改进的互功率谱时延估计算法^①

万梦时,吴小培,张 超

(安徽大学 计算机科学与技术学院, 合肥 230601) 通讯作者: 万梦时, E-mail: 173562819@qq.com

摘 要: 麦克风阵列的声源定位一直是阵列信号处理领域的研究热点. 以互功率谱相位估计法 (mutual power spectrum phase estimation, CSP) 为代表的时延估计法因为其原理简单、计算量小、易于实现而得到广泛应用. 虽然 CSP 算法在高信噪比环境下有不错的估计效果, 但当信噪比较低和声学场景较复杂时, 算法效果急剧下降. 为了解决这一问题, 本文对 CSP 算法进行改进. 通过对 CSP 算法的时延估计结果进行筛选, 剔除不合理的时延值, 更新算法参数后重新进行估计以得到合理的时延值, 并经过多帧信号加权得到声源的时延值与位置信息. 为了验证所提算法的有效性, 本文分别在 Matlab 与真实环境下进行了实验验证, 结果表明, 改进后的 CSP 算法相比原有算法在时延估计精度方面有明显改善.

关键词: 麦克风阵列; 声源定位; 时延估计; 互功率谱

引用格式: 万梦时,吴小培,张超.改进的互功率谱时延估计算法.计算机系统应用,2018,27(8):247-253. http://www.c-s-a.org.cn/1003-3254/6486.html

Improved Time-Delay Estimation Algorithm for Mutual Power Spectrum

WAN Meng-Shi, WU Xiao-Pei, ZHANG Chao

(College of Computer Science and Technology, Anhui University, Hefei 230601, China)

Abstract: The sound source location of the microphone array has been a hot topic in the field of array signal processing. The time-delay estimation method, which is represented by mutual power spectrum phase estimation (CSP), is widely used because of its simple principle, small computation, and easy implementation. Although the CSP algorithm has a good estimation effect in the high SNR environment, the accuracy is drastically reduced when the SNR is low and the acoustic scene is much complicated. In order to solve this problem, this study improves the CSP algorithm. By filtering the time-delay estimation results of the CSP algorithm, the unreasonable delay value is eliminated, the algorithm parameters are updated and estimated again to obtain reasonable delay value, and through multiple frame signal to obtain the time-delay and position information of the sound source. In order to verify the effectiveness of the proposed algorithm, this paper experimentally validates in Matlab and real environment respectively, and the results show that the enhanced CSP algorithm has improved the accuracy of the time-delay estimation compared with the original algorithm.

Key words: microphone array; the sound source localization; time delay estimation; mutual power spectrum

前言

基于麦克风阵列的声源定位是利用麦克风阵列拾 取多路声音信号,结合声源和阵列结构之间的几何关 系,得到声源的位置信息.由于麦克风阵列在时域和频 域的基础上增加了空域信息,因此对声音信息的处理 能力明显增强^[1].其优势主要体现于:具有空间选择 性、能够应用于声源自动跟踪、能够识别同时发生的 多个声源以及用于近场测距等.

Research and Development 研究开发 247

① 收稿时间: 2017-12-05; 修改时间: 2017-12-27; 采用时间: 2018-01-19; csa 在线出版时间: 2018-07-28

目前的声源定位研究主要可分为二维空间定位与 三维空间定位、近场定位与远场定位、方向定位与距 离定位等几类.其中,基于到达时间差 (Time Differences Of Arrival, TDOA)的声源定位算法在视频会议、车载 导航、机器人、医疗诊断及海洋探测等领域的应用极 为广泛^[2-4].基于 TDOA 的定位方法是一种双步定位 法.该方法首先进行时延估计 (Time Delay Estimation, TDE) 估计声源信号到达麦克风对的时间差,进而通过 几何关系来确定声源的位置.

上世纪八十年代, Knapp 和 Carter^[5]提出了利用互 相关函数估计时延的广义互相关法 (Generalized Cross Correlation, GCC), 将两路语音信号的互功率谱进行滤 波后提取峰值作为时延估计值. GCC 算法得到了广泛 的应用, 而鉴于 GCC 算法受混响的影响较大, 一些学 者对其做了改进, Champagne^[6]提出的倒谱预滤波 (CEpstral Prefiltering, CEP) 技术先对信号进行预滤波, 有目的地去除信号中受混响影响较严重的部分, 再将 预滤波后的信号通过 GCC 方法进行时间延迟估计; 此 后, 又陆续出现了基于子空间分解的自适应特征值分 解 (Adaptive Eigenvalue Decomposition Algorithm, AEDA)^[7]和基于声学传递函数比 (Acoustic Transfer Functions ratio, ATF)^[8]来进行时延估计的方法, 能够有 效克服混响和噪声的影响.

1994年 Omologo^[9]提出了互功率谱相位 (Crosspower Spectrum Phase, CSP) 算法. 这种方法对中低混 响有很好的抑制作用,吸引了一大批学者的关注,有一 些文献对其进行了改进,出现了很多基于 CSP 算法的 时延估计算法和应用场景^[10-12].其中,文献[13]提出了 一种功率谱限幅后再进行反傅立叶变换的改进自相关 方法.采用相关峰跟踪搜索的方法实现了多径时延时 间历程的自动提取,这在无人系统中有较好应用前景. 文献[14]将时间细化逆傅里叶变换法应用到互功率谱 相关算法中,通过相关峰细化计算子带平移后互功率 谱的相关函数,并对各频带的峰值函数使用高斯函数 进行尖锐化处理,使得频带不重叠的多个不同声源的 方位得以进行快速精确.该方法解决了在小孔径、小 阵元数接收基阵的情况下的多目标方位的精确快速估 计问题,适用于小孔径的探测节点与具有低功耗限制 要求的平台使用. 文献[15]采用了互功率谱-平滑相干 变换 (CSP-SCOT) 联合加权时延估计, 对声源进行空 间搜索.仿真实验结果表明,在同等混响或噪声条件下, 此方法其定位优于 CSP 和 SCOT 算法, 且适于小型麦

克风阵列.

相关函数法对于功率谱平坦的信号能取得良好性能,在实际生活中,许多噪声的功率谱都包含有较强线 谱或窄带分量,其性能急剧下降.本文针对 CSP 算法在 强混响与低信噪比环境下效果差的情况,提出了一种 改进的 CSP 算法.算法主要针对时延估计错误的语音 帧,筛选出不合理的估计结果,更新算法中的加权因子 等参数后再次估计,得到合理时延值并通过多帧加权 平滑与麦克风校准的方式来提高算法的抗噪能力.

1 互功率谱相位算法

对于由 I 个麦克风组成的阵列, 给定一个声源, 在 理想环境下第 i 个麦克风在 t 时刻接收到的信号可表 示为:

$$x_i(t) = \alpha_i s(t - \tau_i) + v_i(t) = h_i(t) * s(t) + n_i(t)$$
(1)

其中, *a_i*(*a_i*<1) 是声波传播的衰减系数, *t_i* 为声源到达 第 *i* 个麦克风的传播时延, *v_i*(*t*) 表示加性噪声, 符号"*" 为卷积运算, *s*(*t*) 为声源信号, *n_i*(*t*) 为混响噪声.

显然,麦克风阵列中的各阵元信号具有相关性.第 *i、j*个麦克风信号的互相关函数如下:

$$R_{x_i x_j}(\tau) = E[x_i(t)x_j(t-\tau)]$$
(2)

其中, E[·]为求期望.

假设噪声与声源信号不相关,式(2)可简化为:

$$R_{x_i x_j}(\tau) = \alpha_i \alpha_j R_{s_i s_j}(\tau - \tau_{ij}) + \overline{R}_{v_i v_j}(\tau)$$
(3)

其中, $R_{s_i s_j}(\tau)$ 为声源信号的自相关函数, $R_{v_i v_j}(\tau)$ 为噪声 信号 $v_i(t)$ 和 $v_i(t)$ 的互相关函数.

由自相关函数的性质可知, 当 τ - τ_{ij} =0, 即 τ = τ_{ij} 时, $R_{x_ix_j}(\tau)$ 取得最大值. 故只要找到信号 $x_i(t)$ 与 $x_j(t)$ 互相 关函数的最大值, 便能求出麦克风 i和麦克风 j之间的 时延.

这就表明, TDOA 值可以从互相关函数峰值处得 到. 但是在现实环境中, 声音会经过多次反射再次到达 麦克风, 故麦克风接收到的语音信号由声源与噪声的 直达波和反射波组成. 这些反射波的存在会形成伪峰, 严重影响时延估计的准确性 (如图 1 所示).

CSP 算法就是基于上述情况所提出来. 对式 (3) 做 傅里叶变换得到 *x_t*(*t*) 与 *x_t*(*t*) 的互功率谱:

$$P_{X_iX_i}(\omega) = \alpha_i \alpha_j P_{S_iS_i}(\omega) e^{-j\omega\tau_{ij}} + P_{V_iV_i}(\omega)$$
(4)

其中, $P_{X_iX_j}(\omega)$ 、 $P_{S_iS_j}(\omega)$ 、 $P_{V_iV_j}(\omega)$ 分别为 $R_{x_ix_j}(\tau)$ 、 $R_{s_is_i}(\tau)$ 、 $R_{v_iv_i}(\tau)$ 的功率谱函数. 定义相位加权函数为^[11]:

²⁴⁸ 研究开发 Research and Development



图 1 互相关函数的峰值被伪峰淹没

$$R_{\rm csp}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{\left| P_{X_i X_j}(\omega) \right|} P_{X_i X_j}(\omega) e^{i\omega\tau} d\omega \qquad (5)$$

其中, $1/|P_{X_iX_j}(\omega)|$ 加权相当于白化滤波, 但当 $\hat{\Phi}_{X_iX_j}(\omega) \neq \Phi_{X_iX_j}(\omega)$ 时,所得相关函数并非理想的冲击 函数,会造成 TDOA 检测困难;并且,在信号能量较小 时分母会趋于零,从而会加大误差^[16]. 文献[17]在分母 中引入一个常数 r 来避免这一现象,如式 (6) 所示. 加 权的主要思想就是根据信噪比来调节加权值,通过 r 来弱化 CSP 中信噪比低的语音,而增加信噪比高的那 部分语音的比重.

$$R_{m_{\rm csp}}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{\left| P_{X_i X_j}(\omega) \right|^r} P_{X_i X_j}(\omega) e^{i\omega\tau} d\omega \qquad (6)$$

2 改进 CSP 算法

CSP 算法计算量小, 具备良好的跟踪计算能力, 适用于实时系统. 目前已经证明 CSP 算法在中等强度噪声、混响的环境下性能较好^[18]. 但在实验过程中发现, 当处于低信噪比、高混响等复杂环境时, CSP 算法准确率急剧下降, 误差明显增加. 本文的目的在于减少 CSP 算法在复杂环境下的错误率, 使其既满足于实时系统, 又能确保算法的准确性.

图 2 所示为本文所提算法的流程图. 由于语音信号的短时平稳性,首先对采集到的语音信号进行预处理,得到语音发生段[*B*,*E*].

对[*B*,*E*]内的前 *M* 帧信号使用 CSP 算法估计时延, 得到第 k(B < k < B + M) 帧信号的时延值 $td_k(p)(p=1,2,3)$. 为提高 CSP 算法正确率, 判断 $td_k(p)$ 是否处于合理时 延区间[*C1*,*C2*](此区间由公式 (12) 计算得到) 之间. 在 此区间内的时延值予以通过, 反之, 更新加权因子 *r* 再 次计算. 若 2 次更新后得到的时延值皆不在合理区间 内,则使用第一次计算得到的时延值 $td_k(1)$ 与上一帧时 延值 τ_{k-1} 加权作为当前帧的时延值 τ_k . 依次得到 *M* 帧 时延值 $\tau_1 \cdots \tau_m$, 最后对这 *M* 个时延值求均值, 作为此次 声源的时延值 τ .



图 2 改进 CSP 算法流程图

2.1 预处理

本文对语音信号的预处理包括归一化、分帧、加 窗、端点检测 (Voice Activity Detection, VAD) 等几个 步骤.

首先将双通道语音信号进行归一化处理, 归一化 后样本数据数值范围是[-1,1]. 然后, 对归一化的数据 进行分帧、加窗处理, 用于减小语音截断误差, 其中, 帧长为 512, 帧移为 64, 窗类型为汉明窗. 最后, 对分帧 加窗后的语音信号进行端点检测, 以降低算法运算量. 端点检测后分别得到语音开始帧、结束帧以及语音发 生段[*B*,*E*], 如图 3 所示, 当 *B*1=*B*2 时, *B*=*B*1=*B*2; 当 *B*1≠*B*2 时, *B*=max(*B*1,*B*2). 同理, 当 *E*1=*E*2 时, *E*=*E*1=*E*2; 当 *E*1≠*E*2 时, *E*=min(*E*1,*E*2).

2.2 合理时延区间计算

当语音混有强噪声、强混响时,互功率谱函数的 计算受噪声和混响的影响出现误差,进而影响峰值检 测.为了减少错误的时延估计值,降低无效的计算量, 我们引入一个合理时延区间,对所有无效时延进行剔 除,从而提高算法计算效率与时延精度.

如图 4 示,设声源 *S* 到麦克风 *m*₂ 的夹角为 θ,麦克 风 *m*₁ 与 *m*₂ 间的距离为 *d*₁₂,有:

$$\cos\theta = \frac{l_{em_2}}{d_{12}} \tag{7}$$

Research and Development 研究开发 249



图 4 声源到两路麦克风信号

其中, *e* 为从麦克风 *m*₁ 向 *Sm*₂ 作垂线的交点, *l*_{*em*₂}为 *e* 到 *m*₂ 的距离.

一般情况下, 声源 S 到麦克风阵列的距离远大于 阵列孔距 d₁₂. 因此, 用曲线 m₁^{*}m₂ 近似代替直线 m₁e,

250 研究开发 Research and Development

其中, Fs 为采样频率.

将式 (9) 带入式 (8), 且由-1≤cosθ≤1 可得:

$$-\frac{d_{12} \cdot Fs}{c} \le N \le \frac{d_{12} \cdot Fs}{c} \tag{10}$$

考虑到由曲线 m₁'m₂ 代替直线 m₁e 的误差, 当声源与麦克风阵列距离越近时误差越大.由于阵列孔距

较小,忽略声源与麦克风阵列的距离小于孔距等极少数情况.当声源到麦克风阵列距离与阵列孔距相等时,如图 5 所示,误差达到极大值,此时误差距离为孔距 *d*₁₂的二分之一.





则更新式(10)为:

$$-\frac{3d_{12}\cdot Fs}{2c} \le N \le \frac{3d_{12}\cdot Fs}{2c} \tag{11}$$

由此得到合理时延区间[C1,C2],其中 C1=--3d₁₂·Fs/2c, C2=3d₁₂·Fs/2c.

2.3 更新加权因子

CSP 算法中加权因子 r(0.5≤r≤1) 的选取极为重要. r 值过大会使噪声过滤效果很差,r 值过小又会过度加 权,造成峰值检测不正确.一般来说,r 的大小由经验决 定.为了确定本文改进算法中r 的有效值,本文对 100 组不同信噪比的语音信号进行了分析与统计.对每 组语音信号分别计算r为0.65、0.70、0.75、0.80、 0.85、0.90、0.95、1 时的时延结果,并与真实时延对 比,记录下最为接近真实值的估计结果对应的r值.获 得最多次最小误差的r值即为最佳加权因子,统计结 果表1所示.

		表 1	不同 r	·值取得	最小谈	吴差的次	数	
r	1	0.95	0.9	0.85	0.8	0.75	0.7	0.65
num	5	4	9	44	19	6	11	1

表1中为各r值的估计结果与真实值最接近的次数.从图中可以看出, r=0.85时取得最小误差的次数最多,明显高于其他值.0.80与0.70次之,分别排在第二位与第三位.故本文使用0.85作为加权因子r的初始值、0.80和0.70为更新值.

2.3 多帧信号加权

CSP 算法只需要一帧语音信号就可以估计出时延, 但 VAD 算法参数的变化使检测到的语音发生段 [*B*,*E*]可能不同.为了减少 VAD 算法及噪声对时延估计 结果的影响,本文使用多帧时延加权平均的方法来提 高算法的鲁棒性,即对语音发声段内的前 M 帧信号取 均值.

*M*的取值是我们要考虑的问题.*M*太小,帧数太少 达不到加权的效果;*M*太大又会降低算法执行效率.为 了得到合理的*M*值,本文通过对100组语音信号进行 计算,得到*M*等于5时效果最佳.由此可得语音信号 的时延值τ为:

$$\tau = (\tau_1 + \tau_2 + \tau_3 + \tau_4 + \tau_5)/5 \tag{12}$$

其中, τ1, …, τ5 分别为语音发生段前 5 帧信号的时延.

3 实验分析

为了验证本文所提算法的有效性,本文分别进行 了仿真实验与真实实验.

3.1 MATLAB 仿真

实验首先仿真真实房间合成不同信噪比的带噪语 音信号,再同时对这些语音信号使用经典 CSP 算法和 本文改进算法完成时延估计,并对两者的估计结果进 行对比分析.

本文使用镜像源方法^[19]仿真房间脉冲响应函数, 再结合噪声位置合成信噪比分别为 0 db、5 db、10 db、15 db 与 20 db 的带噪语音信号.对这些信号分别 使用本文改进算法与经典 CSP 算法估计时延,实验中 声源时延为 2.88,设算法估计结果 ND 与 2.88 相差超 过 1 为错误估计,即: 当|ND-2.88|≤1 为正确估计,当 |ND-2.88|>1 为错误估计.结果如表 2 所示.

表 2 算法改进前后正确率 (%)								
正确率信噪比 (db)	Clean	20	15	10	5	0		
CSP 算法	97	92	91.7	88.7	66.7	58.3		
本文改进算法	97.2	93.5	93.1	92	84	79.1		

由表 2 可以看出, 传统 CSP 算法在高信噪比环境 下正确率较高, 一些组甚至超过了 90%; 但在低信噪比 环境下正确率大大下降, 例如 0 db 时算法正确率只有 58%. 相较于传统 CSP 算法, 本文改进算法在各信噪比 环境下正确率皆有提升. 在 10 db、15 db 和 20 db 等较 高信噪比环境下的正确率达到 95% 以上; 而对 5 db、 0 db 等低信噪比环境下分别提高了 16% 与 21%, 平均 达到了较高的算法正确率.

3.2 真实实验

通过 Matlab 仿真初步验证了本文改进算法的有效性,下面将进一步验证算法在真实语音环境下的效果. 首先,使用双通道麦克风阵列在真实房间内采集了250 组语音信号,分别使用 CSP 算法与本文改进算法进行分析. 其次,计算麦克风阵列的误差函数,通过麦克风阵列误差的消除进一步提升算法正确率.

3.2.1 信号采集

本文使用北京东方噪声技术研究所研发的录音设备与录音软件进行实时录制,录音设备和软件如图 6 所示.



图6 信号采集设备

实验使用双通道直线型麦克风矩阵,麦克风间距 0.6 m,阵列距地面 75 cm.实验室房间长 7.28 m,宽 5.56 m, 高 3.4 m. 以房间左上角建立三维坐标,麦克风 *m*₁、*m*₂ 坐标分别为 (3,0.6,0.75) 与 (3.6,0.6,0.75).

受试者首先站在靠近麦克风 m₂ 的角落处, 当录音 开始时, 实验者从麦克风 m₂ 向麦克风 m₁ 方向处走动, 并在过程中, 在设定好的位置 S1 至 S5 处拍手 (这些位 置分别位于麦克风阵列的 π/6、π/3、π/2、2π/3、 5π/6 处), 走完一圈为一组语音信号, 重复录制 250 遍, 共得到 250 组语音信号. 录制过程如图 7 所示.



图 7 信号采集模型

3.2.2 麦克风校准

较之仿真室内环境,真实房间的声学环境更为复杂.除了环境噪声、室内混响等因素外,房间大小、窗

252 研究开发 Research and Development

帘和桌椅等室内布置和受试者身体遮挡等许多因素会 影响麦克风定位的精度.因此,对于不同的房间,在定 位之前应进行麦克风校准工作,以降低房间变化带来 的定位误差.本文在安静环境下录制语音信号进行定 位实验,并与预设的声源实际角度进行比较,得到麦克 风阵列误差值.

实验设计如下:选择夜晚等安静时间,紧闭实验室 门窗、清空实验室中阻碍声音传播的物体;在以麦克 风阵列为中心的 0—π/2 扇形区域内每隔 π/9 设置一个 测量点,共计 9 个测量点;受试者从第一个测量点依次 走到第 9 个测量点并在每个测量点拍手完成一次录制. 重复录制 30 次,得到 30 组双通道语音信号.



图 8 麦克风阵列误差校准

使用本文改进算法对上述 30 组双通道语音信号 计算时延,与实际值比较得到麦克风阵列误差值,如图 8 所示.利用 Matlab 中 plotfit 函数对误差均值拟合得到 误差函数,并由麦克风阵列的对称性可得 0—π 内的麦 克风阵列误差函数.

3.2.3 实验结果

对上述采集到的 250 组语音信号分别使用 CSP 算法、本文改进算法和经过麦克风校准后的本文改进 CSP 算法进行时延估计,设算法估计结果 ND 与真实 值之差的绝对值大于 1 即为错误估计.分别记录下三 种情况的算法错误率,如表 3 所示.

表 3 算法改进前后	错误	率 (%)		_
正确率角度分组	π/6	π/3	π/2	2π/3	5π/6
CSP 算法	17.2	12.8	6.8	11.2	19.2
本文改进算法	7.2	6.3	3.2	5.6	8
麦克风校准+本文改进算法	4.1	3.7	1.3	3.0	3.9

表 3 可以看出,改进后 CSP 算法的错误率比改进 前有明显降低,而经过麦克风校准的改进算法错误率 比之又有下降.不同角度的算法错误率各不相同,π但 无论算法改进前后,在接近π/2 时错误率最低,而接近 0 与π的两端角度则错误率较大.改进后算法每组的错误率均有降低,其中 5π/6 组错误率下降最多,达到 11.2%的提升效果;π/2 组在改进后只有 3.2%的错误率,拥有极高的算法精度.经过对麦克风阵列校准后的改进 CSP 算法比未经校准的算法正确率有提升,其中错误率最大的一组为π/6 组的 4.1%,最小的π/2 组则只有 1.3%.相比于经典 CSP 算法,麦克风校准后的改进 CSP 算法平均降低了 10.2%的错误率,其中 5π/6 组甚至降低了 15.3%,大大提升了算法正确率,实验结果表明本文所提改进 CSP 算法的有效性.

4 结束语

本文针对 CSP 算法在低信噪比语音环境下算法错 误率大的情况,提出了剔除错误估计来提高正确率的 改进算法.首先通过语音环境和麦克风阵列信息计算 出麦克风阵列误差函数、合理时延区间和最佳加权因 子等.其次使用 CSP 算法估计时延,挑出不在合理时延 区间内的估计值,改变加权因子等参数后再次估计.若 重复 2 次估计后的时延值均不合理,则利用前一帧时 延值与第一次时延估计值加权作为当前帧的时延值. 最后消去麦克风阵列误差并利用 5 帧时延平滑得到此 声源的时延估计,进而得出声源位置信息.通过语音仿 真实验与真实环境下录制的语音信号实验皆验证了本 文改进算法的有效性,改进后算法正确率较改进前平 均提高了 10.2%,改善了 CSP 算法在复杂语音环境下 的算法精度,提高了 CSP 算法的正确率与鲁棒性.

参考文献

- 1 陶巍,刘建平,张一闻.基于麦克风阵列的声源定位系统. 计算机应用,2012,32(5):1457-1459.
- 2 Magassouba A, Bertin N, Chaumette F. First applications of sound-based control on a mobile robot equipped with two microphones. Proceedings of 2016 IEEE International Conference on Robotics and Automation. Stockholm, Sweden. 2016. 2557–2562.
- 3 Jang Y, Kim J, Kim J, The development of the vehicle sound source localization system. Proceedings of 2015 Asia-Pacific Signal and Information Processing Association Annual Summit and Conference, Hong Kong, China. 2016. 1241–1244.
- 4 Hirano Y, Iwai T, Kominami D, *et al.* Implementation of a sound-source localization method for calling frog in an outdoor environment using a wireless sensor network. Proceedings of 2016 International Conference on Wireless Communications, Signal Processing and Networking. Chennai, India. 2016. 2458–2462.
- 5 Knapp C, Carter G. The generalized correlation method for

estimation of time delay. IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing, 1976, 24(4): 320–327. [doi: 10.1109/TASSP.1976.1162830]

- 6 Stéphenne A, Champagne B. A new cepstral prefiltering technique for estimating time delay under reverberant conditions. Signal Processing, 1997, 59(3): 253–266. [doi: 10.1016/S0165-1684(97)00051-0]
- 7 Benesty J. Adaptive eigenvalue decomposition algorithm for passive acoustic source localization. The Journal of the Acoustical Society of America, 2000, 107(1): 384–391. [doi: 10.1121/1.428310]
- 8 Dvorkind TG, Gannot S. Time difference of arrival estimation of speech source in a noisy and reverberant environment. Signal Processing, 2005, 85(1): 177–204. [doi: 10.1016/j.sigpro.2004.09.014]
- 9 Omologo M, Svaizer P. Acoustic event localization using a crosspower-spectrum phase based technique. Proceedings of 1994 IEEE International Conference on Acoustics, Speech, and Signal Processing. Adelaide, SA, Australia. 1994. II/273–II/276.
- 10 Kou WZ, Duan WJ, Li MY. An improved time delay estimation method based on cross-power spectrum phase. Proceedings of 2012 IEEE International Conference on Signal Processing, Communication and Computing. Hong Kong, China. 2012. 686–690.
- 11 Zhou WZ, Ling Y, Zhang YQ, *et al.* Time difference calculation based on signal starting point detection. Proceedings of the 2015 7th International Conference on Modelling, Identification and Control. Sousse, Tunisia. 2015. 1–5.
- 12 Mao HD, Zhang LH. An improved accumulated cross-power spectrum phase method for time delay estimation. Proceedings of 2015 IEEE Advanced Information Technology, Electronic and Automation Control Conference Chongqing, China. 2015. 563–566.
- 13 陈韶华, 汪小亚. 一种改进的自相关多径时延估计及其自动提取. 中国声学学会第十一届青年学术会议会议论文集. 西安. 2015.
- 14 刘超, 黄迪. 基于子带平移的精确时延快速估计. 舰船电子 工程, 2016, 36(6): 127-130. [doi: 10.3969/j.issn.1672-9730. 2016.06.034]
- 15 杨艺敏, 刘涛. 改进的 GCC 算法在声源定位中的研究. 电子世界, 2017, (10): 180, 186.
- 16 崔玮玮. 基于麦克风阵列的声源定位与语音增强方法研究 [博士学位论文]. 北京:清华大学, 2009.
- 17 Rabinkin DV, Renomeron RJ, Dahl AJ, *et al.* DSP implementation of source location using microphone arrays. Journal of the Acoustical Society of America, 1996, 99(4): 88–99.
- 18 陆晓燕.基于麦克风阵列实现声源定位[硕士学位论文].大 连:大连理工大学,2003.
- 19 Fu ZH, Li JW. GPU-Based Image Method For Room Impulse Response Calculation. Hingham, MA, USA: Kluwer Academic Publishers, 2016.

Research and Development 研究开发 253