2013年6月

doi:10.11835/j.issn.1674-4764.2013.03.025

# 应用时域有限差分法计算房间脉冲响应和声场参数

黄坤朋1,2,赵越喆1

(1. 华南理工大学 亚热带建筑科学国家重点实验室,广州 510640;2. 国光电器股份有限公司 博士后工作站,广州 510800)

摘 要:在室内声学时域有限差分(FDTD)计算模型中,将房间的复阻抗边界用数字阻抗滤波器描述,并给出了门、窗和墙壁的数字滤波器复阻抗模型,应用该模型计算房间脉冲响应和声场参数。 对一真实房间,将FDTD模拟计算得到的房间脉冲响应和声学参数与实际测量结果相比较,验证了 在室内声学FDTD计算中,采用数字滤波器近似的复阻抗边界模型能较好地模拟房间中的声场。 关键词:室内声学;时域有限差分法(FDTD);声学复阻抗边界;数字滤波器 中图分类号:TU112 文献标志码:A 文章编号:1674-4764(2013)03-0157-05

# Calculation of Room Impulse Reponse and Acoustic Parameters by Finite-difference Time-domain Method

Huang Kunpeng<sup>1,2</sup>, Zhao Yuezhe<sup>1</sup>

(1. State Key Laboratory of Subtropical Building Science, South China University of Technology, Guangzhou 510640, P. R. China;2. Postdoctoral Programme, Guoguang Electric Company Ltd., Guangzhou 510800 P. R. China)

**Abstract**: The administrator boundaries in room were modeled by digital filters of complex impedance in finite-difference time-domain (FDTD) method. Doors, windows and walls were described respectively by their complex impedance boundaries with digital filters. Impulse responses in a room were calculated with the FDTD model, and typical room acoustics parameters were obtained from the responses. The high correlation coefficients between the calculated and measured impulse responses and the good agreement in acoustic parameters show that sound field in room can be properly simulated by this FDTD model. **Key words**: room acoustics; finite-difference time-domain (FDTD); acoustic impedance boundary; digital filter

使用时域有限差分(FDTD)数值计算技术求解 声波方程的关键是建立精确稳定的边界模型。理想 刚性边界和全吸收边界<sup>[1-2]</sup>只能应用于一些特殊的 边界情况。在室内空间中更为普遍的情况是,当声 波经房间界面反射后,反射声波的幅值和相位都随 频率发生变化。早期在房间声场模拟中使用的简化 阻抗边界模型<sup>[3]</sup>只考虑声波的幅值变化,而忽略声 波的相位变化。而复阻抗边界同时考虑声波入射到 边界时幅值和相位的改变及其与频率的关系。 传统上,FDTD中的复阻抗边界模型由其等效的力学模型近似<sup>[4-6]</sup>。近年来,Kowalczyk等<sup>[7-8]</sup>将 界面声阻抗用数字阻抗滤波器描述,与前者相比,数 字滤波器法可以更加直接地从界面复阻抗的物理表 达式求得其 FDTD模型。Kowalczyk等<sup>[7]</sup>给出了房 间复阻抗边界无限长脉冲响应数字滤波器(IIR)的 FDTD表达式,并通过与理论值对比,证明该方法可 准确地模拟声波局部作用表面的声反射。本文尝试 将该技术应用于室内声场三维计算机仿真,通过与

基金项目:国家自然科学基金(50938003)

作者简介:黄坤朋(1980-),男,博士(后),主要从事室内声学研究,(E-mail)ohmycar@163.com。

赵越喆(通信作者),女,教授,博士生导师,(E-mail)arzhyzh@scut.edu.cn。

收稿日期:2012-12-20

158

实测脉冲响应及声场参数的对比,探讨该模型的有效性。

# 1 复阻抗边界的 FDTD 计算模型

### 1.1 FDTD 方程

当声波振幅较小,且声波在空气中传播时的能 量衰减可被忽略时,均匀的理想空气介质中的声波 方程为:

$$\frac{\partial^2 p}{\partial t^2} = c^2 \nabla^2 p \tag{1}$$

其中 *p* 为声压, Pa; *c* 为声波在介质中的传播速度, m/s; ▽ 为拉普拉斯算符。

将方程(1)离散化,对非交错网格,其三维空间 网格节点处声压的 FDTD 表达式为:

 $p^{n+1}(i,j,k) = \left(c\frac{\Delta t}{\Delta h}\right)^{2} \left[p^{n}(i+1,j,k) + p^{n}(i-1,j,k)\right] + p^{n}(i,j+1,k) + p^{n}(i,j-1,k) + p^{n}(i,j,k) + p^{n}(i,j,k) + p^{n}(i,j,k) + p^{n}(i,j,k) - p^{n-1}(i,j,k) + 2\left(1 - 3\left(c\frac{\Delta t}{\Delta h}\right)^{2}\right)p^{n}(i,j,k) - p^{n-1}(i,j,k)$ (2)

其中,  $p^{n}(i, j, k)$  表示在网格节点 (i, j, k) 上 n 时刻的声压, n 是离散化的时间变量。 $\Delta h$  和 $\Delta t$  分别为 网格的单元步长和时间步长。某点下一时刻的声压  $p^{n+1}(i, j, k)$  决定于这点上一时刻的声压、这点周围 6 个相邻点(如图 1)的上一时刻声压,以及这点的再上一时刻声压。因此从时间上来看,总共需要 3 套存储空间,分别用于存储 n+1、n以及n-1时刻的声压值。



图 1 三维坐标下的声压网格点分布

#### 1.2 复阻抗边界 IIR 数字滤波器的设计

对局部作用表面,界面上某一质点的振动速度 只与空气中和这个点最相邻的质点声压有关,而与 其它质点声压无关<sup>[9]</sup>。同时,考虑到复阻抗边界为 频率的函数,具有幅度响应和相位响应的特性,而滤 波器也有幅度和相位的频率响应,因此可以使用滤 波器模拟复阻抗边界<sup>[7]</sup>。 首先,设计边界的法向反射系数 R 的 IIR 模拟 滤波器:

R(s) =

 $\frac{b'(1)s^{n} + b'(2)s^{n-1} + \dots + b'(n)s^{1} + b'(n+1)}{a'(1)s^{n} + a'(2)s^{n-1} + \dots + a'(n)s^{1} + a'(n+1)}$ (3)

其中 s 为拉普拉斯变量 , b' 和 a' 为滤波器系数。边 界的特性声阻抗率  $\xi(s)$  的 IIR 滤波器可由下式计算 得到:

$$\xi(s) = \frac{Z(s)}{\rho_0 c} = \frac{1 + R(s)}{1 - R(s)} =$$

 $\frac{b(1)s^{n} + b(2)s^{n-1} + \dots + b(n)s^{1} + b(n+1)}{a(1)s^{n} + a(2)s^{n-1} + \dots + a(n)s^{1} + a(n+1)}$ (4)

利用双线性变换<sup>[10]</sup>将(4)式离散化,得到其数 字形式:

$$\xi(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_{n-1} z^{-(n-1)} + b_n z^{-n}}{a_0 + a_1 z^{-1} + \dots + a_{n-1} z^{-(n-1)} + a_n z^{-n}}$$
(5)

其中, $a_0$ , $a_i$ , $b_0$ , $b_i$ 为数字滤波器的系数,n为滤波器的阶数。z 和 s的关系为:

$$s = \frac{2}{T} \frac{z-1}{z+1} \tag{6}$$

式中T为计算模型中的采样周期,等于公式(2)中的 $\Delta t$ 。

将(5)式应用于 FDTD 计算模型。例如在右边 界中,即 p(i, j, k) 在边界上, p(i+1, j, k) 则在 边界的右边,边界上声压 p(i, j, k) 的 FDTD 表达 式为<sup>[7-8]</sup>:

 $p^{n+1}(i,j,k) = \{m^2 [2p^n(i-1,j,k) + p^n(i,j+1,k)] + p^n(i,j-1,k) + p^n(i,j,k+1) + p^n(i,j,k-1)] + \frac{m^2}{b_0}g^n + \left(\frac{ma_0}{b_0} - 1\right)p^{n-1}(i,j,k)\}$ 

$$\left(1 + \frac{ma_0}{b_0}\right)^{-1} \tag{7}$$

式中

$$m = c \frac{\Delta T}{\Delta h} \tag{8}$$

$$g^{n} = \sum_{i=1}^{N} (b_{i} x^{n-i} - a_{i} y^{n-i})$$
(9)

$$x^{n} = \frac{a_{0}}{\lambda b_{0}} [p^{n+1}(i,j,k) - p^{n-1}(i,j,k)] - \frac{g^{n}}{b_{0}}$$
(10)

$$y^{n} = \frac{1}{a_{0}} (b_{0} x^{n} + g^{n})$$
(11)

式(2)和式(7)分别为声波在房间中和房间界面 上的 FDTD 计算表达式。在模型中加入激励声源, 即可计算房间的脉冲响应,并求出声学参数。

对于复阻抗滤波器的设计,若是穿孔板、多孔吸 声材料等则可以根据已有的阻抗模型<sup>[9]</sup>进行设计。 第3期

近乎刚性的界面则可令其吸声和反射声压相位的变 化均近似为零。对复杂界面,可通过驻波管测得其 复阻抗或复数形式的反射系数。

# 2 计算实例

# 2.1 房间模型

1个实际房间的长、宽、高尺寸分别 6.46 m× 3.56 m×3.80 m。铝合金玻璃窗和木门的大小分别为 1.88 m×2.4 m和 1.5 m×3.19 m,位于房间的两端墙 上,见图 2。声源点 S 高出地面 1.28 m,6 个受声点 R1~R6 高出地面 1.2 m,它们在水平面上的坐标分 别为(单位:m):R1(1.33, 1.14),R2(1.33, 1.89), R3(2.45, 1.10),R4(2.46, 1.88),R5(3.33, 1.11), R6(3.33, 1.86)。



图 2 计算的房间及声源点和受声点

窗和木门声阻抗模型可近似表达为[9]:

$$Z(s) = Ms + \rho_0 c \tag{12}$$

其中: $\rho_0$ 为空气的密度,取为 1. 21 kg/m<sup>3</sup>, *c* 等于 343 m/s, *M* 为窗或木门的面密度,分别为 7. 5 和 12 kg/m<sup>2</sup>,拉普拉斯变量  $s = j\omega$ 。

由式(4),它对应的反射系数为:

$$R(s) = \frac{Z/\rho_0 c - 1}{Z/\rho_0 c + 1} = \frac{0 + Ms}{2\rho_0 c + Ms}$$
(13)

将 R(s) 离散化,采用双线性变换的方法将其转 化成数字滤波器的形式:

$$R(z) = \frac{M - M z^{-1}}{\rho_0 c T + M + (\rho_0 c - M) z^{-1}}$$
(14)

其对应的特性声阻抗率

$$\xi_w(z) = \frac{\rho_0 cT + 2M + (\rho_0 cT - 2M)z^{-1}}{\rho_0 cT + \rho_0 cTz^{-1}} \quad (15)$$

公式(15)的滤波器系数为

$$b_0 = \rho_0 cT + 2M, b_1 = \rho_0 cT - 2M \tag{16}$$

$$a_0 = \rho_0 c T, a_1 = \rho_0 c T \tag{17}$$

房间其余墙面为砖墙抹灰,地面为水磨石,近似 刚性界面,为此可设计一个低吸声、声阻抗相位响应 近似为零的 IIR 滤波器。对应地面的数字滤波器系 数为: $b_0 = 1.990$  6, $b_1 = -0.702$  0, $a_0 = 0.009$  4,  $a_1 = -0.004$  3; 对墙面,构建的数字滤波器系数 为:  $b_0 = 1.985$  1, $b_1 = -0.749$  6, $a_0 = 0.014$  9,  $a_1 = -0.006$  0。在 2 kHz 的频率范围,所设计的墙 面和地面的数字滤波器所对应的法向吸声系数以及 相位响应如图 3 所示。吸声系数在 0.01~0.03 之 间,复阻抗相位频率响应接近于零,即反射声波经界 面反射后相位基本不发生变化。



图 3 水泥地面和抹灰砖墙的声阻抗率数字滤波器 对应的法向吸声系数及相位响应

### 2.2 计算步长和脉冲声源

使用 FDTD 模型计算声场时,为使计算过程不 发散, $\Delta h$  应小于最大研究波长的  $1/10^{[11]}$ ,结合所 用的硬件水平,本计算中取 $\Delta h = 0.05$  m。此外,根 据三维稳定性条件<sup>[4]</sup>:

$$\Delta t \leqslant \frac{\Delta h}{\sqrt{3}c} \tag{18}$$

取时间步长 dt=0.084 2 ms。按此参数设置,至少可以确保计算模型适用于 700 Hz 以下的频率。

高斯脉冲是声场仿真中常用的脉冲声源之一, 它的时域表达式为:

 $s(t) = -A(t - t_0) \exp[-(t - t_0)^2/\tau]$  (19) 其中  $t_0$  表示高斯脉冲波节出现的时刻, A 和  $\tau$  为常数, 分别用于调节脉冲的幅度和宽度。本文的计算中, 取  $A=0.25, \tau=20\Delta t, t_0=28\Delta t$ 。高斯脉冲信号如图 4 所示。

由于采用的高斯脉冲总有一定的时间宽度,即 其所对应的频响曲线不是覆盖所有频率范围的平直 曲线,因此使用高斯脉冲作为激励声源时,需对所得 到的脉冲响应进行修正。

房间中某点的响应在时域上可由下式表达:

$$y(t) = s(t) * h(t)$$
(20)

其中 *s*(*t*) 为激励声源信号, *h*(*t*) 为房间脉冲响应, 符号 \* 为卷积运算符。由上式有:

$$h(t) = I_{S}(t) * y(t)$$
其中,  $I_{S}(t)$ 的傅立叶变换为 1/  $S(\omega)$ ,  $S(\omega)$ 为声源

的频域表达式。因此只要得到声源的修正滤波器函

160



图 4 激励高斯脉冲声源的时域波形及其频率响应

数 *Is*(*t*),将其与受声点接收到的脉冲响应 *y*(*t*)卷积,即可排除声源特性的影响。

计算中所采用的修正滤波器 Is(t)的时域波形 和频率响应示于图 5。修正补偿滤波器同时包括了 截止频率为 90 Hz 的高通滤波以及截止频率设计为 3 kHz 的低通滤波。



图 5 修正滤波器的时域波形及其频率响应

## 2.3 实测

为验证计算结果的正确性,对上述房间的脉冲 响应进行了实测。测试所用仪器设备如图 6 所示。 测试时声源点和受声点的位置与计算模型相同,如 图 2。实验采用 MLS 信号作为激励声源来测试房 间的脉冲响应。由计算机(01 dB 测试软件)产生数 字 MLS 噪声信号,然后由 Symphony 分析仪做 D/ A 转换后得到模型信号,经功放(B&K2716)放大后 由正十二面体扬声器(B&K4296)发声;受声点处的 传声器(B&K4191)录得声音信号后经 Symphony 分析仪做 A/D转换,再由 01 dB 软件进行解卷积处 理,最后得到房间脉冲响应。为与计算结果进行对 比,将实测得到的脉冲响应经过了截止频率为 90 Hz的高通滤波和截止频率为 3 kHz 的低通滤波。



图 6 测试系统图

#### 2.4 结果分析

RN

由于脉冲响应的均方根可以直观描述声场的变化情况,由下式计算脉冲响应的每1ms时长的均方根 RMS<sup>[6]</sup>:

$$MS(\tau) = \sqrt{\frac{\int_{\tau}^{\tau+\tau_0} p^2(t) dt}{\tau_0}}$$
(22)

式中 p(t) 为归一化的脉冲响应,  $\tau_0 = 1$  ms。由此 得到的受声点1的脉冲响应对比如图7所示,它们 的相关系数为0.77。受声点  $R2 \sim R6$  的实测脉冲 响应和模拟脉冲响应之间的相关系数分别为:0.76, 0.79,0.75,0.79 和 0.76。从各受声点的实测和模 拟得到的脉冲响应的形状以及它们之间的相关系数 可知,文中的 FDTD 模型能较好地模拟三维室内声 场情况。



图 7 受声点 1 实测和计算的脉冲幅度变化曲线对比

本文还对重要的室内声学参量,包括早期衰变 时间 EDT、混响时间  $T_{30}$ 以及明晰度  $C_{80}$ 和清晰度  $D_{50}$ 等进行了实验与计算数据的对比。计算和实测 得到的房间 6 个点的平均声学参数对比如图 8~11 所示。图中的 2 条虚线为±JND(Just noticeable difference)<sup>[12]</sup>。从图中可以看出,EDT 和  $T_{30}$ 在 125 Hz和 1 kHz 倍频带上,实测值和模拟计算值 存在差异,而在其余频带则符合较好。界面声阻抗 是影响计算结果精度的决定因素。文中声波从各方 向入射到抹灰墙、地板和天花的阻抗均由其法向阻 抗近似;木门和玻璃窗由振动吸声模型描述;但阻抗 第3期

的物理模型<sup>[9]</sup>不能完全准确描述真实的界面阻抗; 此外,计算模型忽略了实际房间的建筑细节,这些都 是造成实测值与计算值差别的原因。对于 C<sub>80</sub> 和 D<sub>50</sub>,模拟值基本处于实测值的一个 JND 范围内。

计算结果也表明,在上述  $\Delta h$  和  $\Delta t$  的取值情况下,对于中心频率为 2 kHz 的倍频程及其以下频率,数值计算过程没有发散,这必须在满足稳定性条件即式(18)下进行多次取值计算,找到一组合理的  $\Delta h$  和  $\Delta t$ 。



图 8 实测和计算得到的的 EDT 平均值



图 9 实测和计算得到的 T<sub>30</sub> 平均值



图 10 实测和计算得到的 C<sub>80</sub> 平均值



图 11 实测和计算得到的 D50 平均值

# 3 结 论

声波在房间界面发生反射时,声能衰减的同时 其相位也发生改变,且与声波的频率有关。房间界 面的声学特性可用复阻抗表达。将复阻抗边界的 IIR 数字滤波器模型应用于房间三维声场的 FDTD 模拟,在 2 kHz 及其以下的频率范围内得到了与实 测较为接近的脉冲响应,且声场参数与实测值相符。

#### 参考文献:

- [1] Mur G. Absorbing boundary conditions for the finitedifference approximation of the time-domain electromagnetic field equations[R]. IEEE Transactions on Electromagnetic Capability, 1981, EMC-23(4): 377-382.
- [2] Berenger J P. A perfectly matched layer for the absorption of electromagnetic waves [J]. Journal of Computational Physics, 1994, 114(2): 185-200.
- [3] Yokota T, Sakamoto S, Tachibana H. Visualization of sound propagation and scattering in rooms [J]. Acoustical Science and Technology, 2002, 23:40-46.
- [4] Botteldooren D. Finite-difference time-domain simulation of low-frequency room acoustic problems [J]. Journal of the Acoustical Society of America, 1995, 98(6): 3302-3308.
- [5] Fung K Y, Ju H B. Time-domain impedance boundary conditions for computational acoustics and aeroacoustics
   [J]. International Journal of Computational Fluid Dynamics, 2008, 18(6):503-511.
- [6] Sakmoto S, Nagatomo H. Calculation of impulse responses and acoustic parameters in a hall by the finitedifference time-domain method [J]. Acoustical Science and Technology, 2008, 29(4):256-265.
- [7] Kowalczyk K, Walstijn M V. Modeling frequencydependent boundaries as digital impedance filters in FDTD and K-DWM room acoustics simulations [J]. Journal of the Audio Engineering Society, 2008, 56(7/ 8): 569-583.
- [8] Kowalczyk K, Walstijn M V. Formulation of locally reacting surfaces in FDTD/K-DWM modeling of acoustic spaces [J]. ACTA Acustica United with Acustica, 2008, 94: 891-906.
- [ 9 ] Kuttruff H. Room acoustics [M]. 5th ed. London and New York: Spon Press, 2009:44, 164-165.
- [10] Parks T W, Burrus C S. Digital Filter Design [M]. New York: John Wiley & Sons, 1987:209-213.
- [11] 李太宝. 计算声学: 声场的方程和计算方法[M]. 北 京: 科学出版社, 2005.
- [12] ISO 3382-1: Acoustics—Measurement of room acoustic parameters—Part 1: Performance rooms [S]. Annex A Auditorium measures derived from impulse responses, 2006.

(编辑 胡 玲)