_{\eta}^{n} + \varepsilon_{0} \sum_{m=0}^{2n-1} E_{\eta}^{n-m/2} \int_{m\Delta t/2}^{(m+1)\Delta t/2} \chi_{\eta}(\tau) \mathrm{d}\tau$$
(7)

令 $\chi_{\eta m} = \int_{m\Delta t/2}^{(m+1)\Delta t/2} \chi_{\eta}(\tau) d\tau$, $\Delta \chi_{\eta m} = \chi_{\eta m} - \chi_{\eta(m+1)}$, 应用式(7) 可得

$$D_{\eta}^{n+1/2} - D_{\eta}^{n} = \varepsilon_{0}(\varepsilon_{\infty} + \chi_{\eta 0})E_{\eta}^{n+1/2} - \varepsilon_{0}\varepsilon_{\infty}E_{\eta}^{n} - \varepsilon_{0}\sum_{m=0}^{2n-1}E_{\eta}^{n-m/2}\Delta\chi_{\eta m}$$
(8)

将 RC 方法所得式(8)和 ADI 方法用于离散化的色散媒质 PML 方程中,则色散媒质中 ADI-FDTD 的 PML 迭代过程可 表示为:

(1) 第 n步到第 n+1/2 步:

 $E_x^{n+1/2}(i+1/2,j)$

$$= C_{y0}E_x^n(i+1/2,j) + C_{y1}\psi_x^n(i+1/2,j) + C_{y1}[H_{zx}^n(i+1/2,j+1/2) + H_{zy}^n(i+1/2,j+1/2) - H_{zx}^n(i+1/2,j-1/2) - H_{zy}^n(i+1/2,j-1/2)]/\Delta y$$
(9)

 $E_v^{n+1/2}(i,j+1/2)$

$$= C_{x0}E_{y}^{n}(i, j+1/2) + C_{x1}\psi_{y}^{n}(i, j+1/2) - C_{x1}[H_{zx}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2) + H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2) - H_{zx}^{n+1/2}(i-1/2, j+1/2) - H_{zy}^{n+1/2}(i-1/2, j+1/2)]/\Delta x$$
(10)

 $H_{7x}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2)$

$$= D_{x0}H_{zx}^{n}(i+1/2, j+1/2) - D_{x1} \cdot [E_{y}^{n+1/2}(i+1, j+1/2) - E_{y}^{n+1/2}(i, j+1/2)]/\Delta x \quad (11)$$

 $H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2)$

$$= D_{y0}H_{zy}^{n}(i+1/2, j+1/2) + D_{y1}[E_{x}^{n}(i+1/2, j+1) - E_{x}^{n}(i+1/2, j)]/\Delta y$$

(2) 第 n+1/2 步到第 n+1 步:

 $E_x^{n+1}(i+1/2,j)$

$$= C_{y0}E_x^{n+1/2}(i+1/2,j) + C_{y1}\psi_x^{n+1/2}(i+1/2,j) + C_{y1}[H_{zx}^{n+1}(i+1/2,j+1/2) + H_{zy}^{n+1}(i+1/2,j+1/2) - H_{zx}^{n+1}(i+1/2,j-1/2) - H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2,j-1/2)]/\Delta y \quad (13)$$

 $E_y^{n+1}(i, j+1/2)$

$$= C_{x0} E_y^{n+1/2}(i, j+1/2) + C_{xl} \psi_y^{n+1/2}(i, j+1/2) - C_{xl} [H_{zx}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2) + H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2)] - H_{zx}^{n+1/2}(i-1/2, j+1/2) - H_{zy}^{n+1/2}(i-1/2, j+1/2)] / \Delta x$$
(14)
$$H_{zy}^{n+1}(i+1/2, j+1/2)$$

$$= D_{x0}H_{zx}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2) - D_{x1} \cdot [E_{y}^{n+1/2}(i+1, j+1/2) - E_{y}^{n+1/2}(i, j+1/2)]/\Delta x \quad (15)$$

 $H_{zy}^{n+1}(i+1/2, j+1/2) = D_{y0}H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2, j+1/2) + D_{y1}[E_x^{n+1}(i+1/2, j+1) - E_x^{n+1}(i+1/2, j)]/\Delta y$ (16)

其中

$$C_{\eta 0} = \frac{(2\varepsilon_0 \varepsilon_\infty) / \Delta t - (\sigma + \sigma_\eta) / 2}{[2\varepsilon_0 (\varepsilon_\infty + \chi_{\eta 0})] / \Delta t + [\sigma + \sigma_\eta] / 2}$$
(17)

$$C_{\eta 1} = \frac{1}{\left[2\varepsilon_0(\varepsilon_\infty + \chi_{\eta 0})\right]/\Delta t + (\sigma + \sigma_\eta)/2}$$
(18)

$$D_{\eta 0} = \frac{1 - (\sigma_{\eta}^* \Delta t) / (4\mu)}{1 + (\sigma_{\eta}^* \Delta t) / (4\mu)}$$
(19)

$$D_{\eta 1} = \frac{\Delta t / (2\mu)}{1 + (\sigma_{\eta}^* \Delta t) / (4\mu)}$$
(20)

 $\eta = x, y$ 。对于不同的色散类型, ψ_{η}^{n} , $\psi_{\eta}^{n+1/2} 和 \chi_{\eta 0}$ 具有不同的表示式。对于 Debye 色散, 频域相对介电常数 $\varepsilon(\omega) = \varepsilon_{\infty} + (\varepsilon_{s} - \varepsilon_{\infty})/(1 + j\omega t_{0})$, 则相对应的 PML 吸收 层 相 对 介 电 常 数 ^[9] 为 $\varepsilon(\omega) = \varepsilon_{\infty} + [(\varepsilon_{s} - \varepsilon_{\infty})/(1 + j\omega t_{0})]$ $\cdot (1 - (\sigma_{\eta} t_{0})/(\varepsilon_{0} \varepsilon_{s}))$, $\sigma_{\eta} \pi \sigma_{\eta}^{*}$ 满足以下关系 $\sigma_{\eta}/(\varepsilon_{0} \varepsilon_{s}) = \sigma_{\eta}^{*}/\mu$,其中 ε_{s} 为静态相对介电常数, t_{0} 为迟豫时间常数。 由以上关系可以得到

 $\psi_x^n(i+1/2,j) = e^{-\Delta t/2t_0} \psi_x^{n-1/2}(i+1/2,j)$ $+ \frac{2\varepsilon_0}{2\varepsilon_0} (c_0 - c_0) \left(1 - \frac{\sigma_y t_0}{2\varepsilon_0}\right) (1 - e^{-\Delta t/2t_0})^2 + E^n(i+1/2)$

$$+\frac{2\varepsilon_0}{\Delta t}(\varepsilon_s - \varepsilon_\infty) \left(1 - \frac{\sigma_y t_0}{\varepsilon_0 \varepsilon_s}\right) (1 - e^{-\Delta t/2t_0})^2 \cdot E_x^n(i+1/2,j) \quad (21)$$

$$\psi_{y}^{n}(i, j+1/2) = e^{-\Delta t/2t_{0}}\psi_{y}^{n-1/2}(i, j+1/2) + \frac{2\varepsilon_{0}}{\Delta t}(\varepsilon_{s}-\varepsilon_{\infty})\left(1-\frac{\sigma_{x}t_{0}}{\varepsilon_{0}\varepsilon_{s}}\right)(1-e^{-\Delta t/2t_{0}})^{2}\cdot E_{y}^{n}(i, j+1/2) \quad (22)$$

$$\chi_{\eta 0} = (\varepsilon_s - \varepsilon_{\infty}) \left(1 - \frac{\sigma_{\eta} t_0}{\varepsilon_0 \varepsilon_s} \right) (1 - e^{-\Delta t/2t_0})$$
(23)

 $\psi_x^{n+1/2}$, $\psi_y^{n+1/2}$ 具有与 ψ_x^n , ψ_y^n 相似的表示式。

式(9)~式(12)和式(13)~式(16)是隐式,还需进一步推导 迭代公式。将式(10)与式(11)联立消去 $H_z^{n+1/2}$,可以得到

$$\begin{split} E_{y}^{n+1/2}(i-1,j+1/2) &- \left(\frac{\Delta x^{2}}{C_{x1}D_{x1}} + \frac{D_{x1}}{D_{(x-1)1}} + 1\right) E_{y}^{n+1/2}(i,j+1/2) \\ &+ \frac{D_{x1}}{D_{(x-1)1}} E_{y}^{n+1/2}(i+1,j+1/2) \\ &= -\frac{C_{x0}\Delta x^{2}}{C_{x1}D_{(x-1)1}} E_{y}^{n}(i,j+1/2) - \frac{\Delta x^{2}}{D_{(x-1)1}} \psi_{y}^{n}(i,j+1/2) \\ &+ \frac{\Delta x}{D_{(x-1)1}} [D_{x0}H_{zx}^{n}(i+1/2,j+1/2) + D_{y0}H_{zy}^{n}(i+1/2,j+1/2)] \\ &- D_{(x-1)0}H_{zx}^{n}(i-1/2,j+1/2) - D_{y0}H_{zy}^{n}(i-1/2,j+1/2)] \\ &+ \frac{D_{y1}\Delta x}{D_{(x-1)1}\Delta y} [E_{x}^{n}(i+1/2,j+1) - E_{x}^{n}(i+1/2,j)] \\ &- E_{x}^{n}(i-1/2,j+1) + E_{x}^{n}(i-1/2,j)] \end{split}$$

将式(13)与式(16)联立消去 H_z^{n+1} ,可以得到

$$\begin{split} E_x^{n+1}(i+1/2,j-1) &- \left(\frac{\Delta y^2}{C_{yl}D_{(y-1)l}} + \frac{D_{yl}}{D_{(y-1)l}} + 1\right) E_x^{n+1}(i+1/2,j) \\ &+ \frac{D_{yl}}{D_{(y-1)l}} E_x^{n+1}(i+1/2,j+1) \\ = &- \frac{C_{y0}\Delta y^2}{C_{yl}D_{(y-1)l}} E_x^{n+1/2}(i+1/2,j) - \frac{\Delta y^2}{D_{(y-1)l}} \psi_x^{n+1/2}(i+1/2,j) \\ &- \frac{\Delta y}{D_{(y-1)l}} [D_{x0}H_{zx}^{n+1/2}(i+1/2,j+1/2) \\ &+ D_{y0}H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2,j+1/2) - D_{x0}H_{zx}^{n+1/2}(i+1/2,j-1/2) \\ &- D_{(y-1)0}H_{zy}^{n+1/2}(i+1/2,j-1/2)] \\ &+ \frac{D_{xl}\Delta y}{D_{(y-1)l}\Delta x} [E_y^{n+1/2}(i+1,j+1/2) - E_y^{n+1/2}(i,j+1/2) \\ &- E_y^{n+1/2}(i+1,j-1/2) + E_y^{n+1/2}(i,j-1/2)] \end{split}$$

将式(24)和式(25)分别代替式(10)和式(13), PML 吸收层 中一个循环迭代过程为 9→24→11→12 →25→14→ 15→16。色散媒质中 ADI-FDTD 迭代方程可由 $\sigma_{\eta} = 0$ 和 $\sigma_{\eta}^{*} = 0$ 得到。式(24)和式(25)可以分别组成实三对角线性方 程,采用追赶法即可求解。

3 计算实例

根据以上公式,计算了土壤中良导体圆柱的散射。计算 空间尺寸 3m×2m,外边界采用 PML 截断,土壤-空气界面位 于 X=0.5m 处,良导体圆柱半径 0.5m,中心距离地面 1.5m。 土壤参数 ε_s = 5.9659 , ε_{∞} = 5.8617 , μ_r = 1.0 , t_0 = 2.5688× 10⁻¹⁰ s, σ = 0.016 。点 A 位于(0.4m, 1.0m)。



图 1 土壤中良导体圆柱的散射结构

计算空间采用均匀网格剖分,网格尺寸 0.01 m× 0.01 m, Courant稳定条件 $\Delta t \leq 23.6$ ps。分别计算了f=300MHz的正弦 连续波和截止频率为 300MHz高斯脉冲激励的散射。在 X=0.45 平面加入激励源激励E_y,应用FDTD和ADI-FDTD计算 了土壤中良导体圆柱的散射,点A处的电场E_y如图 2 和图 3 所 示。ADI-FDTD的PML吸收效果如图 4 所示,PML电导率取

$$\sigma_{\eta}(\eta) = \frac{\sigma_{\eta \max} |\eta - \eta_0|^4}{d^4}, \quad \eta = x, y, \ddagger \oplus \sigma_{\eta \max} = \frac{5\varepsilon_s}{4\pi}, \quad d$$
 PML

层厚度, η_0 为PML层与色散媒质的界面。

以上仿真均采用 PIII 800PC, 对于 FDTD, 取 $\Delta t = 16.67$ ps, 计算 3200 个时间步长, 耗时 303s, 所需存储 量为 3.85MByte。对于 ADI-FDTD, 取 $\Delta t = 133$ ps, 计算 400 个时间步长, 耗时 74s, 所需存储量为 4.36MByte。ADI-FDTD 与 FDTD 结果基本相同, 而 ADI-FDTD 的计算时间仅为 FDTD 的 24%。在精度允许的范围内,适当增大 ADI-FDTD 的时间步长, 可以进一步减少计算时间。



4 结束语

本文应用递归卷积方法导出了色散媒质中 ADI-FDTD 的 PML 吸收层,将具有 PML 吸收层的色散媒质中 ADI-FDTD 方法用于计算土壤中目标的散射,实例表明, ADI-FDTD 的 PML 吸收层具有与色散媒质 FDTD 的 PML 相 同的吸收效果。计算结果与传统 FDTD 方法基本相同时, ADI-FDTD 可大幅缩短计算时间。该方法还可推广到其他色 散媒质以及三维问题中,使 PML-ADI-FDTD 的适应范围更 为广阔。

参考文献

[1] Yee K S. Numerical solution of initial boundary problems involving Maxwell's equations in isotropic media. *IEEE Trans on*

AP, 1966, 14(4): 302 - 307.

- [2] Takefumi Namiki. A new FDTD algorithm based on alternating direction implicit method. *IEEE Trans. on MTT*, 1999, 47(10): 2003 – 2007.
- [3] Takefumi Namiki. 3D ADI-FDTD method—unconditionally stable time domain algorithm for solving full vector Maxwell's equations. *IEEE Trans. on MTT*, 2000, 48(10): 1743 – 1748.
- [4] Zheng Fenghua, Chen Zhizhang, Zhang Jiazong. Toward the development of three-dimensional unconditionally stable finite difference time domain method. *IEEE Trans. on MTT*, 2000, 48(9): 1550 – 1558.
- [5] Wang Shumin, Teixeira F L. An efficient PML implementation for the ADI-FDTD method. *IEEE MGWL*, 2003, 13(2): 72 – 74.
- [6] Gedney S D, et al. Perfectly matched layer media with CFS for an unconditionally stable ADI-FDTD method. IEEE Trans on AP,

2001, 49(11): 1554 - 1559.

- [7] Liu Gang, Gedney S D. Perfectly matched layer media for an unconditionally stable three-dimensional ADI-FDTD method. *IEEE MGWL*, 2000, 10(7): 261 – 263.
- [8] Luebbers R. A frequency-dependent finite difference time domain formulation for dispersive materials. *IEEE Trans. on EMC*, 1990, 32(3): 222 – 227.
- Uno T. Perfectly matched layer absorbing boundary condition for dispersive medium. *IEEE MGWL*, 1997, 7(9): 264 – 266.
- 王 禹: 男,1975年生,博士生,从事电磁兼容、电磁散射方面的研究.
- 袁乃昌: 男,1965年生,教授,博士生导师,主要从事微波毫米 波电路、相控阵天线、电磁散射与超宽带技术等方面的 研究.