時空間周波数領域クロストークキャンセラ を用いた複数平行直線アレイによる 音空間の収録と再生

Sound field recording and reproduction by multiple parallel linear arrays using crosstalk cancellers in spatio-temporal frequency domain

岡本 拓磨, 榎本 成悟, 西村 竜一

情報通信研究機構

Presentation contents

Introduction

Purpose

複数平行直線マイクロホン / スピーカアレイを用いた 大画面映像システムに最適な3次元音場収録・再現

Basic theory

Spectral division method

Proposed method

■ 時空間周波数領域クロストークキャンセラの導出

■ 計算機シミュレーション

Concluding remarks

Introduction

■ 大画面映像システム



200インチ裸眼立体システム

立体ディスプレイ・高精細ディスプレイ(4K, 8K)

* 大画面:没入感

* 3D or 高精細:奥行き感, 飛び出し感

大画面映像システムに最適な3次元音場収録・再現
 映像と重らないスピーカ配置
 ※ 没入感,奥行き感,飛び出し感を如何に制御するか!?

Purpose : Umekita acoustics

■ 平行2直線スピーカアレイによる大画面システムに最適な音場再現



バーチャル音源の提示 (for rendered contents) 岡本ら, 音講論(秋) 2013
 ※ バーチャル音源の高さや奥行き, 飛び出し音の制御
 実環境音場の収録・再現 (for recorded contents)
 ※ 最適なマイクロホン配置, 信号処理

How to arrange microphones?

裸眼立体ディスプレイの視聴位置の特徴



🗖 水平方向

※ 複数人が同時に違う位置から見る

※ 立ち位置によって見え方がかわるため視聴者は左右に動く

→ 最適視聴距離と平行に密に配置

▲ 仰角方向

* 頭の高さは基本的には画面中央付近

→ 画面中央付近に密に配置

Proposed arrangement



Problem



Purpose

従来法:最小二乗解(least squares method : LS method)
▲ Aスピーカ-マイクロホン間の伝達関数行列 の逆特性を直接算出 $P(\omega) = G(\omega)D(\omega) : 順問題$ \downarrow $D(\omega) = G^+(\omega)P(\omega) : 逆問題$ 変換フィルタ
■ 問題点 ※ 行列 $G(\omega)$ は非常に悪条件

→ 変換フィルタは極めて不安点

*計算量がチャネル数の2乗オーダー

■ 本研究の具体的な目的

複数平行直線アレイに最適な変換フィルタの設計

※時空間周波数領域クロストークキャンセラの提案

Basic theory (1)

位置
$$m{x}$$
での音圧 $P(m{x},\omega)$
 \downarrow
スピーカの駆動信号 $D(m{x}_0,\omega)$ と伝達関数 $G_{
m 3D}(m{x}-m{x}_0,\omega)$ との畳み込み

Basic theory (2)

■ 直線マイクロホン / スピーカアレイを用いた水平面音場再現
■ Spectral division method (SDM) J. Ahrens *et al.* 2010.
*
$$x$$
 軸方向に空間フーリエ変換
 $\tilde{P}(k_x, y, 0, \omega) = \tilde{D}(k_x, \omega) \cdot \tilde{G}(k_x, y, 0, \omega) \rightarrow$ 時空間周波数領域ではかけ算
* $3 \tilde{\chi} \pi D^{\prime} U^{\prime} - \chi B^{\prime} U^{\prime} \int_{\text{for } 0 \leq |k_x| \leq |k|} \int_{2\pi} K_0 \left(\sqrt{k_x^2 - k_x^2} y \right)_{\text{for } 0 < |k| \leq |k_x|}$
* 時空間周波数領域の各スピーカの駆動信号

$$\tilde{D}(k_x,\omega) = \underbrace{\frac{\tilde{P}(k_x, y_{\text{ref}}, 0, \omega)}{G(k_x, y_{\text{ref}}, 0, \omega)}}_{\mathbf{{g}}換フィルタ}$$

$$\mathbf{O}$$

 $P(\boldsymbol{x},\omega)$

 $\tilde{P}(k_x, y_{\mathrm{ref}}, 0, \omega)$

 $P(oldsymbol{x}_0,\omega)$

 $\tilde{P}(k_x, 0, 0, \omega)$

Basic theory (3)

直線マイクロホン / スピーカアレイを用いた水平面音場再現の実装 実装のためには 離散化 *

$$\tilde{P}(k_{x,i}, y, \omega) = \tilde{D}(k_{x,i}, \omega) \cdot \tilde{G}(k_{x,i}, y, \omega) \quad (i = 1, 2, \cdots, K)$$

※ アレイの打ち切り誤差 → 窓関数の導入





Strategy for proposed method



P(k_{x,i}, y, ω) =
$$\tilde{D}(k_{x,i}, ω) \cdot \tilde{G}(k_{x,i}, y, ω)$$
の重ね合わせ
 $\tilde{P}_1(k_{x,i}) = \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,1})\tilde{D}_1(k_{x,i}) + \tilde{G}(k_{x,i}, r_{2,1})\tilde{D}_2(k_{x,i})$
 $\tilde{P}_2(k_{x,i}) = \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,2})\tilde{D}_1(k_{x,i}) + \tilde{G}(k_{x,i}, r_{2,2})\tilde{D}_2(k_{x,i})$

Proposed method

時空間周波数領域クロストークキャンセラ
■ 複数平行直線アレイの時空間領域信号の行列表記

$$\tilde{P}(k_{x,i}) = [\tilde{P}_{1}(k_{x,i}) \tilde{P}_{2}(k_{x,i})]^{T}$$

$$\tilde{G}(k_{x,i}) = \begin{bmatrix} \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,1}) & \tilde{G}(k_{x,i}, r_{2,1}) \\ \tilde{G}(k_{x,i}) = \begin{bmatrix} \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,2}) & \tilde{G}(k_{x,i}, r_{2,2}) \end{bmatrix}$$

$$\tilde{D}(k_{x,i}) = [\tilde{D}_{1}(k_{x,i}) \tilde{D}_{2}(k_{x,i})]^{T}$$

$$\tilde{D}(k_{x,i}) = [\tilde{D}_{1}(k_{x,i}) \tilde{D}_{2}(k_{x,i})]^{T}$$

$$\tilde{O}(k_{x,i}) = \tilde{G}(k_{x,i})^{-1}\tilde{P}(k_{x,i})$$

$$\tilde{G}(k_{x,i})^{-1} = \begin{bmatrix} \tilde{F}_{1,1}(k_{x,i}) & \tilde{F}_{2,1}(k_{x,i}) \\ \tilde{F}_{1,2}(k_{x,i}) & \tilde{F}_{2,2}(k_{x,i}) \end{bmatrix}$$

$$\tilde{P}_{1}(k_{x,i}) = \tilde{F}_{1,1}(k_{x,i}) \tilde{P}_{1}(k_{x,i}) + \tilde{F}_{2,1}(k_{x,i}) \tilde{P}_{2}(k_{x,i})$$

$$\tilde{D}_{2}(k_{x,i}) = \tilde{F}_{1,2}(k_{x,i}) \tilde{P}_{1}(k_{x,i}) + \tilde{F}_{2,2}(k_{x,i}) \tilde{P}_{2}(k_{x,i})$$

 $\tilde{\boldsymbol{P}}(k_{x,i}) = \tilde{\boldsymbol{G}}(k_{x,i})\tilde{\boldsymbol{D}}(k_{x,i})$

Generalized proposed method

■ 時空間周波数領域クロストークキャンセラ(一般化)
■ 複数平行直線アレイの時空間領域信号の行列表記

$$\tilde{P}(k_{x,i}) = [\tilde{P}_1(k_{x,i}) \tilde{P}_2(k_{x,i}) \cdots \tilde{P}_N(k_{x,i})]^{\mathrm{T}}$$

$$\tilde{G}(k_{x,i}) = \begin{bmatrix} \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,1}) \cdots \tilde{G}(k_{x,i}, r_{M,1}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \tilde{G}(k_{x,i}, r_{1,N}) \cdots \tilde{G}(k_{x,i}, r_{M,N}) \end{bmatrix}$$

$$\tilde{P}(k_{x,i})$$

$$\tilde{D}(k_{x,i}) = [\tilde{D}_1(k_{x,i}) \tilde{D}_2(k_{x,i}) \cdots \tilde{D}_M(k_{x,i})]^{\mathrm{T}}$$

$$\tilde{\boldsymbol{P}}(k_{x,i}) = \tilde{\boldsymbol{G}}(k_{x,i})\tilde{\boldsymbol{D}}(k_{x,i})$$

クロストークキャンセラ

$$\tilde{\boldsymbol{D}}(k_{x,i}) = \tilde{\boldsymbol{G}}(k_{x,i})^+ \tilde{\boldsymbol{P}}(k_{x,i})$$

$$\tilde{\boldsymbol{G}}(k_{x,i})^{+} = \tilde{\boldsymbol{F}}(k_{x,i}) = \begin{bmatrix} \tilde{F}_{1,1}(k_{x,i}) & \cdots & \tilde{F}_{N,1}(k_{x,i}) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \tilde{F}_{1,M}(k_{x,i}) & \cdots & \tilde{F}_{N,M}(k_{x,i}) \end{bmatrix}$$

Block diagram of proposed method



Computer simulation



Simulation results (z=0)



Simulation results (x=0)



Simulation results (y=3)



Conventional LS vs Proposed



■ 変換フィルタ導出の計算量

■ 直線アレイの数 $M, N \ll$ 各アレイの素子数 K

- ***** 従来法:逆行列の演算 $O(K^2)$
- ※ 提案法:空間フーリエ変換(FFT) O(Klog₂K)
 - → Kが大きい場合は提案法の方が演算量が小さい

Concluding remarks

- 複数平行直線アレイを用いた音空間の収録と再生
 時空間領域クロストークキャンセラの提案
 - * 定式化
 - 計算機シミュレーション
 - ※ 従来法よりも安定かつ高速な変換フィルタを実現
- 今後の予定
 実環境での測定
 音像定位実験