

【技術分類】 1 - 1 - 1 構成と基礎理論 / 基本構成 / システムモデル

【 F I 】 H04J15/00 H04L1/06

【技術名称】 1 - 1 - 1 - 1 MIMO システムモデル

【技術内容】

図に示すような送信アンテナ数  $M_T$  本、受信アンテナ数  $M_R$  本のマルチアンテナ対向の MIMO システムモデルにおいて、送受アンテナ間の伝搬路インパルス応答（チャンネル応答と呼ぶ）は、狭帯域信号では、チャンネル応答行列  $\mathbf{H}(\tau, t)$  :

$$\mathbf{H}(\tau, t) = \begin{bmatrix} h_{1,1}(\tau, t) & h_{1,2}(\tau, t) & \cdots & h_{1,M_T}(\tau, t) \\ h_{2,1}(\tau, t) & h_{2,2}(\tau, t) & \cdots & h_{2,M_T}(\tau, t) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{M_R,1}(\tau, t) & h_{M_R,2}(\tau, t) & \cdots & h_{M_R,M_T}(\tau, t) \end{bmatrix}$$

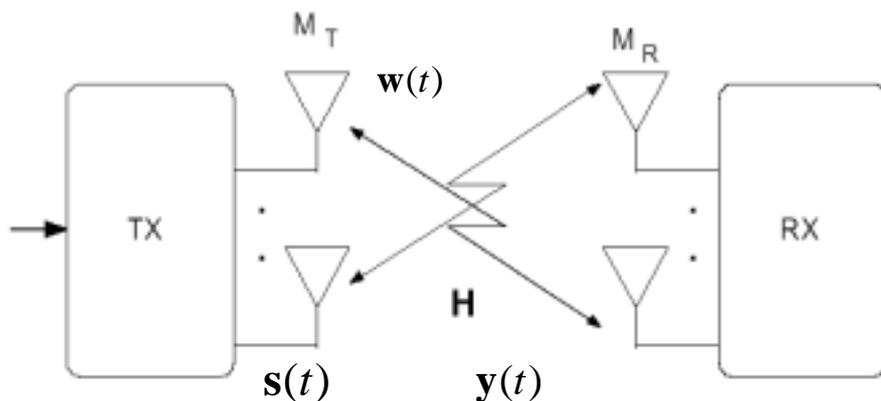
で表される。ここで、 $h_{i,j}(\tau, t)$  は、印加時刻  $t - \tau$  のインパルス  $\delta(t - \tau)$  に対する第  $j$  送信アンテナと第  $i$  受信アンテナ間の時刻  $t$  の時間応答である。

送信信号ベクトル  $\mathbf{s}(t)$  に対する受信機入力信号ベクトル  $\mathbf{y}(t)$  は、このチャンネル行列  $\mathbf{H}(\tau, t)$  により次式で表される。 $\mathbf{w}(t)$  は各受信アンテナに付加される雑音成分ベクトルである。

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{H}(\tau, t)\mathbf{s}(t) + \mathbf{w}(t)$$

【図】

MIMO システムのブロックダイアグラム



出典：“EE492m Space-Time Wireless Communications”，“スタンフォード大学 EE492m 講義資料 Lecture5, p.2”，“8<sup>th</sup>, Jan., 2003”，“Arogyaswami. Paulraj, Kome Oteri”，“スタンフォード大学”を基に加筆修正

【出典】

[1] “EE492m Space-Time Wireless Communications”，“スタンフォード大学 EE492m 講義資料”，“8<sup>th</sup>, Jan., 2003”，“Arogyaswami Paulraj, and Kome Oteri 著”，“スタンフォード大学”<sup>1</sup>

【参考資料】

<sup>1</sup> URL: <http://www.stanford.edu/class/ee492m/lectures/>

[2] “ Introduction to Space-Time Wireless Communication ” , “ 2003 ” , “ Arogyaswami Paulraj, Rohit Nabar, Dhananjay Gore 著 ” , “ Cambridge University Press 発行 ” , “ ISBN 0-521-82615-2 ”

【技術分類】 1 - 1 - 1 構成と基礎理論 / 基本構成 / システムモデル

【 F I 】 H04J15/00 H04L1/06

【技術名称】 1 - 1 - 1 - 2 固有値表現

【技術内容】

送信アンテナ数  $M$ 、受信アンテナ数  $N$  の MIMO チャンネル応答行列は、

$$\mathbf{A} = \mathbf{E}_r \mathbf{D} \mathbf{E}_t^H = \sum_{i=1}^{M_0} \sqrt{\lambda_i} \mathbf{e}_{r,i} \mathbf{e}_{t,i}^H$$

ここで、

$$\mathbf{D} \equiv \text{diag}[\sqrt{\lambda_1} \ \sqrt{\lambda_2} \ \cdots \ \sqrt{\lambda_{M_0}}],$$

$$\mathbf{E}_t \equiv [\mathbf{e}_{t,1} \ \mathbf{e}_{t,2} \ \cdots \ \mathbf{e}_{t,M_0}], \quad \mathbf{E}_r \equiv [\mathbf{e}_{r,1} \ \mathbf{e}_{r,2} \ \cdots \ \mathbf{e}_{r,M_0}],$$

$$M_0 \equiv \min(M, N)$$

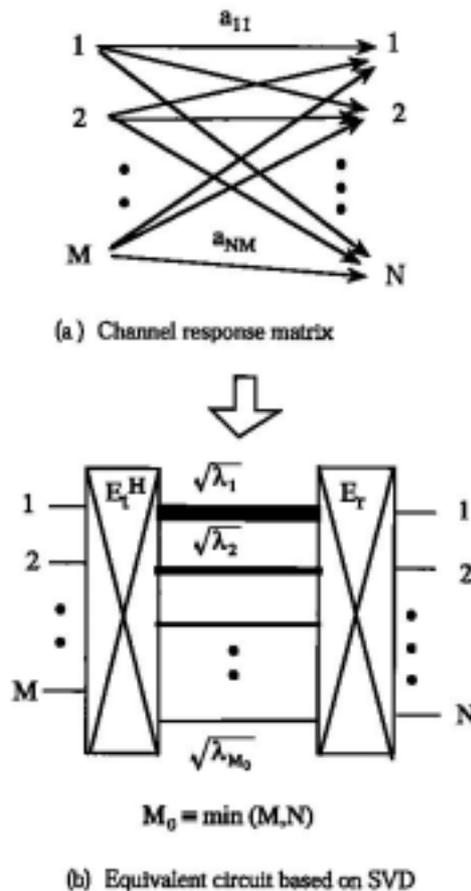
で表せる。これを特異値分解 (SVD : Singular Value Decomposition) という。

ここで、上付添字  $H$  は複素共役転置、 $\lambda_i$  は相関行列  $\mathbf{A}\mathbf{A}^H$  (または  $\mathbf{A}^H\mathbf{A}$ ) の  $i$  番目の固有値であり、 $\mathbf{e}_{t,i}$  は  $\mathbf{A}^H\mathbf{A}$  の固有値  $\lambda_i$  に属する固有ベクトル、 $\mathbf{e}_{r,i}$  は  $\mathbf{A}\mathbf{A}^H$  の固有値  $\lambda_i$  に属する固有ベクトル、 $\mathbf{E}_t, \mathbf{E}_r$  はユニタリ行列であり、固有値で表現していることから固有値表現ともいう。

図は、この固有値表現に基づく MIMO チャンネルの等価回路である。

【図】

MIMO 情報伝送の基本構成



出典：“MIMO 伝搬チャネルモデリング”，“電子情報通信学会論文誌 Vol. J86- B No.9”，  
“September 2003”，“唐沢好男 著”，“電子情報通信学会 発行”，“p.1709, Figure 6”

**【出典】**

[1] “MIMO 伝搬チャネルモデリング”，“電子情報通信学会論文誌 Vol. J86- B No.9”，  
“September 2003”，“唐沢好男 著”，“電子情報通信学会 発行”

**【参考資料】**

[2] “Array gain and capacity for known random channels with multiple element arrays at both ends”，“IEEE J. Selec. Areas Commun., Vol. 18, No.11, pp.2172-2178”，“1999”，“J.B. Andersen 著”

[3] “Matrix Computations”，“Golub G., and C. Van Loan 著”，“Baltimore, MD: Jhoun Hopkins University Press, 2nd edition”

【技術分類】 1 - 1 - 1 構成と基礎理論 / 基本構成 / システムモデル

【 F I 】 H04J15/00 H04L1/06

【技術名称】 1 - 1 - 1 - 3 広帯域信号モデル

【技術内容】

実際の受信機で広帯域信号の MIMO 信号を受信する場合、帯域制限フィルタ特性が含まれる。広帯域信号を構成する帯域制限フィルタのインパルス応答を  $g(\tau)$  とすると、遅延時間  $\tau$  の関数として広帯域信号のインパルス応答  $\bar{H}(\tau)$  は次式で与えられる。

$$\bar{H}(\tau) = \sum_{i=0}^I a_i g(\tau - \tau_i)$$

$I$  は広帯域信号の帯域に含まれる帯域制限フィルタの数、 $a_i$  は重み係数、 $\tau_i$  は離散遅延時間である。

伝送信号  $s(t)$  をシンボル周期 ( $T_s$ ) 毎に発生するインパルスとしてみなすと、デルタ関数  $\delta$  を用いて、

$$s(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} d(kT_s) \delta(t - kT_s) \quad d(kT_s) : \text{送信データの時系列}$$

となる。帯域制限を受けた広帯域変調信号は、上式の  $s(t)$  に  $\bar{H}$  を畳み込んで次式で与えられる。

$$H_e(\tau) = \sum_{K'=-\infty}^{\infty} \bar{H}(k'T_s) s(\tau - k'T_s) \quad k' : \text{離散時間を表す整数}$$

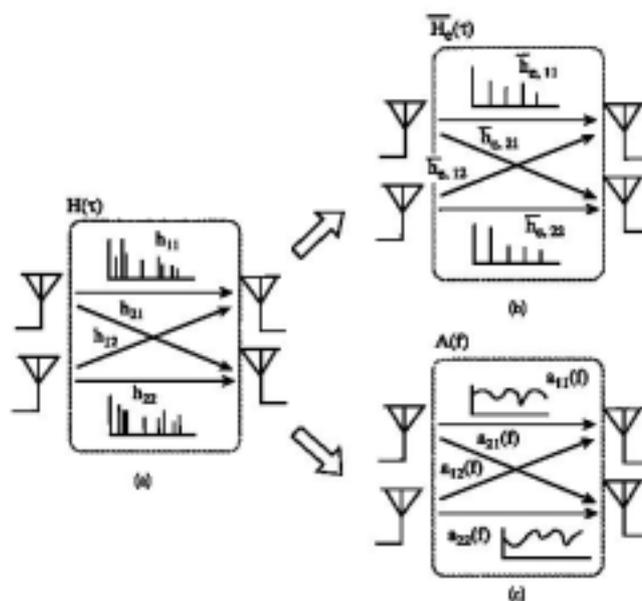
一方、周波数領域の特異値分解 (SVD : Singular Value Decomposition) で表現すると、

$$\mathbf{A}(f) = \mathbf{E}_r(f) \mathbf{D}(f) \mathbf{E}_t^H(f) = \sum_{i=1}^{M_0} \sqrt{\lambda_i(f)} \mathbf{e}_{r,i}(f) \mathbf{e}_{t,i}^H(f)$$

で表される。ここで、上付添字  $H$  は複素共役転置、 $\lambda_i$  は相関行列  $\mathbf{A}(f) \mathbf{A}^H(f)$  (または  $\mathbf{A}^H(f) \mathbf{A}(f)$ ) の  $i$  番目の固有値であり、 $M_0 = \min(M, N)$ 、 $M, N$  はそれぞれ送受信アンテナ数、 $\mathbf{e}_{t,i}$  は  $\mathbf{A}^H(f) \mathbf{A}(f)$  の固有値  $\lambda_i$  に属する固有ベクトル、 $\mathbf{e}_{r,i}$  は  $\mathbf{A}(f) \mathbf{A}^H(f)$  の固有値  $\lambda_i$  に属する固有ベクトル、 $\mathbf{E}_t(f), \mathbf{E}_r(f)$  はユニタリ行列である。

【図】

広帯域 MIMO チャンネルのモデル化



出典：“MIMO 伝搬チャネルモデリング”，“電子情報通信学会論文誌 Vol. J86- B No.9”，  
“September 2003”，“唐沢好男 著”，“電子情報通信学会 発行”，“p.1713, Figure 9”

**【出典 / 参考資料】**

[1] “MIMO 伝搬チャネルモデリング”，“電子情報通信学会論文誌 Vol. J86- B No.9”，  
“September 2003”，“唐沢好男 著”，“電子情報通信学会 発行”