

【公報種別】特許法第 17 条の 2 の規定による補正の掲載

【部門区分】第 7 部門第 3 区分

【発行日】平成 18 年 6 月 22 日 (2006.6.22)

【公開番号】特開 2005-191878 (P2005-191878A)

【公開日】平成 17 年 7 月 14 日 (2005.7.14)

【年通号数】公開・登録公報 2005-027

【出願番号】特願 2003-430110 (P2003-430110)

【国際特許分類】

**H 0 4 B 7/06 (2006.01)**

**H 0 4 B 7/10 (2006.01)**

【F I】

H 0 4 B 7/06

H 0 4 B 7/10 A

【手続補正書】

【提出日】平成 18 年 4 月 28 日 (2006.4.28)

【手続補正 1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】全文

【補正方法】変更

【補正の内容】

【発明の詳細な説明】

【発明の名称】多素子アンテナ用送信装置

【技術分野】

【0001】

本発明は、複数のアンテナ素子を有する送受信機に利用する。特に、各アンテナ素子から異信号を送信する際に、その電力配分を最適化することで信号の品質を改善する多素子アンテナシステム用個別振幅制御装置に利用する。

【背景技術】

【0002】

適応アンテナは、複数のアンテナ素子から送信された信号を複数のアンテナ素子で受信することで、伝搬環境を推定することにより送信された信号を得るアンテナである。以下に、伝達関数を用いて信号を得る方法を示す。

【0003】

図 10 に従来 of 伝搬環境の推定を行う適応アンテナ装置を示す（例えば、非特許文献 1 参照）。従来 of 適応アンテナ装置は、複数の送受信アンテナ素子 141 ~ 14N と、送受信切り替え装置（以下では、単に、切り替え装置と記す）131 ~ 13N と、送信機 110 と、受信機 170 とから構成される。

【0004】

適応アンテナ装置 of 複数の送信局アンテナ素子 141 ~ 14N において送信された信号を  $T_1 \sim T_N$ 、受信局において受信される信号を  $R_1 \sim R_N$ 、伝達関数行列  $H$  of 要素  $H_{ij}$  は送信局 of アンテナ素子  $j$  から受信局 of アンテナ素子  $i$  間の伝達関数を示し、各受信信号に of ノイズを  $n_1 \sim n_N$  とすると、

【0005】

【数 1】

$$\begin{pmatrix} R_1 \\ R_2 \\ \vdots \\ R_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_1 \\ T_2 \\ \vdots \\ T_N \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} \quad \cdots (1)$$

と表せる。受信信号に、伝達関数行列の逆行列を乗算すると、送信信号  $T_1' \sim T_N'$  が導出される。

【0006】

【数 2】

$$\begin{pmatrix} T_1' \\ T_2' \\ \vdots \\ T_N' \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} R_1 \\ R_2 \\ \vdots \\ R_N \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} T_1 + N_1 \\ T_2 + N_2 \\ \vdots \\ T_N + N_N \end{pmatrix} \quad \cdots (2)$$

$N_1 \sim N_N$  は送信信号  $T_1 \sim T_N$  を求める際に加わるノイズで、

【0007】

【数 3】

$$\begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} G_{11} & G_{12} & \cdots & G_{1N} \\ G_{21} & G_{22} & \cdots & G_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ G_{N1} & G_{N2} & \cdots & G_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} \quad \cdots (3)$$

と与えられ、ここで行列  $G$  は行列  $H$  の逆行列である。各アンテナ素子で受信する際に加わるノイズの平均電力が  $n^2$  に等しく、送信信号  $T_1 \sim T_N$  の絶対値が 1 とすると、 $i$  番目の信号に対する  $SNR_i$  は (3) 式より

【0008】

【数 4】

$$SNR_i = \frac{1}{n^2 \sum_{k=1}^N |G_{ik}|^2} \quad \cdots (4)$$

となっている。送信信号  $T_1 \sim T_N$  を解析するための  $SNR$  がそれぞれの信号に対して異なる。したがって  $SNR$  が低い信号が存在するとシステム全体としての誤り率が增大するという問題がある。

【非特許文献 1】S.Kurosaki, et al, "A SDM-COFDM Scheme Employing a Simple Feed-Forward Inter-Channel Canceller for MIMO Based Broadband Wireless LANs", IEICE Trans. Commun., 2003

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0009】

複数のアンテナ素子を用いて複数の信号を送信する送信局において各アンテナ素子に給電する電力量は均一に与えた場合に、伝搬環境により信号毎の  $SNR$  にばらつきが生じ、伝送品質を劣化させるという問題があった。

【0010】

本発明は、この伝送品質の劣化を防ぐためのものであり、伝達関数推定の際、送信局と受信局との間の伝搬環境に応じた電力分配を行うことで複数の送信信号の  $SNR$  のばらつ

きを少なくし、伝送品質を改善することを目的とする。

【課題を解決するための手段】

【0011】

本発明の第一の観点は、信号受信時に推定される伝搬環境から、相手局に対し所要の伝送品質を満たす電力配分をアンテナ素子に行うことを特徴とする。例えば、あるアンテナ素子から送信される信号に対する受信時のSNRが劣化し、システム全体の伝送品質を下げている場合があるが、このアンテナ素子に配分する電力を上げることにより、システム全体の伝送品質を向上させることができる。

【0012】

すなわち、本発明は、多素子アンテナシステム用送信装置であって、N個のアンテナ素子と、このアンテナ素子にそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替えるN個の切り替え装置と、この切り替え装置に接続され、受信時に各切り替え装置から出力されるN個の信号を入力信号とし、入力信号から伝達関数行列を推定して出力する伝達関数推定手段と、この伝達関数推定手段の出力信号を入力信号とし、N個の振幅変換装置の重み値を決定する重み値決定手段と、N個の送信信号を発生させる送信機と、この送信機から発生したN個の送信信号をそれぞれ入力信号とし、この入力信号に振幅重み付けを行い、前記切り替え装置に送信信号を出力する前記N個の振幅変換装置とを備え、前記重み値決定手段は、伝達関数行列に基づき前記N個の振幅変換装置の重み値をそれぞれ決定する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

【0013】

ここで、本発明の特徴とするところは、前記重み値をそれぞれ決定する手段は、推定された伝達関数行列から、各信号のSignal-to-Noise Ratio (SNR) がほぼ等しくなるように前記N個の振幅変換装置の重みの値をそれぞれ決定するSNR均等化重み値決定手段を備えたところにある（請求項1）。

【0014】

例えば、前記SNR均等化重み値決定手段は、前記伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の転置演算を行う転置行列演算手段と、この転置行列演算手段により生成された転置行列を入力信号とし、逆行列演算を行う逆行列演算手段と、この逆行列演算手段により生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段に出力する送信電力比決定手段と、送信電力を設定する送信電力設定手段と、この送信電力設定手段の出力信号と送信電力比とから重み値を決定しN個の前記振幅変換装置に出力する重み値出力手段とを備え、前記送信電力比決定手段は、送信されるN個の信号のSNRがほぼ等しくなるように送信電力比を決定する手段を備え、前記重み値出力手段は、前記送信電力設定手段で設定された送信電力となるように重み値を決定する手段を備えることにより実現することができる（請求項2）。

【0015】

あるいは、本発明の多素子アンテナシステム用送信装置は、N個のアンテナ素子と、このアンテナ素子にそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替えるN個の切り替え装置と、この切り替え装置に接続され、受信時に各切り替え装置から出力されるN個の信号を入力信号とし、入力信号から伝達関数行列を推定して出力する伝達関数推定手段と、この伝達関数推定手段の出力信号を入力信号とし、N個の振幅変換装置の重み値を決定する重み値決定手段と、N個の送信信号を発生させる送信機と、この送信機から発生したN個の送信信号をそれぞれ入力信号とし、この入力信号に振幅重み付けを行い、前記切り替え装置に送信信号を出力する前記N個の振幅変換装置とを備え、前記重み値決定手段は、伝達関数行列に基づき前記N個の振幅変換装置の重み値をそれぞれ決定する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

【0016】

ここで、本発明の特徴とするところは、前記重み値をそれぞれ決定する手段は、推定された伝達関数行列から、誤り率が最小となるように前記N個の振幅変換装置の重みの値をそれぞれ決定する誤り率最小化重み値決定手段を備えたところにある（請求項3）。

## 【 0 0 1 7 】

例えば、前記誤り率最小化重み値決定手段は、前記伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の転置演算を行う転置行列演算手段と、この転置行列演算手段により生成された転置行列を入力信号とし、逆行列演算を行う逆行列演算手段と、誤り率と $S/N$ との間に成り立つ関数を設定し、送信電力比決定手段に出力する誤り率関数設定手段と、この誤り率関数設定手段の出力信号と前記逆行列演算手段とにより生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段に出力する送信電力比決定手段と、送信電力を設定する送信電力設定手段と、この送信電力設定手段の出力信号と送信電力比とから重み値を決定し $N$ 個の振幅変換装置に出力する重み値出力手段とを備え、前記送信電力比決定手段は、送信される信号の誤り率が最小となるように送信電力比を決定する手段を備え、前記重み値出力手段は、前記送信電力設定手段で設定された送信電力となるように重み値を決定する手段を備えることにより実現することができる（請求項4）。

## 【 0 0 1 8 】

本発明の第二の観点は、信号受信時に推定される伝搬環境から、受信時に伝送品質が最良となる相手送受信装置のアンテナ素子にかけの重みを決定し、送信時に相手送受信装置の重み付け信号を送信し、受信時には振幅制御装置により、この重み付け信号を読み取り、通信相手に対して最適な電力配分を各アンテナ素子に対して行うことを特徴とする。

## 【 0 0 1 9 】

すなわち、本発明は多素子アンテナシステムの送信装置であって、 $N$ 個のアンテナ素子と、このアンテナ素子にそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替える $N$ 個の切り替え装置と、この切り替え装置に接続され、受信時に各切り替え装置から出力される $N$ 個の信号を入力信号とし、2つの信号にそれぞれ分岐する分岐装置と、この分岐装置により分岐された一方の出力を入力信号とし、入力信号に含まれる相手局の重み値決定手段により決定された重み値を取り出し、各振幅変換装置の重みを決定する振幅制御装置と、前記分岐装置により分岐された他方の出力を入力信号とし、入力信号から推定された伝達関数行列を重み値決定手段に出力し、復号を行う受信機と、この受信機から出力される伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列から相手局の各振幅変換装置により乗算された重みを算出し、送信機に重み信号を出力する重み値決定手段と、アンテナ数と同数の送信信号を発生させる前記送信機と、この送信機からの信号を入力信号とし、各信号に振幅重み付けを行い、前記切り替え装置の他方のポートへの入力信号を生成する振幅変換装置とを備え、前記重み値決定手段は、送受信装置の間で交互に行われる送受信に伴い推定された伝達関数行列に基づいて決定された相手局の前記 $N$ 個の振幅変換装置の重み値を前記送信機へ出力する手段を備え、前記送信機は、相手局への情報信号と重み信号とを出力する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

## 【 0 0 2 0 】

ここで、本発明の特徴とするところは、前記重み値決定手段は、前記受信機によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列から各信号の $S/N$ がほぼ等しくなるように相手局の前記 $N$ 個の振幅変換装置の重みを決定する $S/N$ 均等化重み値決定手段を備えたところにある（請求項5）。

## 【 0 0 2 1 】

例えば、前記 $S/N$ 均等化重み値決定手段は、前記受信機によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の逆行列演算を行う逆行列演算手段と、この逆行列演算手段により生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段に出力する送信電力比決定手段と、相手局送信電力を設定する相手局送信電力設定手段と、この相手局送信電力設定手段の出力信号と送信電力比とから相手局の重み値を決定し前記送信機に出力する前記重み値出力手段とを備え、前記送信電力比決定手段は、相手局により送信される $N$ 個の信号の $S/N$ がほぼ等しくなるように送信電力比を決定する手段を備え、前記重み値出力手段は、前記相手局送信電力設定手段により設定された送信電力となるように相手局の重み値を決定する手段を備えることにより実現することができる（請求項

6)。

【0022】

あるいは、本発明は、多素子アンテナシステム用送信装置であって、N個のアンテナ素子と、このアンテナ素子にそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替えるN個の切り替え装置と、この切り替え装置に接続され、受信時に各切り替え装置から出力されるN個の信号を入力信号とし、2つの信号にそれぞれ分岐する分岐装置と、この分岐装置により分岐された一方の出力を入力信号とし、入力信号に含まれる相手局の重み値決定手段により決定された重み値を取り出し、各振幅変換装置の重みを決定する振幅制御装置と、前記分岐装置により分岐された他方の出力を入力信号とし、入力信号から推定された伝達関数行列を重み値決定手段に出力し、復号を行う受信機と、この受信機から出力される伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列から相手局の各振幅変換装置により乗算された重みを算出し、送信機に重み信号を出力する重み値決定手段と、アンテナ数と同数の送信信号を発生させる前記送信機と、この送信機からの信号を入力信号とし、各信号に振幅重み付けを行い、前記切り替え装置の他方のポートへの入力信号を生成する振幅変換装置とを備え、前記重み値決定手段は、送受信装置の間で交互に行われる送受信に伴い推定された伝達関数行列に基づいて決定された相手局の前記N個の振幅変換装置の重み値を前記送信機へ出力する手段を備え、前記送信機は、相手局への情報信号と重み信号とを出力する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

【0023】

ここで、本発明の特徴とするところは、前記重み値決定手段は、前記受信機によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列から誤り率が最小となるように相手局の前記N個の振幅変換装置の重みを決定する誤り率最小化重み値決定手段を備えたところにある(請求項7)。

【0024】

例えば、前記誤り率最小化重み値決定手段は、前記受信機によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列の逆行列演算を行う逆行列演算手段と、誤り率とSNRとの間に成り立つ関数を設定し、送信電力比決定手段に出力する誤り率関数設定手段と、この誤り率関数設定手段の出力信号と前記逆行列演算手段により生成された逆行列とを入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段に出力する送信電力比決定手段と、相手局の送信電力を設定する相手局送信電力設定手段と、この相手局送信電力設定手段の出力信号と送信電力比とから相手局の重み値を決定し前記送信機に出力する重み値出力手段とを備え、前記送信電力比決定手段は、相手局から送信される信号の誤り率が最小となるように相手局の送信電力比を決定する手段を備え、前記重み値出力手段は、前記相手局送信電力設定手段で設定された送信電力になるように重み値を決定する手段とを備えることにより実現することができる(請求項8)。

【0025】

本発明の第三の観点は、上記二つの観点で述べた各アンテナ素子から送信する信号に重みをかけて制御する場合に、所要のBER(Bit Error Rate)が定まっているときに、送信アンテナ毎に決定した重みと伝達関数行列からBERを推定し、所要のBERが得られる送信アンテナ数を求め、その結果を送信局にフィードバックし、送信アンテナ数を変化させ、送信電力を再分配することの特徴とする。

【0026】

例えば、所要のSNRが定まっているときには、送信アンテナ毎に決定した重みと伝達関数とからSNRを推定し、所要のSNRが得られる送信アンテナ数を求め、その結果を送信局にフィードバックし、送信アンテナ数を変化させる手段を備えることにより実現することができる(請求項9)。

【発明の効果】

【0027】

本発明によれば、複数のアンテナ素子により送信した各信号のSNRのばらつきを少なくし、伝送品質を改善することができる。

## 【発明を実施するための最良の形態】

## 【0028】

## (第一実施形態)

以下、本発明の実施の形態を図面を参照して説明する。図1は本発明の実施形態における多素子アンテナシステム用送信装置を示すブロック図である。時分割双方向方式のように上下の伝搬環境が同じとみなせる無線通信システムにおいて、受信時に推定される伝達関数から送信する際に各アンテナの送信電力にかかる重みを決定し、伝送品質の改善を行う形態を示している。

## 【0029】

図1において符号210は送信機、符号221～22Nは振幅変換装置、231～23Nは送受信切り替え装置、241～24Nはアンテナ素子、250は伝達関数推定手段、260は重み値決定手段である。送信機210から出力された信号は振幅変換装置221～22Nに入力され、k番目(1～Nの整数)の信号に対し後述する振幅制御装置によって出力される重み $W_k$ を乗算され、アンテナ素子241～24Nに出力される。また、アンテナ素子241～24Nにおいて受信された受信信号は送受信切り替え装置231～23Nによって伝達関数推定手段250に出力され、伝達関数推定手段では、伝達関数の推定を行い伝達関数行列が重み値決定手段260に出力される。上記重み値決定手段において乗算する重み $W_1 \sim W_N$ を決定し、振幅変換装置221～22Nに出力する。

## 【0030】

振幅変換装置221～22Nにおいて送信信号 $T_1 \sim T_N$ に重み $W_1 \sim W_N$ を乗算した信号を送信する際には、システム全体の伝送品質はどのようなものになるかを算出する。

## 【0031】

## 【数5】

$$\begin{pmatrix} R_1 \\ R_2 \\ \vdots \\ R_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} W_1 T_1 \\ W_2 T_2 \\ \vdots \\ W_N T_N \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} \quad \cdots (5)$$

と表せる。受信信号に、伝達関数行列の逆行列を乗算すると、送信信号 $T_1' \sim T_N'$ が導出される。

## 【0032】

## 【数6】

$$\begin{pmatrix} T_1' \\ T_2' \\ \vdots \\ T_N' \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} R_1 \\ R_2 \\ \vdots \\ R_N \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} W_1 T_1 + N_1 \\ W_2 T_2 + N_2 \\ \vdots \\ W_N T_N + N_N \end{pmatrix} \quad \cdots (6)$$

## 【0033】

## 【数7】

$$\begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} G_{11} & G_{12} & \cdots & G_{1N} \\ G_{21} & G_{22} & \cdots & G_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ G_{N1} & G_{N2} & \cdots & G_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} \quad \cdots (7)$$

このとき、それぞれの送信信号 $T_1 \sim T_N$ の絶対値が1とすると送信信号に対するS N Rは以下のように表せる。

## 【0034】

【数 8】

$$SNR_i = \frac{1}{n^2} \cdot \frac{W_i^2}{\sum_{k=1}^N |G_{ik}|^2} \quad \dots (8)$$

よって  $i$  番目の信号に対する  $SNR_i$  は重み  $W_i$  によって決定することができる。

【0035】

このように送信する信号に対し重み付けをすることで、その伝搬環境で伝送品質が劣化しているアンテナ素子の送信電力を上げることができ、システム全体として誤り率を減少させることができる。本発明の効果を図7および図8を参照して説明する。両者とも1～3の3つのアンテナ素子を用いて送信する場合について示してあり、図7は従来の装置によって形成されるビームパターン、図8は本発明の装置によって形成されたビームパターンである。

【0036】

図7の従来の装置によって形成されたビームパターンでは3アンテナ素子の指向性が伝搬経路を向いておらず、受信局において伝送品質が悪くなっている。これに対し、図8に示す本発明の装置によりそれぞれのアンテナ素子に重み付けを行った結果では、伝送品質劣化の原因となっていた3アンテナ素子の放射電力の重みを大きくすることで、システム全体の伝送品質を改善している。

【0037】

以下に伝達関数の具体的な推定方法を示す。上記のような重みを用いた通信を行うことを考え、A局とB局において通信を行うものとする。ここで、A局からB局への伝達関数行列を  $H$  とし、B局からA局への伝達関数行列を  $h$  と表すこととし、両者の間には  $h = H^T$  が成り立っているものとする。この仮定は上り通信と下り通信とで同一環境のときに成立する。A局よりまず既知の信号  $T_{11}^A$  を送信すると、B局では受信される受信信号  $R_{11}^B$  から伝達関数行列は以下のように算出される。

【0038】

【数 9】

$$\begin{pmatrix} R_{11}^B & R_{12}^B & \dots & R_{1N}^B \\ R_{21}^B & R_{22}^B & \dots & R_{2N}^B \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R_{N1}^B & R_{N2}^B & \dots & R_{NN}^B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \dots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \dots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \dots & H_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_{11}^A & T_{12}^A & \dots & T_{1N}^A \\ T_{21}^A & T_{22}^A & \dots & T_{2N}^A \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_{N1}^A & T_{N2}^A & \dots & T_{NN}^A \end{pmatrix} \quad \dots (9)$$

【0039】

【数 10】

$$\begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \dots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \dots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \dots & H_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R_{11}^B & R_{12}^B & \dots & R_{1N}^B \\ R_{21}^B & R_{22}^B & \dots & R_{2N}^B \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R_{N1}^B & R_{N2}^B & \dots & R_{NN}^B \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_{11}^A & T_{12}^A & \dots & T_{1N}^A \\ T_{21}^A & T_{22}^A & \dots & T_{2N}^A \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_{N1}^A & T_{N2}^A & \dots & T_{NN}^A \end{pmatrix}^{-1} \quad \dots (10)$$

伝達関数行列  $H_{ij}$  はA局のアンテナ素子  $j$  からB局の  $i$  のアンテナ素子間の伝達関数を表している。A局から送信される送信信号  $T_{11}^A \sim T_{1N}^A$  は、受信信号  $R_{11}^B \sim R_{1N}^B$  に伝達関数行列の逆行列を乗算することで求めることができる。

【0040】

次に、伝達関数を推定する別法について示す。ここで、B局が送信信号  $T_{11}^B \sim T_{1N}^B$  をA

局に送信する際に、各アンテナ素子から送信される信号に重み付け  $W^B_1 \sim W^B_N$  を行うことを考える。このとき上記の計算で得た伝達関数行列  $H$  が送信する際にも同じとみなせる場合には、B局からA局への伝達関数行列  $h$  は、(5)式で得られたA局からB局への伝達関数行列  $H$  を用いて以下のように表せる。

【0041】

【数11】

$$\begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \cdots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \cdots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^T = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} \quad \dots (11)$$

また、この伝達関数行列  $h$  から逆行列  $g$  が求められ、 $(|g_{i1}|^2 + |g_{i2}|^2 + \dots + |g_{iN}|^2)$  の関数となる  $W^B_1 \sim W^B_N$  を算出することができる。

【0042】

まず、既知の信号  $T^B_{i+j}$  に重み  $W^B_1 \sim W^B_N$  を乗算した信号を送信すると、A局では受信信号  $R^A_{i+j}$  に既知信号  $T^B_{i+j}$  の逆数を乗算することにより、伝達関数行列は以下のように求められる。

【0043】

【数12】

$$\begin{pmatrix} R^A_{11} & R^A_{12} & \cdots & R^A_{1N} \\ R^A_{21} & R^A_{22} & \cdots & R^A_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R^A_{N1} & R^A_{N2} & \cdots & R^A_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \cdots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \cdots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} W^B_1 T^B_{11} & W^B_1 T^B_{12} & \cdots & W^B_1 T^B_{1N} \\ W^B_2 T^B_{21} & W^B_2 T^B_{22} & \cdots & W^B_2 T^B_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ W^B_N T^B_{N1} & W^B_N T^B_{N2} & \cdots & W^B_N T^B_{NN} \end{pmatrix} \quad \dots (12)$$

【0044】

【数13】

$$\begin{pmatrix} R^A_{11} & R^A_{12} & \cdots & R^A_{1N} \\ R^A_{21} & R^A_{22} & \cdots & R^A_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R^A_{N1} & R^A_{N2} & \cdots & R^A_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} W^B_1 h_{11} & W^B_2 h_{12} & \cdots & W^B_N h_{1N} \\ W^B_1 h_{21} & W^B_2 h_{22} & \cdots & W^B_N h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ W^B_1 h_{N1} & W^B_2 h_{N2} & \cdots & W^B_N h_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T^A_{11} & T^A_{12} & \cdots & T^A_{1N} \\ T^A_{21} & T^A_{22} & \cdots & T^A_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T^A_{N1} & T^A_{N2} & \cdots & T^A_{NN} \end{pmatrix} \quad \dots (13)$$

【0045】

【数14】

$$\begin{pmatrix} h'_{11} & h'_{12} & \cdots & h'_{1N} \\ h'_{21} & h'_{22} & \cdots & h'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h'_{N1} & h'_{N2} & \cdots & h'_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R^A_{11} & R^A_{12} & \cdots & R^A_{1N} \\ R^A_{21} & R^A_{22} & \cdots & R^A_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R^A_{N1} & R^A_{N2} & \cdots & R^A_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T^A_{11} & T^A_{12} & \cdots & T^A_{1N} \\ T^A_{21} & T^A_{22} & \cdots & T^A_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T^A_{N1} & T^A_{N2} & \cdots & T^A_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \quad \dots (14)$$

【0046】

【数15】

$$\begin{pmatrix} h'_{11} & h'_{12} & \cdots & h'_{1N} \\ h'_{21} & h'_{22} & \cdots & h'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h'_{N1} & h'_{N2} & \cdots & h'_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \cdots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \cdots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} W^B_1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & W^B_2 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & W^B_N \end{pmatrix} \quad \dots (15)$$



$h'$  は本来の伝達関数  $h$  に対角行列  $W$  を乗算した重み付き伝達関数となっている。さらに、 $W^{B_1} \sim W^{B_N}$  を A 局に重み信号として送信しておく。

【 0 0 4 7 】

B 局において重み付けを行った送信信号  $W^{B_1} T^{B_1} \sim W^{B_N} T^{B_N}$  を、A 局において受信信号  $R^{B_1} \sim R^{B_N}$  と伝達関数信号  $h'$  の逆行列を用いて解析する。受信信号  $R^{A_1} \sim R^{A_N}$  は、

【 0 0 4 8 】

【 数 1 6 】

$$\begin{pmatrix} R_1^A \\ R_2^A \\ \vdots \\ R_N^A \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \cdots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \cdots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} W_1^B T_1^B \\ W_2^B T_2^B \\ \vdots \\ W_N^B T_N^B \end{pmatrix} \quad \cdots (16)$$

【 0 0 4 9 】

【 数 1 7 】

$$\begin{pmatrix} R_1^A \\ R_2^A \\ \vdots \\ R_N^A \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h'_{11} & h'_{12} & \cdots & h'_{1N} \\ h'_{21} & h'_{22} & \cdots & h'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h'_{N1} & h'_{N2} & \cdots & h'_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_1^B \\ T_2^B \\ \vdots \\ T_N^B \end{pmatrix} \quad \cdots (17)$$

と表すことができる。ここで、( 1 1 ) 式で得られる  $h'$  の逆行列から A 局で得られる送受信局からの送信信号  $T^{B_1'} \sim T^{B_N'}$  は以下のように表せる。

【 0 0 5 0 】

【 数 1 8 】

$$\begin{pmatrix} T_1^{B'} \\ T_2^{B'} \\ \vdots \\ T_N^{B'} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h'_{11} & h'_{12} & \cdots & h'_{1N} \\ h'_{21} & h'_{22} & \cdots & h'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h'_{N1} & h'_{N2} & \cdots & h'_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} R_1^A \\ R_2^A \\ \vdots \\ R_N^A \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} T_1^B + N_1 \\ T_2^B + N_2 \\ \vdots \\ T_N^B + N_N \end{pmatrix} \quad \cdots (18)$$

行列  $g$  は伝達関数行列  $h$  の逆行列である。送信信号  $T^{B_1} \sim T^{B_N}$  の絶対値が 1 に等しいとすると、 $i$  番目の信号の  $SNR_i$  は

【 0 0 5 1 】

【 数 1 9 】

$$SNR_i = \frac{1}{n^2} \cdot \frac{(W_i^B)^2}{\sum_{k=1}^N |g_{ik}|} \quad \cdots (19)$$

と表され、各信号の  $SNR$  を重み  $W_i$  によって調節できることが示された。

【 0 0 5 2 】

また、A 局から B 局に送信を行うことを考える。このとき A 局から送信する際に用いる重み  $W^{A_1} \sim W^{A_N}$  を求める必要がある。重み付き伝達関数行列  $h'$  と B 局の重み値  $W^{B_1} \sim W^{B_N}$  から A 局から B 局への伝達関数行列  $H$  は以下のように得られる。

【 0 0 5 3 】

【数 2 0】

$$\begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h'_{11} & h'_{12} & \cdots & h'_{1N} \\ h'_{21} & h'_{22} & \cdots & h'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h'_{N1} & h'_{N2} & \cdots & h'_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{w_1^B} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & \frac{1}{w_2^B} & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & \frac{1}{w_N^B} \end{pmatrix}^T$$

$$= \begin{pmatrix} h_{11} & h_{21} & \cdots & h_{N1} \\ h_{12} & h_{22} & \cdots & h_{N2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{1N} & h_{2N} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix} \quad \cdots (20)$$

よって、伝達関数行列  $H$  の逆行列  $G$  も同様に得られ、 $(|G_{i1}|^2 + |G_{i2}|^2 + \cdots + |G_{iN}|^2)$  の関数となる  $A$  局から送信される送信信号  $T^A_1 \sim T^A_N$  に乗算する重み  $W^A_1 \sim W^A_N$  を算出することができる。

【0054】

この実施形態において、各送受信装置の各アンテナ素子平均受信レベルの比が送受でほぼ等しい場合には、 $A$  局、 $B$  局間で重み  $W^A$  および  $W^B$  をやりとりする必要はなくなる。つまり、伝達関数行列の逆行列  $G$  に以下のような関係が成り立つときを考える。

【0055】

【数 2 1】

$$G_{11} : G_{12} : \cdots : G_{1N} = G_{21} : G_{22} : \cdots : G_{2N} = \cdots = G_{N1} : G_{N2} : \cdots : G_{NN} \quad \cdots (21)$$

ここで、 $A$  局において  $B$  局からの送信信号を受信した後、 $B$  局に対し送信信号  $T^A_1 \sim T^A_N$  を送信する場合でみる。

【0056】

この場合には、 $A$  局において  $B$  局の重み  $W^B_1 \sim W^B_N$  が乗算されている伝達関数行列  $h'$  の逆行列から (24) 式のように  $B$  局の送信信号  $T^B_1 \sim T^B_N$  を得ることができる。ただし、送信する際に  $A$  局の送信信号  $T^A_1 \sim T^A_N$  にかかる重みを計算する際には (26) 式のように  $B$  局の重みを用いての補正を行わず、伝達関数行列  $h'$  の転置行列  $H'$  の逆行列  $G'$  から求めてもよい。

【0057】

$B$  局の重み  $W^B_1 \sim W^B_N$  を用いずに、単に重み付き伝達関数行列の転置行列  $H'$  から逆行列  $G'$  を導出し、 $(|G'_{i1}|^2 + |G'_{i2}|^2 + \cdots + |G'_{iN}|^2)$  から導出することになる。この  $G$  と  $G'$  との間には下式のような関係がある。

【0058】

【数 2 2】

$$\begin{pmatrix} G'_{11} & G'_{12} & \cdots & G'_{1N} \\ G'_{21} & G'_{22} & \cdots & G'_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ G'_{N1} & G'_{N2} & \cdots & G'_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{G_{11}}{w_1^B} & \frac{G_{12}}{w_2^B} & \cdots & \frac{G_{1N}}{w_N^B} \\ \frac{G_{21}}{w_1^B} & \frac{G_{22}}{w_2^B} & \cdots & \frac{G_{2N}}{w_N^B} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{G_{N1}}{w_1^B} & \frac{G_{N2}}{w_2^B} & \cdots & \frac{G_{NN}}{w_N^B} \end{pmatrix} \quad \cdots (22)$$

このとき、 $(|G_{i1}|^2 + |G_{i2}|^2 + \cdots + |G_{iN}|^2)$  と  $(|G'_{i1}|^2 + |G'_{i2}|^2 + \cdots + |G'_{iN}|^2)$  との関係は、

【0059】

【数 2 3】

$$\sum_{k=1}^N |G_{1k}|^2 : \sum_{k=1}^N |G_{2k}|^2 : \dots : \sum_{k=1}^N |G_{Nk}|^2 = \sum_{k=1}^N |G'_{1k}|^2 : \sum_{k=1}^N |G'_{2k}|^2 : \dots : \sum_{k=1}^N |G'_{Nk}|^2 \quad \dots (23)$$

と表すことができ、重み  $W_{B_1} \sim W_{B_N}$  による補正をしなくても、A 局の重み  $W_{A_1} \sim W_{A_N}$  を求めることができる。

【0 0 6 0】

既知新  $T_{ij}$  を重みを乗算せずに送信する場合には、ここでは B 局から A 局に送信するときを考えると、B 局から送信された既知信号  $T_{ij}^B$  は A 局で以下のように  $R_{ij}^A$  として得られる。

【0 0 6 1】

【数 2 4】

$$\begin{pmatrix} R_{11}^A & R_{12}^A & \dots & R_{1N}^A \\ R_{21}^A & R_{22}^A & \dots & R_{2N}^A \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R_{N1}^A & R_{N2}^A & \dots & R_{NN}^A \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \dots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \dots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \dots & h_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_{11}^B & T_{12}^B & \dots & T_{1N}^B \\ T_{21}^B & T_{22}^B & \dots & T_{2N}^B \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_{N1}^B & T_{N2}^B & \dots & T_{NN}^B \end{pmatrix} \quad \dots (24)$$

ここで  $T_{ij}^B$  の逆行列を乗算することで、伝達関数行列  $h$  を得ることができる。ただし、B 局より送信信号に重み付けした信号  $W_{B_1} T_{B_1}^B \sim W_{B_N} T_{B_N}^B$  を送信した場合には、伝達関数行列  $h$  の逆行列と受信信号  $R_{A_1}^A \sim R_{A_N}^A$  から送信信号  $T_{B_1}^B \sim T_{B_N}^B$  を得ることができる。ただし、この  $T_{B_1}^B \sim T_{B_N}^B$  は

【0 0 6 2】

【数 2 5】

$$\begin{pmatrix} T_{11}^B \\ T_{21}^B \\ \vdots \\ T_{N1}^B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \dots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \dots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \dots & h_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} R_{11}^A \\ R_{21}^A \\ \vdots \\ R_{N1}^A \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} W_{11}^B T_{11}^B + N_1 \\ W_{21}^B T_{21}^B + N_2 \\ \vdots \\ W_{N1}^B T_{N1}^B + N_N \end{pmatrix} \quad \dots (25)$$

と表すことができ、B 局において乗算された重み  $W_{B_1} \sim W_{B_N}$  により補正される必要がある。

【0 0 6 3】

重み値  $W_{B_1} \sim W_{B_N}$  を決定する方法としては例えば誤り率が最小になるように制御する方法や全 SNR がほぼ一定になるように制御する方法が考えられる。また、伝搬環境に応じて各制御方法を切り替える方法も用いることができる。

(第二実施形態)

第一実施形態の重み値決定手段の一形態を図面を参照して説明する。図 2 は本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図である。

【0 0 6 4】

図 2 において符号 3 1 0 は転置行列演算手段、3 2 0 は逆行列演算手段、3 3 0 は送信電力比決定手段、3 4 0 は送信電力設定手段、3 5 0 は重み値出力手段である。伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を転置行列演算手段 3 1 0 において転置演算を行い、生成された行列に逆行列演算手段 3 2 0 において逆行列演算を行い、送信電力比決定手段 3 3 0 に出力する。

【0 0 6 5】

上記送信電力比決定手段 3 3 0 では送信電力比を決定し、重み値出力手段 3 5 0 では、送信電力設定手段 3 4 0 の出力信号と送信電力比決定手段 3 3 0 の出力信号を入力信号とし、各振幅変換装置の重み値を決定して N 個の振幅変換装置に出力する。

【 0 0 6 6 】

送信電力比決定手段において伝達関数行列の演算結果から各信号の S N R がほぼ等しくなるように送信電力比を決定する。重み値としては以下の式を満たすように制御する。

【 0 0 6 7 】

【 数 2 6 】

$$C = \frac{W_k^2}{\sum_{k=1}^N |g_{1k}|^2} \quad (k=1,2,\dots,N) \quad \dots(26)$$

システムの要求条件によって決定する C は、例えば送信電力設定手段において設定される送信電力  $P_t$  に対し以下の式が成り立つように決める。

【 0 0 6 8 】

【 数 2 7 】

$$\sum_{k=1}^N (W_k^2) = P_t \quad \dots(27)$$

このように制御することによってシステム全体の伝送品質を改善することができる。

【 0 0 6 9 】

すなわち、本発明実施例の多素子アンテナシステム用送信装置は、図 1 に示すように、N 個のアンテナ素子 2 4 1 ~ 2 4 N と、このアンテナ素子 2 4 1 ~ 2 4 N にそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替える N 個の切り替え装置 2 3 1 ~ 2 3 N と、この切り替え装置 2 3 1 ~ 2 3 N に接続され、受信時に各切り替え装置 2 3 1 ~ 2 3 N から出力される N 個の信号を入力信号とし、入力信号から伝達関数行列を推定して出力する伝達関数推定手段 2 5 0 と、この伝達関数推定手段 2 5 0 の出力信号を入力信号とし、N 個の振幅変換装置 2 2 1 ~ 2 2 N の重み値を決定する重み値決定手段 2 6 0 と、N 個の送信信号を発生させる送信機 2 1 0 と、この送信機 2 1 0 から発生した N 個の送信信号をそれぞれ入力信号とし、この入力信号に振幅重み付けを行い、切り替え装置 2 3 1 ~ 2 3 N に送信信号を出力する N 個の振幅変換装置 2 2 1 ~ 2 2 N とを備え、重み値決定手段 2 6 0 は、伝達関数行列に基づき N 個の振幅変換装置 2 2 1 ~ 2 2 N の重み値をそれぞれ決定する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

【 0 0 7 0 】

ここで、本実施例の特徴とするところは、重み値をそれぞれ決定する手段は、推定された伝達関数行列から、各信号の S i g n a l - t o - N o i s e R a s i o ( S N R ) がほぼ等しくなるように前記 N 個の振幅変換装置の重みの値をそれぞれ決定する S N R 均等化重み値決定手段を備えたところにある（請求項 1）。

【 0 0 7 1 】

例えば、前記 S N R 均等化重み値決定手段は、図 2 に示すように、伝達関数推定手段 2 5 0 によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の転置演算を行う転置行列演算手段 3 1 0 と、この転置行列演算手段 3 1 0 により生成された転置行列を入力信号とし、逆行列演算を行う逆行列演算手段 3 2 0 と、この逆行列演算手段 3 2 0 により生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段 3 5 0 に出力する送信電力比決定手段 3 3 0 と、送信電力を設定する送信電力設定手段 3 4 0 と、この送信電力設定手段 3 4 0 の出力信号と送信電力比とから重み値を決定し N 個の振幅変換装置 2 2 1 ~ 2 2 N に出力する重み値出力手段 3 5 0 とを備え、送信電力比決定手段 3 3 0 は、送信される N 個の信号の S N R がほぼ等しくなるように送信電力比を決定する手段を備え、重み値出力手段 3 5 0 は、送信電力設定手段 3 4 0 で設定された送信電力となるように重み値を決定する手段を備える（請求項 2）。

【 0 0 7 2 】

（第三実施形態）

第一実施形態の重み値決定手段の一形態を図面を参照して説明する。図 3 は本発明の実

施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図である。

【 0 0 7 3 】

図 3 において符号 4 1 0 は転置行列演算手段、4 2 0 は逆行列演算手段、4 3 0 は送信電力比決定手段、4 4 0 は送信電力設定手段、4 5 0 は重み値出力手段、4 6 0 は誤り率関数設定手段である。伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を転置行列演算手段 4 1 0 において転置演算を行い、生成された行列に逆行列演算手段 4 2 0 において逆行列演算を行い、送信電力比決定手段 4 3 0 に出力する。誤り率関数設定手段 4 6 0 では信号の S N R と誤り率との間に成り立つ関数を設定し、上記送信電力比決定手段 4 3 0 では逆行列演算手段 4 2 0 と誤り率関数設定手段 4 6 0 の出力信号から送信電力比を決定する。

【 0 0 7 4 】

送信電力設定手段 4 4 0 では、送信電力の電力を設定し、重み値出力手段 3 5 0 では上記送信電力比決定手段 4 3 0 と送信電力設定手段 4 4 0 の出力信号から各振幅変換装置の重み値を決定し N 個の振幅変換装置に出力する。

【 0 0 7 5 】

S N R と誤り率との間にある関数で決まる関係があるときに、システム全体の誤り率が最小となるように送信電力比決定手段において送信電力比の設定を行い、この送信電力比と送信電力設定手段で設定される送信電力から重み値決定手段において重み値を決定する。つまり誤り率 B E R と S N R との間に以下のような関係が成り立つときを考える。

【 0 0 7 6 】

【 数 2 8 】

$$BER = f(SNR) \quad \dots(28)$$

このときシステム全体の B E R<sub>all</sub> は以下のように表せる。

【 0 0 7 7 】

【 数 2 9 】

$$BER_{all} = \sum_{i=1}^N f(SNR_i) \quad \dots(29)$$

この B E R<sub>all</sub> を最小にするような送信電力比を送信電力比決定手段によって決定することで伝送品質を改善する。

【 0 0 7 8 】

上記のような重み値の設定を行うことで誤り率の改善を行ったシミュレーション結果を示す。送信局にダイポールアンテナ A<sub>t</sub>、B<sub>t</sub>、受信局にダイポールアンテナ A<sub>r</sub>、B<sub>r</sub> をそれぞれ具備した送受信系において、送信局および受信局のダイポールアンテナ素子は 0 . 3 の間隔をにおいて設置し、その指向性についてはモーメント法を用いて算出した結果を使用した。

【 0 0 7 9 】

ここで、2次元平面での 8 波伝搬環境を考え、そのうち 4 波の放出角と、到来角、および経路による位相ずれをランダムに与え、残る 4 波をダイポールアンテナ A<sub>t</sub> の指向性が有利になるように放射角を与え、変調方式 Q P S K における誤り率を算出した。( 1 1 ) 式で表せる誤り率と S N R との関係はレイリーフェージング環境における遅延波を考えないとして以下の条件を与えた。

【 0 0 8 0 】

【 数 3 0 】

$$BER = \frac{1}{2} SNR^{-1} \quad \dots(30)$$

このとき ( 1 2 ) 式で表せるシステム全体の B E R<sub>all</sub> が最小となるには重み値

$W_1 \sim W_N$ を次のように決定すればよい。

【 0 0 8 1 】

【 数 3 1 】

$$W_1 : W_2 : \dots : W_N = \left\{ \sum_{k=1}^N |g_{1k}|^2 \right\}^{\frac{1}{4}} : \left\{ \sum_{k=1}^N |g_{2k}|^2 \right\}^{\frac{1}{4}} : \dots : \left\{ \sum_{k=1}^N |g_{Nk}|^2 \right\}^{\frac{1}{4}} \quad \dots(31)$$

上記の重み値を用いて振幅制御を行った際に得られる改善を図 9 に示した。平均 S N R 3 5 d B において B E R で約 5 d B の改善が見られる。

【 0 0 8 2 】

すなわち、本実施例の多素子アンテナシステム用送信装置の前記重み値をそれぞれ決定する手段は、推定された伝達関数行列から、誤り率が最小となるように前記 N 個の振幅変換装置の重みの値をそれぞれ決定する誤り率最小化重み値決定手段を備える（請求項 3）。

【 0 0 8 3 】

例えば、図 3 に示すように、前記誤り率最小化重み値決定手段は、伝達関数推定手段 2 5 0 によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の転置演算を行う転置行列演算手段 4 1 0 と、この転置行列演算手段 4 1 0 により生成された転置行列を入力信号とし、逆行列演算を行う逆行列演算手段 4 2 0 と、誤り率と S N R との間に成り立つ関数を設定し、送信電力比決定手段 4 3 0 に出力する誤り率関数設定手段 4 6 0 と、この誤り率関数設定手段 4 6 0 の出力信号と逆行列演算手段 4 2 0 とにより生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段 4 5 0 に出力する送信電力比決定手段 4 3 0 と、送信電力を設定する送信電力設定手段 4 4 0 と、この送信電力設定手段 4 4 0 の出力信号と送信電力比とから重み値を決定し N 個の振幅変換装置 2 2 1 ~ 2 2 N に出力する重み値出力手段 4 5 0 とを備え、送信電力比決定手段 4 3 0 は、送信される信号の誤り率が最小となるように送信電力比を決定する手段を備え、重み値出力手段 4 5 0 は、送信電力設定手段 4 4 0 で設定された送信電力となるように重み値を決定する手段を備える（請求項 4）。

【 0 0 8 4 】

（第四実施形態）

図 4 は、第四実施形態の装置構成を示す図であり、多素子アンテナ送受信装置を示すブロック図である。受信信号から相手通信局の決定した各アンテナにかける重みを解析し、その重みを用いた送信信号を送信する。また、信号受信時に推定される伝達関数から通信相手局の各アンテナの送信電力にかける重みを決定し、重み信号として送信することで、送受信装置間の伝送品質の改善を行う形態を示している。

【 0 0 8 5 】

図 4 において符号 5 1 0 は送信機、符号 5 2 1 ~ 5 2 N は振幅変換装置、5 3 1 ~ 5 3 N は送受信切り替え装置、5 4 1 ~ 5 4 N はアンテナ素子、5 5 1 ~ 5 5 N は分岐装置、5 6 0 は振幅制御装置、5 7 0 は受信機、5 8 0 は重み値決定手段である。

【 0 0 8 6 】

送信機 5 1 0 からは受信機 5 7 0 から出力された重み信号と送信信号とが出力され、振幅変換装置 5 2 1 ~ 5 2 N では送信機からの出力信号を入力信号とし、k 番目（1 ~ N の整数）の信号に対し後述する振幅制御装置によって出力される重み  $W_k$  を乗算し、アンテナ素子 5 4 1 ~ 5 4 N に出力する。また、アンテナ素子 5 4 1 ~ 5 4 N において受信された受信信号は分岐装置 5 5 1 ~ 5 5 N により受信機と振幅制御装置とに分岐される。振幅制御装置では、通信相手より送信された重み信号から送信時に k 番目の振幅変換装置において乗算する重み  $W_k$  を求め、振幅変換装置に出力する。受信機においては伝達関数を推定し、復号を行うと共に、伝達関数を重み値決定手段に出力する。重み値決定手段では伝達関数から相手送受信装置の振幅変換装置にかける重みを算出し、送信機に出力する。

【 0 0 8 7 】

A局とB局との間で通信を行うことを考える。A局よりまず既知の信号  $T_{i,j}^A$  を送信すると、B局では受信される受信信号  $R_{i,j}^B$  から伝達系列行列は以下のように算出される。

【0088】

【数32】

$$\begin{pmatrix} R_{11}^B & R_{12}^B & \cdots & R_{1N}^B \\ R_{21}^B & R_{22}^B & \cdots & R_{2N}^B \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R_{N1}^B & R_{N2}^B & \cdots & R_{NN}^B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_{11}^A & T_{12}^A & \cdots & T_{1N}^A \\ T_{21}^A & T_{22}^A & \cdots & T_{2N}^A \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_{N1}^A & T_{N2}^A & \cdots & T_{NN}^A \end{pmatrix} \quad \cdots (32)$$

【0089】

【数33】

$$\begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R_{11}^B & R_{12}^B & \cdots & R_{1N}^B \\ R_{21}^B & R_{22}^B & \cdots & R_{2N}^B \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ R_{N1}^B & R_{N2}^B & \cdots & R_{NN}^B \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} T_{11}^A & T_{12}^A & \cdots & T_{1N}^A \\ T_{21}^A & T_{22}^A & \cdots & T_{2N}^A \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_{N1}^A & T_{N2}^A & \cdots & T_{NN}^A \end{pmatrix} \quad \cdots (33)$$

A局から送信される送信信号  $T_{i,j}^A \sim T_{i,N}^A$  は、受信信号  $R_{i,j}^B \sim R_{i,N}^B$  に伝達関数行列の逆数を乗算することで求めることができる。このとき、B局はA局の振幅変換装置において乗算する最適な重み  $W_{i,j}^A \sim W_{i,N}^A$  を、伝達関数行列  $H$  の逆行列  $G$  から算出することができる。

【0090】

次にB局からA局に送信するときには再び既知の信号  $T_{i,j}^B$  と受信信号  $R_{i,j}^B$  から伝達関数行列  $h$  を同様に求める。B局から送信された送信信号  $T_{i,j}^A \sim T_{i,N}^A$  は伝達関数行列の逆行列を乗算することで求めることができる。ここで、B局から送信された重み信号から送信信号  $T_{i,j}^A \sim T_{i,N}^A$  に乗算する重み  $W_{i,j}^A \sim W_{i,N}^A$  を得、また、伝達関数行列  $h$  からB局の送信信号に乗算する最適な重み  $W_{i,j}^B \sim W_{i,N}^B$  を算出することができる。

【0091】

再びA局から送信を行う際には既知の信号  $T_{i,j}^A$  を送信した後、送信信号に重みを乗算した信号  $W_{i,j}^A T_{i,j}^A \sim W_{i,N}^A T_{i,N}^A$  を送信する。B局における受信信号  $R_{i,j}^B \sim R_{i,N}^B$  と伝達関数行列  $h$  の逆行列、およびA局の重み  $W_{i,j}^A \sim W_{i,N}^A$  から、得られる送信信号  $T_{i,j}^{A'} \sim T_{i,N}^{A'}$  は以下のように表せる。

【0092】

【数34】

$$\begin{pmatrix} T_{1j}^{A'} \\ T_{2j}^{A'} \\ \vdots \\ T_{Nj}^{A'} \end{pmatrix} = \left\{ \begin{pmatrix} h_{11} & h_{12} & \cdots & h_{1N} \\ h_{21} & h_{22} & \cdots & h_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h_{N1} & h_{N2} & \cdots & h_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} R_{1j}^B \\ R_{2j}^B \\ \vdots \\ R_{Nj}^B \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} \right\} \begin{pmatrix} \frac{1}{W_1^A} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & \frac{1}{W_2^A} & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & \frac{1}{W_N^A} \end{pmatrix} \\ = \begin{pmatrix} T_1^A + \frac{N_1}{W_1^A} \\ T_2^A + \frac{N_2}{W_2^A} \\ \vdots \\ T_N^A + \frac{N_N}{W_N^A} \end{pmatrix} \quad \cdots (34)$$

【0093】

【数 3 5】

$$\begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ \vdots \\ N_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} & \cdots & H_{1N} \\ H_{21} & H_{22} & \cdots & H_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{N1} & H_{N2} & \cdots & H_{NN} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} G_{11} & G_{12} & \cdots & G_{1N} \\ G_{21} & G_{22} & \cdots & G_{2N} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ G_{N1} & G_{N2} & \cdots & G_{NN} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} n_1 \\ n_2 \\ \vdots \\ n_N \end{pmatrix} \quad \cdots (35)$$

各送信信号の S N R<sub>i</sub> は次のようになる。

【0 0 9 4】

【数 3 6】

$$SNR_i = \frac{1}{n^2} \cdot \frac{(W_i^A)^2}{\sum_{k=1}^N |G_{ik}|} \quad \cdots (36)$$

よって第一実施形態と同様に振幅制御を行えることが示された。

【0 0 9 5】

(第五実施形態)

第四実施形態の重み値決定手段の一形態を図面を参照して説明する。図5は本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図である。

【0 0 9 6】

図5において符号620は逆行列演算手段、630は送信電力比決定手段、640は相手局送信電力設定手段、650は重み値出力手段である。伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を逆行列演算手段620において逆行列演算を行い、送信電力比決定手段630に出力する。上記送信電力比決定手段630では送信電力比を決定し、重み値出力手段650では、相手局送信電力設定手段640の出力信号と送信電力比決定手段630の出力信号とを入力信号とし、各振幅変換装置の重み値を決定しN個の振幅変換装置に出力する。

【0 0 9 7】

送信電力比決定手段において伝達関数行列の演算結果から各信号のS N Rがほぼ等しくなるように送信電力比を決定する。このように制御することによってシステム全体の伝送品質を改善することができる。

【0 0 9 8】

すなわち、本実施例の多素子アンテナシステム用送信装置は、図4に示すように、N個のアンテナ素子541～54Nと、このアンテナ素子541～54Nにそれぞれ接続され、送信信号と受信信号とを切り替えるN個の切り替え装置531～53Nと、この切り替え装置531～53Nに接続され、受信時に各切り替え装置から出力されるN個の信号を入力信号とし、2つの信号にそれぞれ分岐する分岐装置551～55Nと、この分岐装置551～55Nにより分岐された一方の出力を入力信号とし、入力信号に含まれる相手局の重み値決定手段により決定された重み値を取り出し、各振幅変換装置521～52Nの重みを決定する振幅制御装置560と、分岐装置551～55Nにより分岐された他方の出力を入力信号とし、入力信号から推定された伝達関数行列を重み値決定手段580に出力し、復号を行う受信機570と、この受信機570から出力される伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列から相手局の各振幅変換装置により乗算された重みを算出し、送信機510に重み信号を出力する重み値決定手段580と、アンテナ数と同数の送信信号を発生させる送信機510と、この送信機510からの信号を入力信号とし、各信号に振幅重み付けを行い、切り替え装置531～53Nの他方のポートへの入力信号を生成する振幅変換装置521～52Nとを備え、重み値決定手段580は、送受信装置の間で交互に行われる送受信に伴い推定された伝達関数行列に基づいて決定された相手局のN個の振幅変換装置521～52Nの重み値を送信機510へ出力する手段を備え、送信機510



は、相手局への情報信号と重み信号とを出力する手段を備えた多素子アンテナシステム用送信装置である。

【0099】

ここで、本実施例の特徴とするところは、重み値決定手段580は、受信機570によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列から各信号のS N Rがほぼ等しくなるように相手局のN個の振幅変換装置の重みを決定するS N R均等化重み値決定手段を備えたところにある（請求項5）。

【0100】

例えば、前記S N R均等化重み値決定手段は、図5に示すように、受信機570によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、伝達関数行列の逆行列演算を行う逆行列演算手段620と、この逆行列演算手段620により生成された逆行列を入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段650に出力する送信電力比決定手段630と、相手局送信電力を設定する相手局送信電力設定手段640と、この相手局送信電力設定手段640の出力信号と送信電力比とから相手局の重み値を決定し送信機510に出力する重み値出力手段650とを備え、送信電力比決定手段630は、相手局により送信されるN個の信号のS N Rがほぼ等しくなるように送信電力比を決定する手段を備え、重み値出力手段650は、相手局送信電力設定手段640により設定された送信電力となるように相手局の重み値を決定する手段を備える（請求項6）。

【0101】

（第六実施形態）

第四実施形態の重み値決定手段の一形態を図面を参照して説明する。図6は本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図である。

【0102】

図6において720は逆行列演算手段、730は送信電力比決定手段、740は相手局送信電力設定手段、750は重み値出力手段、760は誤り率関数設定手段である。伝達関数推定手段によって推定された伝達関数行列を逆行列演算手段720において逆行列演算を行い、送信電力比決定手段730に出力する。誤り率関数設定手段760では信号のS N Rと誤り率との間に成り立つ関数を設定し、上記送信電力比決定手段730では逆行列演算手段720と誤り率関数設定手段760の出力信号から送信電力比を決定する。相手局送信電力設定手段740では送信電力の電力を設定し、重み値出力手段750では上記送信電力比決定手段730と相手局送信電力設定手段740の出力信号から各振幅変換装置の重み値を決定しN個の振幅変換装置に出力する。

【0103】

S N Rと誤り率との間にある関数で決まる関係があるときに、システム全体の誤り率が最小となるように送信電力比決定手段において送信電力比を決定することでシステム全体の伝送品質を改善する。

【0104】

すなわち、本実施例の多素子アンテナシステム用送信装置の前記重み値決定手段580は、受信機570によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列から誤り率が最小となるように相手局の前記N個の振幅変換装置の重みを決定する誤り率最小化重み値決定手段を備える（請求項7）。

【0105】

例えば、前記誤り率最小化重み値決定手段は、図6に示すように、受信機570によって推定された伝達関数行列を入力信号とし、この伝達関数行列の逆行列演算を行う逆行列演算手段720と、誤り率とS N Rとの間に成り立つ関数を設定し、送信電力比決定手段730に出力する誤り率関数設定手段760と、この誤り率関数設定手段760の出力信号と逆行列演算手段720により生成された逆行列とを入力信号とし、送信電力比を決定し重み値出力手段750に出力する送信電力比決定手段730と、相手局の送信電力を設定する相手局送信電力設定手段740と、この相手局送信電力設定手段740の出力信号

と送信電力比とから相手局の重み値を決定し送信機 5 1 0 に出力する重み値出力手段 7 5 0 とを備え、送信電力比決定手段 7 3 0 は、相手局から送信される信号の誤り率が最小となるように相手局の送信電力比を決定する手段を備え、重み値出力手段 7 5 0 は、相手局送信電力設定手段 7 4 0 で設定された送信電力になるように重み値を決定する手段とを備える（請求項 8）。

#### 【0 1 0 6】

（第七実施形態）

以下に送信アンテナ数を環境に応じて変化させる第三の実施形態を示す。各アンテナ素子への出力に重み付けを行う送受信装置において、例えば、所要誤り率などの所要伝送品質が定まっている場合には、送信アンテナ毎に決定した重みと伝達関数行列から伝送品質を推定し、所要伝送品質が得られる送信アンテナ数を求め、その結果を送信局にフィードバックし、送信アンテナ数を変化させ、送信電力を再配分する。このようにすることで、伝送品質が著しく劣化したアンテナを用いないようにすることができるため、伝送品質の改善が可能となる（請求項 9）。

#### 【産業上の利用可能性】

#### 【0 1 0 7】

本発明によれば、複数のアンテナ素子により送信した各信号の S N R のばらつきを少なくし、伝送品質を改善することができるため、品質の高い通信を実現することができるため、ユーザのサービス品質を向上させ、ユーザ勧誘に寄与することができる。

#### 【図面の簡単な説明】

#### 【0 1 0 8】

【図 1】本発明の実施形態における多素子アンテナシステム用送信装置を示すブロック図（第一実施形態）。

【図 2】本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図（第二実施形態）。

【図 3】本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図（第三実施形態）。

【図 4】第四実施形態の装置構成を示す図であり、多素子アンテナ送受信装置を示すブロック図。

【図 5】本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図（第五実施形態）。

【図 6】本発明の実施形態における多素子アンテナシステム送信装置の重み値決定手段を示すブロック図（第六実施形態）。

【図 7】従来の装置によって形成されるビームパターンを示す図。

【図 8】本発明の装置によって形成されたビームパターンを示す図。

【図 9】本実施例の重み値を用いて振幅制御を行った際に得られる改善を示す図。

【図 10】従来の伝搬環境の推定を行う適応アンテナ装置を示す図。

#### 【符号の説明】

#### 【0 1 0 9】

1 1 0、2 1 0、5 1 0 送信機

1 7 0、5 7 0 受信機

1 3 1 ~ 1 3 N、2 3 1 ~ 2 3 N、5 3 1 ~ 5 3 N （送受信）切り替え装置

1 4 1 ~ 1 4 N、2 4 1 ~ 2 4 N、5 4 1 ~ 5 4 N アンテナ素子

2 2 1 ~ 2 2 N、5 2 1 ~ 5 2 N 振幅変換装置

2 5 0 伝達関数推定手段

2 6 0、5 8 0 重み値決定手段

3 1 0、4 1 0 転置行列演算手段

3 2 0、4 2 0、6 2 0、7 2 0 逆行列演算手段

3 3 0、4 3 0、6 3 0、7 3 0 送信電力比決定手段

3 4 0、4 4 0 送信電力設定手段

3 5 0、4 5 0、6 5 0、7 5 0 重み値出力手段  
4 6 0、7 6 0 誤り率関数設定手段  
5 5 1 ~ 5 5 N 分岐装置  
5 6 0 振幅制御装置  
6 4 0、7 4 0 相手局送信電力設定手段