

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特許公報(B2)

(11) 特許番号

特許第6595687号
(P6595687)

(45) 発行日 令和1年10月23日(2019.10.23)

(24) 登録日 令和1年10月4日(2019.10.4)

(51) Int. Cl.		F I			
G 1 O L	19/035	(2013.01)	G 1 O L	19/035	B
G 1 O L	19/02	(2013.01)	G 1 O L	19/02	1 5 O
H O 3 M	7/30	(2006.01)	H O 3 M	7/30	Z

請求項の数 12 (全 43 頁)

(21) 出願番号	特願2018-191677 (P2018-191677)	(73) 特許権者	000004226
(22) 出願日	平成30年10月10日(2018.10.10)		日本電信電話株式会社
(62) 分割の表示	特願2017-157614 (P2017-157614) の分割		東京都千代田区大手町一丁目5番1号
原出願日	平成27年1月13日(2015.1.13)	(74) 代理人	100121706
(65) 公開番号	特開2019-32551 (P2019-32551A)		弁理士 中尾 直樹
(43) 公開日	平成31年2月28日(2019.2.28)	(74) 代理人	100128705
審査請求日	平成30年10月10日(2018.10.10)		弁理士 中村 幸雄
(31) 優先権主張番号	特願2014-59502 (P2014-59502)	(74) 代理人	100147773
(32) 優先日	平成26年3月24日(2014.3.24)		弁理士 義村 宗洋
(33) 優先権主張国・地域又は機関	日本国(JP)	(72) 発明者	守谷 健弘
			東京都千代田区大手町一丁目5番1号 日 本電信電話株式会社内
		(72) 発明者	鎌本 優
			東京都千代田区大手町一丁目5番1号 日 本電信電話株式会社内

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 符号化方法、符号化装置、プログラム、および記録媒体

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項1】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成ステップと、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第1利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第1整数値系列と、当該第1整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第1整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第1周期性利用符号量推定値と、

10

をループ処理により上記第1利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第1整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第1整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第2周期性非利用符号量推定値を求める第2周期性非利用符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第2整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第1周期性非利用符号量

20

推定値と、をループ処理により上記第 2 利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 2 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 2 周期性利用符号量推定値を得る第 2 周期性利用符号量推定ステップと、

上記第 1 周期性利用符号量推定値に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用符号量推定値より大きい場合に、上記第 1 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第 1 整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第 1 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用符号量推定値より小さい場合に、上記第 1 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第 1 整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第 1 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性非利用符号量推定値が、上記第 2 周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第 2 整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第 2 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性非利用符号量推定値が、上記第 2 周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第 2 整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第 2 整数値系列とを出力する

比較選択符号化ステップと、

上記比較選択符号化ステップが出力した整数値系列である第 1 整数値系列または第 2 整数値系列と、上記周波数領域のサンプル列と、に基づいて、上記整数値系列のエネルギーと、上記周波数領域のサンプル列と上記整数値系列の内積と、の比に対応する利得符号を得て出力する伝送利得符号化ステップと、を含む符号化方法。

【請求項 2】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成ステップと、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 1 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 1 整数値系列と、当該第 1 整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 1 利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第 1 整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性非利用整数信号符号を求める第 2 周期性非利用符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 2 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 2 整数値系列と、当該第 2 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 2 利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性利用整数信号符号を得る第 2 周期性利用符号化ステップと、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符

10

20

30

40

50

号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第2周期性非利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第1整数値系列とを出力し、

上記第1周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第1周期性利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第1整数値系列とを出力し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2周期性利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第2整数値系列とを出力し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第1周期性非利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第2整数値系列とを出力する比較選択ステップと、

上記比較選択ステップが出力した整数値系列である第1整数値系列または第2整数値系列と、上記周波数領域のサンプル列と、に基づいて、上記整数値系列のエネルギーと、上記周波数領域のサンプル列と上記整数値系列の内積と、の比に対応する利得符号を得て出力する伝送利得符号化ステップと、を含む符号化方法。

【請求項3】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成ステップと、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第1利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第1整数値系列と、当該第1整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第1整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第1周期性利用符号量推定値と、をループ処理により上記第1利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第1整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第1整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第2周期性非利用符号量推定値を求める第2周期性非利用符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第2整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第1周期性非利用符号量推定値と、をループ処理により上記第2利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号量推定ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第2整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第2周期性利用符号量推定値を得る第2周期性利用符号量推定ステップと、

上記第1周期性利用符号量推定値に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用符号量推定値より大きい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て出力し、

上記第1周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用符号量推定値より小さい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て出力し、

10

20

30

40

50

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て出力し、

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て出力する比較選択符号化ステップと、を含み、

上記ループ処理は、

上記符号量の推定値が予め定めた配分ビット数よりも少なく、なおかつ、利得の下限值が設定されていない場合に、上記配分ビット数から上記符号量の推定値を減算して得られる値が大きいほど、利得の更新前の値から更新後の値への減少分が大きくなるように利得の値を更新する処理を含む

符号化方法。

【請求項4】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成ステップと、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第1利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第1整数値系列と、当該第1整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第1利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第1整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第2周期性非利用整数信号符号を求める第2周期性非利用符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第2利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第2周期性利用整数信号符号を得る第2周期性利用符号化ステップと、

上記第1周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第2周期性非利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第1周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第1周期性非利用整数信号符号を選択する比較選択ステップとを含み、

上記ループ処理は、

上記符号量が予め定めた配分ビット数よりも少なく、なおかつ、利得の下限值が設定されていない場合に、上記配分ビット数から上記符号量を減算して得られる値が大きいほど、利得の更新前の値から更新後の値への減少分が大きくなるように利得の値を更新する処理

10

20

30

40

50

を含む
符号化方法。

【請求項 5】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成ステップと、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 1 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 1 整数値系列と、当該第 1 整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 1 利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第 1 整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性非利用整数信号符号を求める第 2 周期性非利用符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 2 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 2 整数値系列と、当該第 2 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 2 利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号化ステップと、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性利用整数信号符号を得る第 2 周期性利用符号化ステップと、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第 2 周期性非利用整数信号符号を選択し、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第 1 周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第 2 周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第 1 周期性非利用整数信号符号を選択する比較選択ステップと、
を含む符号化方法。

【請求項 6】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成部と、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 1 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 1 整数値系列と、当該第 1 整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 1 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 1 周期性利用符号量推定値と、をループ処理により上記第 1 利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号量推定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第 1 整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 1 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 2 周期性非利用符号量推定値を求める第 2 周期性非利用符号量推

10

20

30

40

50

定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第2整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第1周期性非利用符号量推定値と、をループ処理により上記第2利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号量推定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第2整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第2周期性利用符号量推定値を得る第2周期性利用符号量推定部と、

上記第1周期性利用符号量推定値に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用符号量推定値より大きい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第1整数値系列とを出力し、

上記第1周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用符号量推定値より小さい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第1整数値系列とを出力し、

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第2整数値系列とを出力し、

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て、得た符号と上記第2整数値系列とを出力する

比較選択符号化部と、

上記比較選択符号化部が出力した整数値系列である第1整数値系列または第2整数値系列と、上記周波数領域のサンプル列と、に基づいて、上記整数値系列のエネルギーと、上記周波数領域のサンプル列と上記整数値系列の内積と、の比に対応する利得符号を得て出力する伝送利得符号化部と、を含む符号化装置。

【請求項7】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成部と、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第1利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第1整数値系列と、当該第1整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第1利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第1整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第2周期性非利用整数信号符号を求める第2周期性非利用符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第2利得の値を調整し

て求める周期性非利用利得調整符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性利用整数信号符号を得る第 2 周期性利用符号化部と、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第 2 周期性非利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第 1 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第 1 周期性利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第 1 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第 2 周期性利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第 2 整数値系列とを出力し、

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第 1 周期性非利用整数信号符号を選択して、選択した符号と上記第 2 整数値系列とを出力する比較選択部と、

上記比較選択部が出力した整数値系列である第 1 整数値系列または第 2 整数値系列と、上記周波数領域のサンプル列と、に基づいて、上記整数値系列のエネルギーと、上記周波数領域のサンプル列と上記整数値系列の内積と、の比に対応する利得符号を得て出力する伝送利得符号化部と、を含む符号化装置。

【請求項 8】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成部と、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 1 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 1 整数値系列と、当該第 1 整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 1 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 1 周期性利用符号量推定値と、をループ処理により上記第 1 利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号量推定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第 1 整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 1 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 2 周期性非利用符号量推定値を求める第 2 周期性非利用符号量推定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 2 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 2 整数値系列と、当該第 2 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 2 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 1 周期性非利用符号量推定値と、をループ処理により上記第 2 利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号量推定部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの当該第 2 整数値系列に対応する符号の符号量の推定値である第 2 周期性利用符号量推定値を得る第 2 周期性利用符号量推定部と、

上記第 1 周期性利用符号量推定値に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用符号量推定値よ

り大きい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て出力し、

上記第1周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用符号量推定値より小さい場合に、上記第1整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第1整数値系列に対応する符号を得て出力し、

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て出力し、

上記第1周期性非利用符号量推定値が、上記第2周期性利用符号量推定値に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して当該第2整数値系列に対応する符号を得て出力する比較選択符号化部と、

を含み、

上記ループ処理は、

上記符号量の推定値が予め定めた配分ビット数よりも少なく、なおかつ、利得の下限値が設定されていない場合に、上記配分ビット数から上記符号量の推定値を減算して得られる値が大きいほど、利得の更新前の値から更新後の値への減少分が大きくなるように利得の値を更新する処理を含む

符号化装置。

【請求項9】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成部と、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第1利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第1整数値系列と、当該第1整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第1利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第1整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第2周期性非利用整数信号符号を求める第2周期性非利用符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第2利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第2整数値系列と、当該第2整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第1周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第2利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第2整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第2周期性利用整数信号符号を得る第2周期性利用符号化部と、

上記第1周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第2周期性非利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第2周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第1周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第2周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第1周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第2周期性利用整数信号符号の符

10

20

30

40

50

号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第 1 周期性非利用整数信号符号を選択する

比較選択部と、
を含み、

上記ループ処理は、

上記符号量が予め定めた配分ビット数よりも少なく、なおかつ、利得の下限値が設定されていない場合に、上記配分ビット数から上記符号量を減算して得られる値が大きいほど、利得の更新前の値から更新後の値への減少分が大きくなるように利得の値を更新する処理を含む

符号化装置。

10

【請求項 10】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得る周波数領域サンプル列生成部と、

上記周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する周期性分析部と、

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 1 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 1 整数値系列と、当該第 1 整数値系列を周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 1 利得の値を調整して求める周期性利用利得調整符号化部と、

20

上記指標が周期性が高いことに対応する場合に、上記第 1 整数値系列を周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性非利用整数信号符号を求める第 2 周期性非利用符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記周波数領域のサンプル列の各サンプルを第 2 利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である第 2 整数値系列と、当該第 2 整数値系列を上記周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる符号である第 1 周期性非利用整数信号符号と、をループ処理により上記第 2 利得の値を調整して求める周期性非利用利得調整符号化部と、

上記指標が周期性が高いことに対応しない場合に、上記第 2 整数値系列を上記周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる符号である第 2 周期性利用整数信号符号を得る第 2 周期性利用符号化部と、

30

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期性を利用した符号化方法で符号化するための周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より大きい場合に、上記第 2 周期性非利用整数信号符号を選択し、

上記第 1 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値が、上記第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量より小さい場合に、上記第 1 周期性利用整数信号符号を選択し、

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より大きい場合に、上記第 2 周期性利用整数信号符号を選択し、

40

上記第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量が、上記第 2 周期性利用整数信号符号の符号量に上記周期に対応する符号の符号量を加えた値より小さい場合に、上記第 1 周期性非利用整数信号符号を選択する

比較選択部と、

を含む符号化装置。

【請求項 11】

請求項 1 から 5 の何れかの符号化方法の各ステップをコンピュータに実行させるためのプログラム。

【請求項 12】

請求項 1 から 5 の何れかの符号化方法の各ステップをコンピュータに実行させるための

50

プログラムを格納したコンピュータ読み取り可能な記録媒体。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本発明は、音響信号の符号化技術に関する。特に、音響信号に由来するサンプル列を利得で除算して得られる系列の符号化技術に関する。

【背景技術】

【0002】

低ビット（例えば10kbit/s～20kbit/s程度）の音声信号や音響信号の符号化方法として、DFT（離散フーリエ変換）やMDCT（変形離散コサイン変換）などの直交変換係数に対する適応符号化が知られている。例えば非特許文献1の標準規格技術であるAMR WB+(Extended Adaptive Multi Rate Wideband)は、TCX（transform coded excitation：変換符号化励振）符号化モードを持つ。TCX符号化においては、フレームごとに与えられた総ビット数での符号化が行えるように、周波数領域の音響信号系列をパワースペクトル包絡系列によって正規化して得られる係数列について、係数列中の各係数を利得で除算して得られる系列を所定のビット数で符号化できるように利得を決定する。

【0003】

<符号化装置500>

従来のTCX符号化のための符号化装置500の構成例を図1に例示する。以下、図1の各部について説明する。

【0004】

<周波数領域変換部5001>

周波数領域変換部5001は、所定の時間区間であるフレーム単位で、入力された時間領域の音声音響デジタル信号（以下、入力音響信号）を周波数領域のN点のMDCT係数列 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ に変換して出力する。ただし、Nは正整数である。

【0005】

<パワースペクトル包絡系列計算部5002>

パワースペクトル包絡系列計算部5002は、フレーム単位で入力音響信号に対する線形予測分析を行って線形予測係数を求め、その線形予測係数を用いてN点の入力音響信号のパワースペクトル包絡系列 $W(1)$ 、 \dots 、 $W(N)$ を得て出力する。また、線形予測係数は例えば従来の符号化技術によって符号化されて予測係数符号が復号側へ伝送される。

【0006】

<重み付け包絡正規化部5003>

重み付け包絡正規化部5003は、パワースペクトル包絡系列計算部5002が得たパワースペクトル包絡系列 $W(1)$ 、 \dots 、 $W(N)$ の各値を用いて、周波数領域変換部5001が得たMDCT係数列の各係数 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ の各値を正規化し、重み付け正規化MDCT係数列 $X_n(1)$ 、 \dots 、 $X_n(N)$ を出力する。ここでは聴覚的に歪が小さくなるような量子化の実現のために、重み付け包絡正規化部5003は、パワースペクトル包絡を鈍らせた重み付けパワースペクトル包絡系列を用いて、フレーム単位でMDCT係数列の各係数を正規化する。この結果、重み付け正規化MDCT係数列 $X_n(1)$ 、 \dots 、 $X_n(N)$ は、入力されたMDCT係数列 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ ほどの大きな振幅の傾きや振幅の凹凸を持たないが、入力音響信号のパワースペクトル包絡系列と類似の大小関係を有するもの、すなわち、低い周波数に対応する係数側の領域にやや大きな振幅を持ち、ピッチ周期に起因する微細構造をもつもの、となる。

【0007】

<利得調整符号化部5100>

利得調整符号化部5100は、入力された重み付け正規化MDCT係数列 $X_n(1)$ 、 \dots 、 $X_n(N)$ の各係数を利得gで割り算し、その結果を量子化した整数値による系列である量子化正規化済係数系列 $X_c(1)$ 、 \dots 、 $X_c(N)$ を符号化して得られる整数信号符号のビット数が、予め配分されたビット数である配分ビット数B以下、かつ、なるべく大きな値、となる

ような利得 g に対応する利得符号と、整数信号符号と、を出力する。

【0008】

利得調整符号化部 5100 は、初期化部 5104、周波数領域系列量子化部 5105、可変長符号化部 5106、判定部 5107、利得下限設定部 5108、第1分岐部 5109、第1利得更新部 5110、利得拡大部 5111、利得上限設定部 5112、第2分岐部 5113、第2利得更新部 5114、利得縮小部 5115、切り捨て部 5116、利得符号化部 5117、により構成される。

【0009】

<初期化部 5104>

初期化部 5104 は、利得 g の初期値を設定する。利得の初期値は、重み付け正規化 MDCT 係数列 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ のエネルギーと可変長符号化部 5106 が出力する符号に予め配分されたビット数などから決めることができる。以下、可変長符号化部 5106 が出力する符号に予め配分されたビット数を配分ビット数 B と呼ぶ。また、初期化部 5104 は、利得の更新回数の初期値として 0 を設定する。

【0010】

<周波数領域系列量子化部 5105>

周波数領域系列量子化部 5105 は、重み付け正規化 MDCT 係数列 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ の各係数を利得 g で割り算して得られる値を量子化して、整数値による系列である量子化正規化済係数列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を得て出力する。

【0011】

<可変長符号化部 5106>

可変長符号化部 5106 は、入力された量子化正規化済係数列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を可変長符号化して符号を得て出力する。この符号を整数信号符号と呼ぶ。この可変長符号化には、例えば、量子化正規化済係数列中の複数の係数を纏めて符号化する方法を用いる。また、可変長符号化部 5106 は、可変長符号化で得た整数信号符号のビット数を計測する。以下では、このビット数を消費ビット数 c と呼ぶ。

【0012】

<判定部 5107>

判定部 5107 は、利得の更新回数が予め定めた回数の場合、または可変長符号化部 5106 が計測した消費ビット数 c が配分ビット数 B である場合は、利得、整数信号符号、消費ビット数 c を出力する。

利得の更新回数が予め定めた回数未満である場合は、可変長符号化部 5106 が計測した消費ビット数 c が配分ビット数 B より多い場合には利得下限設定部 5108 が、可変長符号化部 5106 が計測した消費ビット数 c が配分ビット数 B より少ない場合には利得上限設定部 5112 が、次の処理を行うように制御する。

【0013】

<利得下限設定部 5108>

利得下限設定部 5108 は、今回の利得 g の値を利得の下限値 g_{\min} として設定する ($g_{\min} = g$)。この利得の下限値 g_{\min} は、少なくとも利得の値はこれ以上であるべきことを意味する。

【0014】

<第1分岐部 5109>

次に第1分岐部 5109 は、利得の上限値 g_{\max} が既に設定されている場合には第1利得更新部 5110 が、そうでない場合には利得拡大部 5111 が、次の処理を行うように制御する。また、第1分岐部 5109 は、利得の更新回数に 1 を加算する。

【0015】

<第1利得更新部 5110>

第1利得更新部 5110 は、例えば、今回の利得 g の値と利得の上限値 g_{\max} の平均値を新たに利得 g の値として設定する ($g = (g + g_{\max}) / 2$)。これは、最適な利得の値は、今回の利得 g の値と利得の上限値 g_{\max} との間に存在するからである。今回

10

20

30

40

50

の利得 g の値は利得の下限値 g_{\min} として設定されているので、利得の上限値 g_{\max} と利得の下限値 g_{\min} の平均値を新たに利得 g の値として設定するとも言える ($g = (g_{\max} + g_{\min}) / 2$)。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部 5 1 0 5 に入力される。

【 0 0 1 6 】

< 利得拡大部 5 1 1 1 >

利得拡大部 5 1 1 1 は、今回の利得 g の値より大きな値を新たな利得 g の値として設定する。例えば、今回の利得 g の値に予め定めた正值である利得変更量 Δg を加算したものを新たな利得 g の値として設定する ($g = g + \Delta g$)。また例えば、利得の上限値 g_{\max} が設定されずに、消費ビット数 c が配分ビット数 B より多い状態が複数回続いている場合は、予め定めた値より大きな値を利得変更量 Δg として用いる。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部 5 1 0 5 に入力される。

【 0 0 1 7 】

< 利得上限設定部 5 1 1 2 >

利得上限設定部 5 1 1 2 は、今回の利得 g の値を利得の上限値 g_{\max} と設定する ($g_{\max} = g$)。この利得の上限値 g_{\max} は、少なくとも利得の値はこれ以下であることを意味する。

【 0 0 1 8 】

< 第 2 分岐部 5 1 1 3 >

次に第 2 分岐部 5 1 1 3 は、利得の下限値 g_{\min} が既に設定されている場合には第 2 利得更新部 5 1 1 4 が、そうでない場合には利得縮小部 5 1 1 5 が、次の処理を行うように制御する。また、第 2 分岐部 5 1 1 3 は、利得の更新回数に 1 を加算する。

【 0 0 1 9 】

< 第 2 利得更新部 5 1 1 4 >

第 2 利得更新部 5 1 1 4 は、例えば、今回の利得 g の値と利得の下限値 g_{\min} の平均値を新たな利得 g の値として設定する ($g = (g + g_{\min}) / 2$)。これは、最適な利得の値は、今回の利得 g の値と利得の下限値 g_{\min} との間に存在するからである。今回の利得 g の値は利得の上限値 g_{\max} として設定されているので、利得の上限値 g_{\max} と利得の下限値 g_{\min} の平均値を新たに利得 g の値として設定するとも言える ($g = (g_{\max} + g_{\min}) / 2$)。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部 5 1 0 5 に入力される。

【 0 0 2 0 】

< 利得縮小部 5 1 1 5 >

利得縮小部 5 1 1 5 は、今回の利得 g の値より小さな値を新たな利得 g の値として設定する。例えば、今回の利得 g の値から予め定めた正值である利得変更量 Δg を減算したものを新たな利得 g の値として設定する ($g = g - \Delta g$)。また例えば、利得の下限値 g_{\min} が設定されずに、消費ビット数 c が配分ビット数 B より少ない状態が複数回続いている場合には、予め定めた値より大きな値を利得変更量 Δg として用いる。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部 5 1 0 5 に入力される。

【 0 0 2 1 】

< 切り捨て部 5 1 1 6 >

切り捨て部 5 1 1 6 は、判定部 5 1 0 7 が出力した消費ビット数 c が配分ビット数 B より多い場合には、判定部 5 1 0 7 が出力した整数信号符号のうち、消費ビット数 c が配分ビット数 B を上回る分だけの符号を、高い周波数側の量子化正規化係数に対応する符号から取り除いたものを、新たな整数信号符号として出力する。例えば切り捨て部 5 1 1 6 は、消費ビット数 c の配分ビット数 B に対する上回り分 $c - B$ に対応する高い周波数側の量子化正規化係数に対応する符号を整数信号符号から取り除くことで得られる、残りの符号を、新たな整数信号符号として出力する。一方、判定部 5 1 0 7 が出力した消費ビット数 c が配分ビット数 B より多くない場合には、切り捨て部 5 1 1 6 は、判定部 5 1 0 7 が出力した整数信号符号を出力する。

10

20

30

40

50

【 0 0 2 2 】

< 利得符号化部 5 1 1 7 >

利得符号化部 5 1 1 7 は、判定部 5 1 0 7 が出力した利得を所定のビット数で符号化して利得符号を得て出力する。

【 0 0 2 3 】

一方、整数信号を効率良く可変長符号化する方法として、特許文献 1 に記載された周期性を利用した符号化方法がある。この方法では、量子化正規化済係数系列を、基本周波数に対応するサンプルを含む一つまたは連続する複数のサンプルおよび、基本周波数の整数倍に対応するサンプルを含む一つまたは連続する複数のサンプルが集まるように並べ替え、並べ替え後のサンプル列を可変長符号化して整数信号符号を得る。これにより、隣接するサンプルの振幅の変化が少なくなり、可変長符号化の効率を高めることが可能となっている。

10

【 0 0 2 4 】

また、特許文献 1 には、周期性を利用した符号化方法である並べ替え後のサンプル列を可変長符号化して整数信号符号を得る方法と、周期性を利用しない符号化方法である並べ替え前のサンプル列を可変長符号化して整数信号符号を得る方法とのうち、整数信号符号のビット数が少なくなる方法、または、整数信号符号のビット数が少なくなると期待される方法、を選択して整数信号符号を得る方法も記載されている。これにより、同じ符号化歪のもとでのビット数が少ない整数信号符号を得ることが可能となっている。

【 先行技術文献 】

20

【 特許文献 】

【 0 0 2 5 】

【 特許文献 1 】 国際公開第 2 0 1 2 / 0 4 6 6 8 5 号

【 非特許文献 】

【 0 0 2 6 】

【 非特許文献 1 】 3rd Generation Partnership Project(3GPP), Technical Specification (TS) 26.290, "Extended Adaptive Multi Rate Wideband (AMR WB+) codec; Transcoding functions", Version 10.0.0 (2011 03)

【 発明の概要 】

【 発明が解決しようとする課題 】

30

【 0 0 2 7 】

特許文献 1 に記載された従来技術では、周期性を利用した符号化方法または周期性を利用しない符号化方法の何れを用いて整数信号符号を得る場合であっても、可変長符号化を行なう前に利得を決定している。このため、同じ歪のもとで整数信号符号のビット数を少なくすることはできるが、与えられたビット数以内に符号量を保つという条件の下で、可変長符号化によるビット削減、と、できるだけ小さい利得値を使うことで量子化歪を低減することとを両立させることは考慮されていない。

【 0 0 2 8 】

可変長符号化による歪を低減するためには、特許文献 1 に記載された従来技術に、非特許文献 1 に記載された従来技術を組み合わせる必要がある。しかし、この組み合わせた方法では、周期性を利用した符号化方法と、周期性を利用しない符号化方法と、のそれぞれにおいて上記の利得調整符号化部の処理を行う必要があり、演算処理量が非常に多くなるという問題がある。

40

【 課題を解決するための手段 】

【 0 0 2 9 】

所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列を得、周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標を算出する。

【 0 0 3 0 】

指標が「周期性が高いこと」に対応する場合に、周波数領域のサンプル列の各サンプルを利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である整数値系列と、当該整数値系列

50

を「周期性を利用した符号化方法」で符号化すると仮定したときの符号量の推定値または「周期性を利用した符号化方法」で符号化して得られる符号とを、ループ処理により利得の値を調整して得、さらに当該整数値系列を、「周期性を利用しない符号化方法」で符号化すると仮定したときの符号量の推定値または「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して得られる符号を得、符号量またはその推定値が小さくなる符号化方法で当該整数値系列を符号化して得られる整数信号符号を出力する。

【 0 0 3 1 】

指標が「周期性が高いこと」に対応しない場合に、周波数領域のサンプル列の各サンプルを利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である整数値系列と、当該整数値系列を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化すると仮定したときの符号量の推定値または「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して得られる符号と、をループ処理により利得の値を調整して得、さらに当該整数値系列を、「周期性を利用した符号化方法」で符号化すると仮定したときの符号量の推定値または「周期性を利用した符号化方法」で符号化して得られる符号を得、符号量またはその推定値が小さくなる符号化方法で当該整数値系列を符号化して得られる整数信号符号を出力する。

10

【 発明の効果 】

【 0 0 3 2 】

本発明によれば、与えられたビット数以内に符号量を保つという条件の下で、できるだけ小さい利得の値を使うことで量子化歪を低減することと、符号化して得られる整数信号符号の符号量を少なくすることと、を少ない演算処理量で両立させることが可能となる。

20

【 図面の簡単な説明 】

【 0 0 3 3 】

【 図 1 】 従来の符号化装置の構成を例示したブロック図。

【 図 2 】 第 1 実施形態の符号化装置の構成を例示したブロック図。

【 図 3 】 第 1 実施形態の周期性利用利得調整符号量推定部の構成を例示したブロック図。

【 図 4 】 第 1 実施形態の周期性非利用利得調整符号量推定部の構成を例示したブロック図。

【 図 5 】 第 2 実施形態の符号化装置の構成を例示したブロック図。

【 図 6 】 第 2 実施形態の周期性利用利得調整符号化部の構成を例示したブロック図。

【 図 7 】 第 2 実施形態の周期性非利用利得調整符号化部の構成を例示したブロック図。

30

【 発明を実施するための形態 】

【 0 0 3 4 】

図面を参照しながら本発明の実施形態を説明する。なお、重複する構成要素には同じ参照符号を当てて重複説明を省略する。

【 0 0 3 5 】

[第 1 実施形態]

< 符号化装置 1 0 0 (図 2) >

図 2 から 4 を参照して第 1 実施形態の符号化装置 1 0 0 の構成および処理を説明する。

【 0 0 3 6 】

図 2 に例示するように、第 1 実施形態の符号化装置 1 0 0 は、周波数領域変換部 1 0 0 1、パワースペクトル包絡系列計算部 1 0 0 2、重み付け包絡正規化部 1 0 0 3、周期性分析部 1 0 0 4、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0、比較選択符号化部 1 3 0 0、および伝送利得符号化部 1 4 0 0 を有する。符号化装置 1 0 0 は、例えば、C P U (central processing unit) 等のプロセッサ (ハードウェア・プロセッサ) や R A M (random access memory) 等のメモリ等を備える汎用または専用のコンピュータに、所定のプログラムが読み込まれて構成される装置である。C P U は電子回路 (circuitry) の一種であるが、符号化装置 1 0 0 を構成する一部またはすべての処理部がその他の電子回路 (circuitry) によって構成されていてもよい。

40

50

【 0 0 3 7 】

< 周波数領域変換部 1 0 0 1 >

周波数領域変換部 1 0 0 1 は、所定の時間区間であるフレーム単位で、入力された時間領域の音響デジタル信号（以下、入力音響信号）を周波数領域の N 点の MDCT 係数列 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ に変換して出力する。ただし、N は正整数である。

【 0 0 3 8 】

< パワースペクトル包絡系列計算部 1 0 0 2 >

パワースペクトル包絡系列計算部 1 0 0 2 は、フレーム単位で入力音響信号に対する線形予測分析を行って線形予測係数を求め、その線形予測係数を用いて N 点の入力音響信号のパワースペクトル包絡系列 $W(1)$ 、 \dots 、 $W(N)$ を得て出力する。N 点のパワースペクトル包絡系列の各係数 $W(1)$ 、 \dots 、 $W(N)$ は、線形予測係数を周波数領域に変換して得ることができる。例えば、全極型モデルである p 次自己回帰過程により（ただし p は正整数）、時刻 t での入力音響信号 $x(t)$ は、p 時点まで遡った過去の自分自身の値 $x(t-1)$ 、 \dots 、 $x(t-p)$ と予測残差 $e(t)$ と線形予測係数 α_1 、 \dots 、 α_p によって式 (1) で表される。このとき、パワースペクトル包絡系列の各係数 $W(n)$ [1 ≤ n ≤ N] は式 (2) で表される。 $e^{j\theta}$ はネイピア数を底とする指数関数、j は虚数単位、 σ^2 は予測残差エネルギーである。

【 数 1 】

$$x(t) + \alpha_1 x(t-1) + \dots + \alpha_p x(t-p) = e(t) \quad (1)$$

$$W(n) = \frac{\sigma^2}{2\pi} \frac{1}{|1 + \alpha_1 \exp(-jn) + \alpha_2 \exp(-2jn) + \dots + \alpha_p \exp(-pjn)|^2} \quad (2)$$

【 0 0 3 9 】

なお、パワースペクトル包絡系列計算部 1 0 0 2 が線形予測係数を求めるのではなく、符号化装置 1 0 0 内の図示しない他の手段が線形予測係数を求めてもよい。また、復号装置でも符号化装置 1 0 0 で得られた値と同じ値を得る必要があるため、量子化された線形予測係数および/またはパワースペクトル包絡系列が利用される。以後の説明において、特に断りが無い限り、「線形予測係数」ないし「パワースペクトル包絡系列」は量子化された線形予測係数ないしパワースペクトル包絡系列を意味する。また、線形予測係数は例えば従来の符号化技術によって符号化されて予測係数符号が復号側へ伝送される。従来の符号化技術とは、例えば、線形予測係数そのものに対応する符号を予測係数符号とする符号化技術、線形予測係数を LSP パラメータに変換して LSP パラメータに対応する符号を予測係数符号とする符号化技術、線形予測係数を PARCOR 係数に変換して PARCOR 係数に対応する符号を予測係数符号とする符号化技術、などである。

【 0 0 4 0 】

< 重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 >

重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 は、周波数領域変換部 1 0 0 1 が得た MDCT 係数列 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ の各値を、パワースペクトル包絡系列計算部 1 0 0 2 が得たパワースペクトル包絡系列の各値 $W(1)$ 、 \dots 、 $W(N)$ を用いて正規化し、重み付け正規化 MDCT 係数列 $X_n(1)$ 、 \dots 、 $X_n(N)$ （すなわち、所定の時間区間ごとの音響信号に由来する周波数領域のサンプル列）を得て出力する。ここでは聴覚的に歪が小さくなるような量子化の実現のために、重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 は、パワースペクトル包絡を鈍らせた重み付けパワースペクトル包絡系列の各値を用いて、MDCT 係数列の各係数を正規化する。この結果、重み付け正規化 MDCT 係数列 $X_n(1)$ 、 \dots 、 $X_n(N)$ は、周波数領域変換部 1 0 0 1 が得た MDCT 係数列 $X(1)$ 、 \dots 、 $X(N)$ ほどの大きな振幅の傾きや振幅の凹凸を持たないが、入力音響信号のパワースペクトル包絡系列と類似の大小関係を有するもの、すなわち、低い周波数に対応する係数側の領域にやや大きな振幅を持ち、ピッチ周期に起因する微細構造をもつもの、となる。

【 0 0 4 1 】

10

30

40

50

[重み付け包絡正規化処理の具体例]

ここでは、重み付け包絡正規化処理の具体例として二つの例を示すが、本発明ではこれらの例に限定されるものではない。

< 例 1 >

重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 は、MDCT係数列の各係数X(1), ..., X(N)を当該各係数に対応するパワースペクトル包絡系列の各値W(n)の補正值W (n)の平方根sqrt(W (n))で除算することによって、重み付け正規化MDCT係数列の各係数X_n(1)=X(1)/sqrt(W (1)), ..., X_n(N)=X(N)/sqrt(W (N))を得る処理を行う。補正值W (n) [1 n N] は式 (3) で与えられる。但し、 は 1 以下の正の定数であり、パワースペクトル係数を鈍らせる定数である。

10

【数 2】

$$W_{\gamma}(n) = \frac{\sigma^2}{2\pi \left(1 + \sum_{i=1}^p \alpha_i \gamma^i \exp(-ijn) \right)^2} \quad (3)$$

【 0 0 4 2 】

< 例 2 >

重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 は、MDCT係数列の各係数X(n)を当該各係数に対応するパワースペクトル包絡系列の各値W(n)の乗 (0 < < 1) の値W(n) の平方根sqrt(W(n))で除算することによって、重み付け正規化MDCT係数列の各係数X_n(1)=X(1)/sqrt(W(1)), ..., X_n(N)=X(N)/sqrt(W(N))を得る処理を行う。

20

【 0 0 4 3 】

この結果、フレーム単位の重み付け正規化MDCT係数列が得られるが、重み付け正規化MDCT係数列は周波数領域変換部 1 0 0 1 が得たMDCT係数列ほどの大きな振幅の傾きや振幅の凹凸を持たないが、周波数領域変換部 1 0 0 1 が得たMDCT係数列のパワースペクトル包絡と類似の大小関係を有するもの、すなわち、低い周波数に対応する係数側の領域にやや大きな振幅を持ち、ピッチ周期に起因する微細構造をもつもの、となる。

【 0 0 4 4 】

なお、重み付け包絡正規化処理に対応する逆処理、つまり、重み付け正規化MDCT係数列からMDCT係数列を復元する処理が復号側にて行われるため、パワースペクトル包絡系列から重み付けパワースペクトル包絡系列を算出する方法を符号化側と復号側で共通の設定にしておくことが必要である。

30

【 0 0 4 5 】

< 周期性分析部 1 0 0 4 >

周期性分析部 1 0 0 4 は、重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 が出力した重み付け正規化MDCT係数列X_n(1), ..., X_n(N)を入力とし、それらの周期性の程度を示す指標S (すなわち、周波数領域のサンプル列の周期性の程度を示す指標) と、当該重み付け正規化MDCT係数列X_n(1), ..., X_n(N)の周期Tとを得て出力する。

40

【 0 0 4 6 】

また周期性分析部 1 0 0 4 は、周期Tを符号化して周期Tに対応する符号である周期符号を得て出力する。周期Tの符号化方法は、復号装置で周期符号から周期Tと同じ値を復号できるものであれば何でもよい。さらに周期性分析部 1 0 0 4 は、指標Sを符号化して指標Sに対応する符号である指標符号を得て出力してもよい。指標Sの符号化方法は、復号装置で指標符号から指標Sと同じ値を復号できるものであれば何でもよい。なお、復号装置で指標符号を用いることなく指標Sを計算できるのであれば、周期性分析部 1 0 0 4 が指標符号を得たり出力したりしなくてもよい。

【 0 0 4 7 】

周期性の程度を示す指標Sは、重み付け正規化MDCT係数の振幅が周期的に大きくなる程

50

度を示す指標である。つまり、Sの値が大きいほど周期性の程度が大きい（周期性が高い）ことを示す指標であれば何でもよい。周期性の程度を示す指標Sは、比較選択符号化部1300へ入力される。また、指標Sに対応する指標符号が生成される場合、指標符号は復号装置へ送られる。

【0048】

周期Tは、重み付け正規化MDCT係数が周期的に大きな値となる間隔に対応する情報である。周期Tは正値である。周期Tは、整数であってよいし、小数（例えば、5.0、5.25、5.5、5.75）であってよい。周期Tは、周期性の程度を示す指標Sが所定の閾値THよりも大きい場合（H：指標Sが「周期性が高い」ことに対応する場合、すなわち周期性が高い場合）には、周期性利用利得調整符号量推定部1100と比較選択符号化部1300へ入力され、周期性の程度を示す指標Sが所定の閾値TH以下の場合（L：指標Sが「周期性が高い」ことに対応しない場合、すなわち「周期性が低い」ことに対応する場合、言い換えると周期性が低い場合）には、第2周期性利用可変長符号量推定部1220と比較選択符号化部1300へ入力される。この判定は、周期性分析部1004で行ってもよいし、図示していないその他の手段で行われてもよい。周期Tに対応する周期符号は復号装置へ送られる。

【0049】

以下、周期性の程度を示す指標Sの一例を示す。重み付け正規化MDCT係数 $X_N(i)$ ($i=1,2,\dots,N$)における i を重み付け正規化MDCT係数のインデックスとよぶ。重み付け正規化MDCT係数の振幅が周期的に大きくなるということは、所定の間隔を T_f （ただし T_f は正整数）として、 T_f の整数倍のインデックスに対応する係数 $X_N(V \times T_f)$ （ただし V は正整数）の値が他のインデックスに対応する係数よりも大きいことを意味する。結果として、周期性の程度が高いほど、 T_f の整数倍の値をインデックスとする重み付け正規化MDCT係数の振幅の絶対値の総和が大きくなる。よって、周期性の程度を示す指標Sを、例えば

【数3】

$$S = \sum_{k \in G1(T_f)} |X_N(k)| \quad (4)$$

により得る。ここで、 $G1(T_f)$ は、「 T_f の整数倍のインデックスの集合」、つまり、 $G1(T_f) = \{T_f, 2T_f, 3T_f, \dots, V_{max} \times T_f\}$ である（区分基準1）。ただし、 V_{max} は $V_{max} \times T_f \leq N$ を満たす正整数である。 $V_{max} \times T_f \leq N$ を満たす最大の正整数が V_{max} であってもよいし、 $V_{max} \times T_f \leq N$ を満たす最大の正整数よりも小さな正整数が V_{max} であってもよい。また、 $|X_N(k)|$ は $X_N(k)$ の絶対値を表す。振幅の絶対値の代わりに、振幅の二乗（エネルギー）の総和を指標Sとして用いてもよい。

【数4】

$$S = \sum_{k \in G1(T_f)} X_N^2(k) \quad (5)$$

【0050】

振幅の絶対値の総和やエネルギーの総和が大きいということはその平均値も大きいので、振幅の平均を指標Sとして用いてもよい。

【数5】

$$S = \frac{\sum_{k \in G1(T_f)} |X_N(k)|}{\text{card}(G1(T_f))} \quad (6)$$

ここで、 $\text{card}(G1(T_f))$ は集合 $G1(T_f)$ の要素数、つまり、 $G1(T_f)$ に含まれるインデックスの総数を表す。その他、 $G1(T_f)$ に含まれるインデックスに対応する振幅 $X_N(k)$ の大きさの単調増加関数値の総和や平均や重み付け和を指標Sとしてもよい。これらの指標Sはいずれも値が大きいほど周期性の程度が高いことに対応する指標である。

【 0 0 5 1 】

なお、周期性の程度が高いときには、 T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスの係数、例えば、 $X_n(V \times T_i - 1)$ や $X_n(V \times T_i + 1)$ も、それ以外のインデックスの係数と比較して振幅が大きくなる可能性が高い。よって、 $G1(T_i)$ の中に、 T_i の整数倍のインデックス（すなわち、 $T_i, 2T_i, 3T_i, \dots, V_{max} \times T_i$ ）だけではなく、 T_i の整数倍の近傍のインデックスも含めてもよい（区分基準2）。例えば、 $G1(T_i) = \{T_i - 1, T_i, T_i + 1, 2T_i - 1, 2T_i, 2T_i + 1, \dots, V_{max} \times T_i - 1, V_{max} \times T_i, V_{max} \times T_i + 1\}$ であってもよい。なお、 T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスは、 $V \times T_i - 1$ 以上、 $V \times T_i + 1$ 以下の整数である。ただし、 n_1, n_2 は正整数であり、 $n_1 = n_2$ であっても $n_1 \neq n_2$ であってもよい。その他、 T_i の整数倍のインデックスと T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスとからなる集合の一部のインデックスからなる集合を $G1(T_i)$ としてもよい（区分基準3）。例えば、 T_i の整数倍のインデックスの一部と T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスの一部とからなる集合を $G1(T_i)$ としてもよいし、 T_i の整数倍のインデックスの一部のみからなる集合を $G1(T_i)$ としてもよいし、 T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスのみからなる集合を $G1(T_i)$ としてもよいし、 T_i の整数倍のインデックスの近傍のインデックスの一部のみからなる集合を $G1(T_i)$ としてもよい。この場合の「インデックスの一部」の選択方法に限定はなく、例えば、所定の周波数に対応するインデックス以下のインデックス（例えば、所定の周波数以下の周波数に対応するインデックス）を「インデックスの一部」としてもよいし、所定の周波数に対応するインデックス以上のインデックス（例えば、所定の周波数以上の周波数に対応するインデックス）を「インデックスの一部」としてもよい。

【 0 0 5 2 】

また、 T_i が正の小数であってもよい。この場合には、上述の何れかの区分基準の「 T_i 」を「 T_i の小数点以下の値を四捨五入した値 $R(T_i)$ 」に置換した区分基準に則って集合 $G1(T_i)$ を設定してもよい（以下、 n の小数点以下の値を四捨五入した値を $R(n)$ と表現する）。上述の何れかの区分基準の「 T_i の整数倍」を「 T_i の整数倍の小数点以下の値を四捨五入した値」に置換した区分基準に則って集合 $G1(T_i)$ を設定してもよい。上述の何れかの区分基準の「 T_i の整数倍」および「 T_i の整数倍の近傍」をそれぞれ「 T_i の整数倍の小数点以下の値を四捨五入した値」および「 T_i の整数倍の近傍の小数点以下の値を四捨五入した値」に置換した区分基準に則って集合 $G1(T_i)$ を設定してもよい。例えば、 $G1(T_i) = \{R(T_i), 2R(T_i), 3R(T_i), \dots, V_{max} \times R(T_i)\}$ であってもよいし、 $G1(T_i) = \{R(T_i), R(2T_i), R(3T_i), \dots, R(V_{max} \times T_i)\}$ であってもよいし、 $G1(T_i) = \{R(T_i) - 1, R(T_i), R(T_i) + 1, 2R(T_i) - 1, 2R(T_i), 2R(T_i) + 1, \dots, V_{max} \times R(T_i) - 1, V_{max} \times R(T_i), V_{max} \times R(T_i) + 1\}$ であってもよいし、 $G1(T_i) = \{R(T_i) - 1, R(T_i), R(T_i) + 1, R(2T_i) - 1, R(2T_i), R(2T_i) + 1, \dots, R(V_{max} \times T_i) - 1, R(V_{max} \times T_i), R(V_{max} \times T_i) + 1\}$ であってもよいし、 $G1(T_i) = \{R(T_i) - 1, R(T_i), R(T_i) + 1, R(2T_i) - 1, R(2T_i), R(2T_i) + 1, \dots, R(V_{max} \times T_i) - 1, R(V_{max} \times T_i), R(V_{max} \times T_i) + 1\}$ であってもよい。

【 0 0 5 3 】

T_i は、周波数領域でのピッチ周期に対応する。周波数領域でのピッチ周期は正の整数であってもよいし、正の小数であってもよい。符号化装置100内の図示しない手段により周波数領域のピッチ周期 T_p が求まっている場合は T_p を周期 T として出力するとともに、 T_p を T_i として上述の指標 S を得て出力すればよい。符号化装置100内の図示しない手段により周波数領域の基本周波数 f が求まっている場合は、サンプリング周波数を f_s として、 $T = f_s/f$ または $T = R(f_s/f)$ を周期 T として出力するとともに、この T を T_i として用いて上述の指標 S を得て出力すればよい。また、符号化装置100内の図示しない手段により時間領域の基本周波数やピッチ周期が求まっている場合には、それを周波数領域の周期に換算して得た換算間隔 T' を周期 T として出力するとともに、この $T (=T')$ を T_i として用いて上述の指標 S を得て出力すればよい。例えば、換算間隔 T' は、以下の式(7)または(8)によって計算できる。

$$T' = N \times 2/L - 1/2 \quad (7)$$

10

20

30

40

50

$$T' = \text{INT}(N \times 2/L) \quad (8)$$

ただし、 L は時間領域のピッチ周期であり、「 $\text{INT}()$ 」は()内の数値の小数点以下を切り捨てた値を表す。ここで、式(7)によって得られる換算間隔 T' は整数とは限らない。一方、式(8)は式(7)に $1/2$ を加えて小数点以下を切り捨てることで小数点以下を四捨五入したものである。よって、式(8)によって得られる換算間隔 T' は整数である。

【0054】

また、時間領域で求めた基本周波数やピッチ周期を周波数領域に換算して得た換算間隔 T' の整数倍 $U' \times T'$ や、周波数領域で求めたピッチ周期 T_p の整数倍 $U \times T_p$ のそれぞれを周期の候補として、各候補を T_i として上述の指標 S を算出し、その中の最大値を周期性の程度を示す指標 S として出力するとともに、最大値を与える候補を周期 T として出力してもよい。ただし、 U および U' は正整数である。具体的には、以下のような処理を行ってもよい。

【0055】

まず周期性分析部1004は、例えば、予め定められた範囲に属する U および/または U' について、 $U' \times T'$ および/または $U \times T_p$ を周期の候補とする。「予め定められた範囲」は1を含んだ範囲であってもよいし、1を含まない範囲であってもよい。例えば、予め定められた範囲が1以上8以下である場合、 T' 、 $2T'$ 、 $3T'$ 、 $4T'$ 、 $5T'$ 、 $6T'$ 、 $7T'$ 、 $8T'$ および/または T_p 、 $2T_p$ 、 $3T_p$ 、 $4T_p$ 、 $5T_p$ 、 $6T_p$ 、 $7T_p$ 、 $8T_p$ が周期の候補となり、予め定められた範囲が3以上8以下である場合、 $3T'$ 、 $4T'$ 、 $5T'$ 、 $6T'$ 、 $7T'$ 、 $8T'$ および/または $3T_p$ 、 $4T_p$ 、 $5T_p$ 、 $6T_p$ 、 $7T_p$ 、 $8T_p$ が周期の候補となる。次に、周期性分析部1004は、各周期の候補をそれぞれ T_i として集合 $G1(T_i)$ を決定し、それぞれの候補に対して例えば上述のように指標 S を求める。その後、周期性分析部1004は、求めた指標 S のうち最大のものを選択し、それを周期性の程度を示す指標 S として出力するとともに、最大値を与える候補を周期 T として出力する。

【0056】

他の例として、換算間隔 T' とその整数倍 $U' \times T'$ および/またはピッチ周期 T_p とその整数倍 $U \times T_p$ だけではなく、それらの値の近傍をも周期の候補とし、各候補を T_i として上述の指標 S を算出し、その中の最大値を周期性の程度を示す指標 S として出力するとともに、最大値を与える候補を周期 T として出力してもよい。例えば、予め定められた範囲が1以上8以下である場合、 $T' - 1$ 、 T' 、 $T' + 1$ 、 $2T' - 1$ 、 $2T'$ 、 $2T' + 1$ 、 $3T' - 1$ 、 $3T'$ 、 $3T' + 1$ 、 $4T' - 1$ 、 $4T'$ 、 $4T' + 1$ 、 $5T' - 1$ 、 $5T'$ 、 $5T' + 1$ 、 $6T' - 1$ 、 $6T'$ 、 $6T' + 1$ 、 $7T' - 1$ 、 $7T'$ 、 $7T' + 1$ 、 $8T' - 1$ 、 $8T'$ 、 $8T' + 1$ および/または $T_p - 1$ 、 T_p 、 $T_p + 1$ 、 $2T_p - 1$ 、 $2T_p$ 、 $2T_p + 1$ 、 $3T_p - 1$ 、 $3T_p$ 、 $3T_p + 1$ 、 $4T_p - 1$ 、 $4T_p$ 、 $4T_p + 1$ 、 $5T_p - 1$ 、 $5T_p$ 、 $5T_p + 1$ 、 $6T_p - 1$ 、 $6T_p$ 、 $6T_p + 1$ 、 $7T_p - 1$ 、 $7T_p$ 、 $7T_p + 1$ 、 $8T_p - 1$ 、 $8T_p$ 、 $8T_p + 1$ を周期の候補としてもよい。あるいは、換算間隔 T' とその整数倍 $U' \times T'$ および/またはピッチ周期 T_p とその整数倍 $U \times T_p$ を除く、これらの近傍を周期の候補としてもよい。例えば、予め定められた範囲が1以上8以下である場合、 $T' - 1$ 、 $T' + 1$ 、 $2T' - 1$ 、 $2T' + 1$ 、 $3T' - 1$ 、 $3T' + 1$ 、 $4T' - 1$ 、 $4T' + 1$ 、 $5T' - 1$ 、 $5T' + 1$ 、 $6T' - 1$ 、 $6T' + 1$ 、 $7T' - 1$ 、 $7T' + 1$ 、 $8T' - 1$ 、 $8T' + 1$ および/または $T_p - 1$ 、 $T_p + 1$ 、 $2T_p - 1$ 、 $2T_p + 1$ 、 $3T_p - 1$ 、 $3T_p + 1$ 、 $4T_p - 1$ 、 $4T_p + 1$ 、 $5T_p - 1$ 、 $5T_p + 1$ 、 $6T_p - 1$ 、 $6T_p + 1$ 、 $7T_p - 1$ 、 $7T_p + 1$ 、 $8T_p - 1$ 、 $8T_p + 1$ を周期の候補としてもよい。その他、換算間隔 T' とその整数倍 $U' \times T'$ および/またはピッチ周期 T_p とその整数倍 $U \times T_p$ 、ならびに、それらの値の近傍からなる集合の一部の要素のみを周期の候補としてもよい。また、「予め定められた範囲」は1個の区間からなる範囲であってもよいし、複数個の区間からなる範囲であってもよい。例えば、1以上3以下の区間および7以上10以下の区間からなる範囲を予め定められた範囲としてもよい。

【0057】

<周期性利用利得調整符号量推定部1100(図2)>

周期性利用利得調整符号量推定部1100の処理は、周期性分析部1004等で、指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい(周期性が高い)と判定された場合に実行される。周期性利用利得調整符号量推定部1100の処理は、重み付け正規化MDCT係数列 $X_i(1)$ 、...

, $X_n(N)$ および周期 T を入力とし、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ および第1周期性利用符号量推定値 c_{H1} を、利得ループ処理(すなわち、ループ処理)により利得 g の値を調整して求めて出力する。なお、ループ処理(loop process)は、反復収束処理(iterative convergence process)やrate loopと言い換えることができる。

【0058】

利得 g とは、重み付け正規化MDCT係数系列の各係数 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ を正規化するための値であり、重み付け正規化MDCT係数 $X_n(n)$ と量子化正規化済係数 $X_0(n)$ との比に相当する($n=1, 2, \dots, N$)。なお、1つの重み付け正規化MDCT係数系列に含まれる各係数 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ は、共通の利得 g を用いて正規化するものとする。すなわち、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、重み付け正規化MDCT係数系列 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ の各係数 $X_n(n)$ を共通の利得 g で除算した値 $X_n(n)/g$ を整数値に量子化した値 $X_0(n)$ の系列である。この量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、「周波数領域のサンプル列の各サンプルを利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である整数値系列」に相当する。第1周期性利用符号量推定値 c_{H1} は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ (すなわち、整数値系列)を、周期性を利用した符号化方法で符号化すると仮定したときの量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の符号量の推定値である。利得ループ処理とは、例えば、利得下限設定部1105、第1分岐部1106、第1利得更新部1107、利得拡大部1108により利得の値を大きくしたり、利得上限設定部1109、第2分岐部1110、第2利得更新部1111、利得縮小部1112により利得の値を小さくしたりしながら繰り返される処理である。前述の非特許文献1のAMR WB+等でも利得ループ処理の一例が用いられている。

【0059】

周期性利用利得調整符号量推定部1100は、周期性分析部1004が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ および周期 T を入力とし、利得ループ処理で利得 g を調整することにより、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ が「周期性を利用した符号化方法」で符号化されると仮定したときの符号量の推定値(推定ビット数)が、予め配分されたビット数である配分ビット数 B 以下、かつ、なるべく大きな値、となるような量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ (すなわち、整数値系列)を求めて出力する。また、このときの推定ビット数を出力する。周期性利用利得調整符号量推定部1100が出力する推定ビット数は周期性を利用した符号化方法の符号量の推定値であるので、「第1周期性利用符号量推定値 c_{H1} 」と呼ぶ。

【0060】

周期性利用利得調整符号量推定部1100の詳細構成を図3に例示する。周期性利用利得調整符号量推定部1100は、例えば初期化部1101、周波数領域系列量子化部1102、第1周期性利用可変長符号量推定部1103、判定部1104、利得下限設定部1105、第1分岐部1106、第1利得更新部1107、利得拡大部1108、利得上限設定部1109、第2分岐部1110、第2利得更新部1111、利得縮小部1112、により構成される。

【0061】

<初期化部1101(図3)>

初期化部1101は、利得 g の初期値を設定する。利得の初期値は、重み付け正規化MDCT係数系列 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ のエネルギーと比較選択符号化部1300が出力する符号に予め配分されたビット数などから決めることができる。利得 g の初期値は正值である。以下、比較選択符号化部1300が出力する整数信号符号に予め配分されたビット数を配分ビット数 B と呼ぶ。また、初期化部1101は、利得の更新回数の初期値として0を設定する。

【0062】

<周波数領域系列量子化部1102>

周波数領域系列量子化部1102は、重み付け正規化MDCT係数系列 $X_n(1), \dots, X_n(N)$ の各値を利得 g で割り算して得られる値 $X_n(1)/g, \dots, X_n(N)/g$ を量子化して、整

数値による系列である量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を得て出力する。出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は第1周期性利用可変長符号量推定部1103に入力される。

【0063】

<第1周期性利用可変長符号量推定部1103>

第1周期性利用可変長符号量推定部1103は、周波数領域系列量子化部1102から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」により可変長符号化すると仮定して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号の符号量の推定値(推定ビット数) c を求め、当該推定ビット数 c と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ とを出力する。第1周期性利用可変長符号量推定部1103から出力された推定ビット数 c と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、判定部1104に入力される。

【0064】

[周期性を利用した符号化方法]

「周期性を利用した符号化方法」により可変長符号化する方法を例示する。周期性を利用した符号化方法では、例えば、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ のうちの周期 T の整数倍に対応する係数(以下、サンプルとも呼ぶ)を含む一つまたは連続する複数のサンプル、の全部または一部のサンプルによるサンプル群 $Gr1$ と、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ のうちのサンプル群 $Gr1$ に含まれないサンプルによるサンプル群 $Gr2$ と、が異なる符号化基準に従って(区別して)符号化される。

【0065】

サンプル群 $Gr1, Gr2$ の具体例

サンプル群 $Gr1$ は、例えば、 $G1(T_i)$ を $T_i=T$ とした集合 $G1(T)$ に含まれるインデックス $k \in G1(T)$ に対応するサンプル $X_0(k)$ からなる集合 $\{X_0(k) \mid k \in G1(T) \text{ and } k \in \{1, \dots, N\}\}$ である。この場合のサンプル群 $Gr2$ は、インデックスの集合 $\{1, \dots, N\}$ のうち集合 $G1(T)$ に含まれないインデックス $i \in \{1, \dots, N\} \setminus G1(T)$ に対応するサンプル $X_0(i)$ からなる集合 $\{X_0(i) \mid i \in \{1, \dots, N\} \setminus G1(T)\}$ である。

【0066】

例えば、周期 T が整数であり、 $G1(T)=\{T, 2T, 3T, \dots, V_{max} \times T\}$ である場合、 $Gr1 = \{X_0(T), X_0(2T), X_0(3T), \dots, X_0(V_{max} \times T)\}$ であり、 $Gr2 = \{X_0(1), \dots, X_0(T-1), X_0(T+1), \dots, X_0(2T-1), X_0(2T+1), \dots, X_0(V_{max} \times T-1), X_0(V_{max} \times T+1), \dots, X_0(N)\}$ である。例えば、周期 T が整数であり、 $G1(T)=\{T-1, T, T+1, 2T-1, 2T, 2T+1, \dots, V_{max} \times T-1, V_{max} \times T, V_{max} \times T+1\}$ である場合、 $Gr1 = \{X_0(T-1), X_0(T), X_0(T+1), X_0(2T-1), X_0(2T), X_0(2T+1), \dots, X_0(V_{max} \times T-1), X_0(V_{max} \times T), X_0(V_{max} \times T+1)\}$ であり、 $Gr2 = \{X_0(1), \dots, X_0(T-2), X_0(T+2), \dots, X_0(2T-2), X_0(2T+2), \dots, X_0(V_{max} \times T-2), X_0(V_{max} \times T+2), \dots, X_0(N)\}$ である。例えば、周期 T が正の小数であり、 $G1(T)=\{R(T), R(2T), R(3T), \dots, R(V_{max} \times T)\}$ である場合、 $Gr1 = \{X_0(R(T)), X_0(R(2T)), X_0(R(3T)), \dots, X_0(R(V_{max} \times T))\}$ であり、 $Gr2 = \{X_0(R(T)-1), X_0(R(T)+1), \dots, X_0(R(2T)-1), X_0(R(2T)+1), \dots, X_0(R(V_{max} \times T)-1), X_0(R(V_{max} \times T)+1), \dots, X_0(N)\}$ である。例えば、周期 T が正の小数であり、 $G1(T)=\{R(T-1), R(T), R(T+1), R(2T-1), R(2T), R(2T+1), \dots, R(V_{max} \times T-1), R(V_{max} \times T), R(V_{max} \times T+1)\}$ である場合、 $Gr1 = \{X_0(R(T-1)), X_0(R(T)), X_0(R(T+1)), X_0(R(2T-1)), X_0(R(2T)), X_0(R(2T+1)), \dots, X_0(R(V_{max} \times T-1)), X_0(R(V_{max} \times T)), X_0(R(V_{max} \times T+1))\}$ であり、 $Gr2 = \{X_0(1), \dots, X_0(R(T)-1), X_0(R(T)+1), \dots, X_0(R(2T)-1), X_0(R(2T)+1), \dots, X_0(R(V_{max} \times T)-1), X_0(R(V_{max} \times T+1)+1), \dots, X_0(N)\}$ である。

【0067】

なお、指標 S を得る際の集合 $G1(T_i)$ と同じ区分基準に則って集合 $G1(T)$ が設定されてもよいが、指標 S を得る際の集合 $G1(T_i)$ と異なる区分基準に則って集合 $G1(T)$ が設定されてもよい。例えば、 $G1(T_i)$ が区分基準1に則って設定され、 $G1(T)$ が区分基準2に則って設定さ

れてもよい。すなわち、 $G1(T_i)$ が $\{T_i, 2T_i, 3T_i, \dots, V_{max} \times T_i\}$ である場合に、 $G1(T)$ が $\{T, T+1, 2T, 2T+1, \dots, V_{max} \times T, V_{max} \times T+1\}$ であつてもよい。あるいは、前述したのと異なる方法で指標Sを得、前述の何れかの区分基準に則って集合 $G1(T)$ が設定されてもよい。その他、サンプル群Gr1を構成する各サンプル群に含まれるサンプルの個数やサンプルインデックスを可変としてもよいし、サンプル群Gr1を構成する各サンプル群に含まれるサンプルの個数とインデックスの組み合わせが異なる複数の選択肢の中から選択された一つを表す情報が補助情報として出力されてもよい。

【0068】

周期性を利用した符号化方法の具体例

サンプル群Gr1に含まれるサンプルはサンプル群Gr2に含まれるサンプルよりも平均的に振幅が大きい。このとき、例えば、サンプル群Gr1に含まれるサンプルの振幅の大きさまたはその推定値に対応する符号化基準に従ってサンプル群Gr1に含まれるサンプルを可変長符号化し、サンプル群Gr2に含まれるサンプルの振幅の大きさまたはその推定値に対応する符号化基準に従ってサンプル群Gr2に含まれるサンプルを可変長符号化する。このような構成とすることで、サンプル列に含まれる全てのサンプルを同じ符号化基準に従って可変長符号化する場合よりも、サンプルの振幅の推定精度をあげることができるので、可変長符号の平均符号量を少なくすることができる。すなわち、サンプル群Gr1とサンプル群Gr2とを互いに異なる符号化基準に従って符号化すれば、サンプル列の符号量を少なくする効果が得られる。振幅の大きさの例は、振幅の絶対値、振幅のエネルギーなどである。

【0069】

ライス符号化の例

可変長符号化として1サンプルごとのライス符号化を用いる例を説明する。

この可変長符号化では、サンプル群Gr1に含まれるサンプルの振幅の大きさまたはその推定値に対応するライスパラメータを用いてサンプル群Gr1に含まれるサンプルを1サンプルごとにライス符号化する。また、サンプル群Gr2に含まれるサンプルの振幅の大きさまたはその推定値に対応するライスパラメータを用いてサンプル群Gr2に含まれるサンプルを1サンプルごとにライス符号化し、ライス符号化によって得られた符号列と、ライスパラメータを特定するための補助情報とを出力する。

【0070】

例えば、各フレームでサンプル群Gr1に含まれるサンプルの振幅の大きさの平均から、当該フレームでのサンプル群Gr1のライスパラメータを求める。例えば、各フレームでサンプル群Gr2に含まれるサンプルの振幅の大きさの平均から、当該フレームでのサンプル群Gr2のライスパラメータを求める。ライスパラメータは0以上の整数である。各フレームで、サンプル群Gr1のライスパラメータを用いてサンプル群Gr1に含まれるサンプルをライス符号化し、サンプル群Gr2のライスパラメータを用いてサンプル群Gr2に含まれるサンプルをライス符号化する。これによって平均符号量を削減できる。このことを詳細に説明する。

【0071】

まず、サンプル群Gr1に含まれるサンプルを1サンプルごとにライス符号化する場合を例にとる。サンプル群Gr1に含まれるサンプル $X_0(k)$ を1サンプルごとにライス符号化して得られる符号は、サンプル群Gr1のライスパラメータsに対応する値でサンプル $X_0(k)$ を除算して得られる商 $q(k)$ をアルファ符号化したprefix(k)と、その剰余を特定するsub(k)とを含む。すなわち、この例でのサンプル $X_0(k)$ に対応する符号はprefix(k)とsub(k)とを含む。なお、ライス符号化対象となるサンプル $X_0(k)$ は整数表現されたものである。

【0072】

以下に $q(k)$ およびsub(k)の算出方法を例示する。

ライスパラメータ $s > 0$ の場合、以下のように商 $q(k)$ が生成される。ただし、 $\text{floor}(\)$ は以下の最大の整数である。

$$q(k) = \text{floor}(X_0(k)/2^{s-1}) \quad (\text{for } X_0(k) \geq 0) \quad (\text{B1})$$

$$q(k) = \text{floor}\{(X_0(k) + 1)/2^{s-1}\} \quad (\text{for } X_0(k) < 0) \quad (\text{B2})$$

10

20

30

40

50

ライスパラメータ $s=0$ の場合、以下のように商 $q(k)$ が生成される。

$$q(k)=2 \times X_0(k) \quad (\text{for } X_0(k) \geq 0) \quad (\text{B3})$$

$$q(k)=2 \times X_0(k) - 1 \quad (\text{for } X_0(k) < 0) \quad (\text{B4})$$

ライスパラメータ $s > 0$ の場合、以下のように $\text{sub}(k)$ が生成される。

$$\text{sub}(k)=X_0(k) \cdot 2^{s-1} \times q(k) + 2^{s-1} \quad (\text{for } X_0(k) \geq 0) \quad (\text{B5})$$

$$\text{sub}(k)=(X_0(k) - 1) \cdot 2^{s-1} \times q(k) \quad (\text{for } X_0(k) < 0) \quad (\text{B6})$$

ライスパラメータ $s=0$ の場合、 $\text{sub}(k)$ は null である ($\text{sub}(k)=\text{null}$)。

【 0 0 7 3 】

式(B1)～(B4)を共通化して商 $q(k)$ を表現すると以下ようになる。ただし、 $|\cdot|$ は \cdot の絶対値を示す。

$$q(k)=\text{floor}\{(2 \times |X_0(k) - z|)/2^z\} \quad (z=0 \text{ or } 1 \text{ or } 2) \quad (\text{B7})$$

ライス符号化の場合、 $\text{prefix}(k)$ は商 $q(k)$ をアルファ符号化した符号であり、その符号量は、式(B7)を用いて以下のように表現できる。

$$\text{floor}\{(2 \times |X_0(k) - z|)/2^z\} + 1 \quad (\text{B8})$$

【 0 0 7 4 】

ライス符号化の場合、式(B5)(B6)の剰余を特定する $\text{sub}(k)$ は s ビットで表現される。よって、サンプル群 Gr1 に含まれるサンプル $X_0(k)$ に対応する符号 ($\text{prefix}(k)$ および $\text{sub}(k)$) の総符号量 $C(s, X_0(k), \text{Gr1})$ は、以下ようになる。

【数 6】

$$C(s, X_Q(k), \text{Gr1})$$

$$= \sum_{k \in \text{Gr1}} [\text{floor}\{(2 \times |X_Q(k) - z|)/2^s\} + 1 + s] \quad (\text{B9})$$

ここで $\text{floor}\{(2 \times |X_0(k) - z|)/2^z\} = (2 \times |X_0(k) - z|)/2^z$ と近似すると、式(B9)は以下のように近似できる。ただし、 Gr1 は、1フレームでのサンプル群 Gr1 に含まれるサンプル $X_0(k)$ の個数を表す。

【数 7】

$$C(s, X_Q(k), \text{Gr1}) = 2^{-s} (2 \times D - z \times |\text{Gr1}|) + (1 + s) \times |\text{Gr1}| \quad (\text{B10})$$

$$D = \sum_{k \in \text{Gr1}} |X_Q(k)|$$

【 0 0 7 5 】

式(B10)の s についての偏微分結果を 0 にする s を s' と表現する。

$$s' = \log_2\{\ln 2 \times (2 \times D / \text{Gr1} - z)\} \quad (\text{B11})$$

$D / \text{Gr1}$ が z よりも十分大きいならば、式(B11)は以下のように近似できる。

$$s' = \log_2\{\ln 2 \times (2 \times D / \text{Gr1})\} \quad (\text{B12})$$

式(B12)で得られる s' は整数化されていないため、 s' を整数に量子化した値をライスパラメータ s とする。このライスパラメータ s は、サンプル群 Gr1 に含まれるサンプルの振幅の大きさの平均 $D / \text{Gr1}$ に対応し (式(B12)参照)、サンプル群 Gr1 に含まれるサンプル $X_0(k)$ に対応する符号の総符号量を最小化する。

【 0 0 7 6 】

以上のことは、サンプル群 Gr2 に含まれるサンプルをライス符号化する場合についても同様である。従って、各フレームで、サンプル群 Gr1 に含まれるサンプルの振幅の大きさの平均からサンプル群 Gr1 のためのライスパラメータを求め、サンプル群 Gr2 に含まれるサ

ンプルの振幅の大きさの平均からサンプル群Gr2のためのライスパラメータを求め、サンプル群Gr1とサンプル群Gr2とを区別してライス符号化を行うことで、総符号量を最小化できる。

【 0 0 7 7 】

なお、近似された式(B10)による総符号量 $C(s, X_0(k), Gr1)$ の評価は、サンプル $X_0(k)$ の振幅の大きさの変動が小さいほど適切なものとなる。そのため、特にサンプル群Gr1に含まれるサンプルの振幅の大きさがほぼ均等であり、なおかつ、サンプル群Gr2に含まれるサンプルの振幅の大きさがほぼ均等である場合に、より大きな符号量削減効果が得られる。

【 0 0 7 8 】

[周期性を利用した符号化方法で可変長符号化すると仮定したときの整数信号符号の推定ビット数の算出方法] 10

次に、周期性を利用した符号化方法で可変長符号化すると仮定したときの整数信号符号の推定ビット数 c の算出方法を例示する。例えば可変長符号化として1サンプルごとのライス符号化を用いる場合、実際に可変長符号化せずとも、サンプル群Gr1に対して好ましいライスパラメータ $s1$ とサンプル群Gr2に対して好ましいライスパラメータ $s2$ とを計算し、サンプルの値が或る指数分布に従うと仮定することによって、ライスパラメータとサンプル数から総符号量を推定することができる。具体的には、式(B10)における D を、サンプル群Gr1に含まれるサンプル $X_0(k)$ の値が指数分布に従うと仮定したときの推定値 $\hat{D}1$ に置き換え、 s を $s1$ に置き換えて得られる $\hat{C}(s1, X_0(k), Gr1)$ を、サンプル群Gr1の符号量の推定値とすればよい。例えば、推定値 $\hat{D}1$ は、上記の指数分布に従ったサンプルの値の期待値にサンプル群Gr1に含まれるサンプル $X_0(k)$ の個数を乗じた値である。サンプル群Gr2の符号量の推定値も同様の方法で、式(B10)におけるGr1をGr2に置き換え、 D を、サンプル群Gr2に含まれるサンプル $X_0(k)$ の値が指数分布に従うと仮定したときの推定値 $\hat{D}2$ に置き換え、 s を $s2$ に置き換えて得られる推定値 $\hat{C}(s2, X_0(i), Gr2)$ をサンプル群Gr2の符号量の推定値とすればよい。例えば、推定値 $\hat{D}2$ は、上記の指数分布に従ったサンプルの値の期待値にサンプル群Gr2に含まれるサンプル $X_0(i)$ の個数を乗じた値である。そのため、入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で符号化すると仮定したときの量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の符号量の推定値(推定ビット数 c)は、例えば、これらの符号量の推定値の和、 $\hat{C}(s1, X_0(k), Gr1) + \hat{C}(s2, X_0(i), Gr2)$ である(ただし、 $X_0(k) \in Gr1$ and $X_0(i) \in Gr2$)。 20 30

【 0 0 7 9 】

< 判定部 1 1 0 4 >

判定部 1 1 0 4 は、利得の更新回数が予め定めた回数の場合、または第1周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 で出力した推定ビット数 c が配分ビット数 B である場合は、第1周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 から入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ と推定ビット数 c を出力する。判定部 1 1 0 4 が出力する推定ビット数 c が、「第1周期性利用符号量推定値 c_{H1} 」である。

【 0 0 8 0 】

判定部 1 1 0 4 から出力される量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、第2周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 と比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。また、判定部 1 1 0 4 から出力される推定ビット数である第1周期性利用符号量推定値 c_{H1} は比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。 40

【 0 0 8 1 】

利得の更新回数が予め定めた回数未満である場合、判定部 1 1 0 4 は、第1周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 が出力した推定ビット数 c が配分ビット数 B より多い場合には利得下限設定部 1 1 0 5 が、当該推定ビット数 c が配分ビット数 B より少ない場合には利得上限設定部 1 1 0 9 が、それぞれ次の処理を行うように制御する。

【 0 0 8 2 】

< 利得下限設定部 1 1 0 5 >

利得下限設定部 1 1 0 5 は、今回の利得 g の値を利得の下限値 g_{min} として設定する 50

(g_{min} g)。この利得の下限値 g_{min} は、少なくとも利得の値はこれ以上であるべきことを意味する。

【0083】

<第1分岐部1106>

利得下限設定部1105での処理の次に、第1分岐部1106は、利得の上限値 g_{max} が既に設定されている場合には第1利得更新部1107が、そうでない場合には利得拡大部1108が、次の処理を行うように制御する。また、第1分岐部1106は、利得の更新回数に1を加算する。

【0084】

<第1利得更新部1107>

第1利得更新部1107は、例えば、今回の利得 g の値と利得の上限値 g_{max} の平均値を新たに利得 g の値として設定する ($g = (g + g_{max}) / 2$)。これは、最適な利得の値は、今回の利得 g の値と利得の上限値 g_{max} との間に存在するからである。今回の利得 g の値は利得の下限値 g_{min} として設定されているので、利得の上限値 g_{max} と利得の下限値 g_{min} の平均値を新たに利得 g の値として設定するとも言える ($g = (g_{max} + g_{min}) / 2$)。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部1102に入力される。

【0085】

<利得拡大部1108>

利得拡大部1108は、今回の利得 g の値より大きな値を新たな利得 g の値として設定する。例えば、今回の利得 g の値に予め定めた正值である利得変更量 Δg を加算したものを新たな利得 g の値として設定する ($g = g + \Delta g$)。また例えば、利得の上限値 g_{max} が設定されずに、推定ビット数 c が配分ビット数 B より多い状態が複数回続いている場合には、予め定めた値より大きな値を利得変更量 Δg として用いる。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部1102に入力される。

【0086】

<利得上限設定部1109>

利得上限設定部1109は、今回の利得 g の値を利得の上限値 g_{max} と設定する ($g_{max} = g$)。この利得の上限値 g_{max} は、少なくとも利得の値はこれ以下であるべきことを意味する。

【0087】

<第2分岐部1110>

利得上限設定部1109の処理の次に、第2分岐部1110は、利得の下限値 g_{min} が既に設定されている場合には第2利得更新部1111が、そうでない場合には利得縮小部1112が、次の処理を行うように制御する。また、第2分岐部1110は、利得の更新回数に1を加算する。

【0088】

<第2利得更新部1111>

第2利得更新部1111は、例えば、今回の利得 g の値と利得の下限値 g_{min} の平均値を新たな利得 g の値として設定する ($g = (g + g_{min}) / 2$)。これは、最適な利得の値は、今回の利得 g の値と利得の下限値 g_{min} との間に存在するからである。今回の利得 g の値は利得の上限値 g_{max} として設定されているので、利得の上限値 g_{max} と利得の下限値 g_{min} の平均値を新たに利得 g の値として設定するとも言える ($g = (g_{max} + g_{min}) / 2$)。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部1102に入力される。

【0089】

<利得縮小部1112>

利得縮小部1112は、今回の利得 g の値より小さな値を新たな利得 g の値として設定する。例えば、今回の利得 g の値から予め定めた正值である利得変更量 Δg を減算したものを新たな利得 g の値として設定する ($g = g - \Delta g$)。また例えば、利得の下限値 g_{min}

10

20

30

40

50

i_n が設定されずに、推定ビット数 c が配分ビット数 B より少ない状態が複数回続いている場合には、予め定めた値より大きな値を利得変更量 g として用いる。新たに設定された利得 g は周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 に入力される。

【 0 0 9 0 】

< 第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 (図 2) >

第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) と判定された場合に実行される。第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ (すなわち、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 で求めた整数値系列) を、周期性を利用しない符号化方法で可変長符号化すると仮定して、当該量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号の符号量の推定値 (推定ビット数) を求め、当該推定ビット数を出力する。第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 が出力する推定ビット数は周期性を利用しない符号化方法の符号量推定値であるので、「第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} 」と呼ぶ。第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 から出力される推定ビット数である第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} は比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。

【 0 0 9 1 】

[周期性を利用しない符号化方法で可変長符号化すると仮定したときの整数信号符号の推定ビット数の算出方法]

周期性を利用しない符号化方法で可変長符号化すると仮定したときの整数信号符号の推定ビット数の算出方法を例示する。ここでは、入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ をライス符号化により符号化すると仮定したときの符号量の推定値を求める例を示す。例えば、式(B10)におけるサンプル群 $Gr1$ を入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ からなるサンプル列全体 Gr に置換し、 D を入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に含まれるサンプル $X_0(n)$ (ただし、 $n=1, \dots, N$) の値が指数分布に従うと仮定したときの推定値 \bar{D} に置き換え、サンプル列全体 Gr に対して好ましいライスパラメータを s として得られる $\bar{C}(s, X_0(n), Gr)$ を符号量の推定値 (整数値系列を、周期性を利用しない符号化方法で符号化すると仮定したときの整数信号符号の符号量の推定値) とすればよい。例えば、推定値 \bar{D} は、上記の指数分布に従ったサンプルの値の期待値にサンプル列全体 Gr に含まれる $X_0(n)$ の個数 N を乗じた値である。

【 0 0 9 2 】

< 周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 (図 2) >

周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で、指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合に実行される。周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 は、重み付け正規化 MDCT 係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を入力とし、利得ループ処理で利得 g を調整することにより、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化すると仮定したときの符号量の推定値 (推定ビット数) が予め配分されたビット数である配分ビット数 B 以下、かつ、なるべく大きな値、となるような量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を求めて出力する。この量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、「周波数領域のサンプル列の各サンプルを利得で除算して得られる整数値サンプルによる列である整数値系列」に相当する。また、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 は、このときの推定ビット数 (すなわち、整数値系列を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化すると仮定したときの整数信号符号の符号量の推定値) を出力する。周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 が出力する推定ビット数は、周期性を利用しない符号化方法の符号量の推定値であるので、「第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} 」と呼ぶ。つまり、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 では「周期性を利用した符号化方法を仮定したときの推定ビット数」を得るのに対し、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 では「周期性を利用しない符号化方法を仮定したときの推定ビット数」を得る点が異なる。

【 0 0 9 3 】

周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の詳細構成を図 4 に例示する。周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 の「第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3」を「第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3」に置き換え、「判定部 1 1 0 4」を「判定部 1 2 0 4」に置き換えたものである。これに伴い、残りの各部では「第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3」から出力される符号量の推定値（周期性利用符号量推定値）の代わりに、「第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3」から出力される符号量の推定値（周期性非利用符号量推定値）が用いられる点異なるものの、機能は周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 の各部と全く同じである。よって、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 と原理的に同じ処理を行う処理部については同じ名称及び参照符号を用いる。ただし、同じ名称及び参照符号が割り当てられている処理部は、物理的に同一の処理部であってもよいし、物理的に異なる処理部であってもよい。以下、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 と異なる処理を中心に説明する。

【 0 0 9 4 】

< 第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 (図 4) >

第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 は、周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」により可変長符号化すると仮定して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号の符号量の推定値（推定ビット数） c を求め、当該推定ビット数 c と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ とを出力する。第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 から出力された推定ビット数 c と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、判定部 1 1 0 4 に入力される。なお、周期性を利用しない可変長符号化方法の具体例は、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 で説明したものと同じである。

【 0 0 9 5 】

第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 は、符号量の推定対象が周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ であるのに対し、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 は、符号量の推定対象が周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ である点、及び第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 では推定ビット数 c に加えて、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ も出力する点異なる。

【 0 0 9 6 】

< 判定部 1 2 0 4 >

判定部 1 2 0 4 は、利得の更新回数が予め定めた回数の場合、または第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 が出力した推定ビット数（周期性非利用符号量推定値） c が配分ビット数 B である場合は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ と推定ビット数 c を出力する。ここで出力される推定ビット数 c が「第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{11} 」である。

【 0 0 9 7 】

判定部 1 2 0 4 から出力される量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 と比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。また、判定部 1 2 0 4 から出力される推定ビット数である第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{11} は比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。

【 0 0 9 8 】

利得の更新回数が予め定めた回数未満である場合、判定部 1 2 0 4 は、第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3 が出力した推定ビット数 c が配分ビット数 B より多い場合には利得下限設定部 1 1 0 5 が、当該推定ビット数 c が配分ビット数 B より少ない場合には利得上限設定部 1 1 0 9 が、それぞれ前述の処理を行うように制御する。その後の利得下限設定部 1 1 0 5、第 1 分岐部 1 1 0 6、第 1 利得更新部 1 1 0 7、利得拡大部 1 1 0

8、利得上限設定部 1 1 0 9、第 2 分岐部 1 1 1 0、第 2 利得更新部 1 1 1 1、および利得縮小部 1 1 1 2 によって行われる処理は、前述の周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 (図 2) の欄で説明した通りである。

【 0 0 9 9 】

< 第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 (図 2) >

第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で、指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合に実行される。第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 は、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ および周期性分析部 1 0 0 4 から出力された周期 T を入力とし、当該量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で可変長符号化すると仮定して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号の符号量の推定値 (推定ビット数) を求め、当該推定ビット数を出力する。第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 が出力する推定ビット数は周期性を利用した符号化方法の符号量推定値であるので、「第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} 」と呼ぶ。第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 から出力される推定ビット数である第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} は、比較選択符号化部 1 3 0 0 に入力される。周期性を利用した符号化方法の具体例は、第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 で説明したものと同一である。

【 0 1 0 0 】

第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 は、符号量の推定対象が周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ であるのに対し、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 は、符号量の推定対象が周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ である点、及び第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 では第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} に加えて、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ も出力する点が異なる。

【 0 1 0 1 】

[周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 及び周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の意図]

周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 及び周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の意図は、符号量が小さいと期待される方の符号化方法を仮定して、利得ループ処理により、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ とその符号量の推定値を決定することにある。符号量の推定の際に仮定する符号化方法は、入力音響信号の周期性の高さ (周期性の程度を示す指標 S) に基づいて決定する。入力音響信号の周期性が高い場合には、周期性を利用した符号化方法の方が、符号量が小さくなる可能性が高いため、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 は、周期性を利用した符号化方法を仮定して利得ループ処理を行う。入力音響信号の周期性が低い場合には、周期性を利用しない符号化方法の方が、符号量が小さくなる可能性が高いため、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 は、周期性を利用しない符号化方法を仮定して利得ループ処理を行う。

【 0 1 0 2 】

[第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 及び第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 の意図]

第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 と第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 の意図は、符号量が小さいと期待される符号化方法を仮定して得た量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を代用 (流用) して、他方の符号化方法を仮定したときの符号量の推定値を求めることにある。利得ループ処理を行わないことで、演算量を削減することができる。

【 0 1 0 3 】

< 比較選択符号化部 1 3 0 0 >

利得ループ処理において仮定した符号化方法 (すなわち、符号量が小さいと期待される

10

20

30

40

50

符号化方法)による符号量推定値、すなわち、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 または周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力される推定ビット数を第 1 符号量推定値 c_1 と呼ぶ。また、符号量が小さいと期待される符号化方法を仮定して得た量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を代用して推定された推定ビット数、すなわち、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 または第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 から出力される推定ビット数を第 2 符号量推定値 c_2 と呼ぶ。つまり、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合は第 1 符号量推定値 $c_1 = c_{H1}$ であり、第 2 符号量推定値 $c_2 = c_{L2}$ である。周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) の場合は、第 1 符号量推定値 $c_1 = c_{L1}$ であり、第 2 符号量推定値 $c_2 = c_{H2}$ である。

10

【 0 1 0 4 】

比較選択符号化部 1 3 0 0 には、第 1 符号量推定値 c_1 、第 2 符号量推定値 c_2 、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ 、周期 T 、および周期性の程度を示す指標 S が入力される。比較選択符号化部 1 3 0 0 は、入力された第 1 符号量推定値 c_1 と第 2 符号量推定値 c_2 とを比較し、小さい方の符号量推定値を得るときに仮定した符号化方法を用いて、入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して整数信号符号を得る。

【 0 1 0 5 】

すなわち、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合には、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} と第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 から出力された第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} とを比較し、小さい方の符号量推定値を得るときに仮定した符号化方法を用いて、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して整数信号符号を得る。また、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を伝送利得符号化部 1 4 0 0 に出力する。

20

【 0 1 0 6 】

また、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも小さい (周期性が低い) 場合には、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力された第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} と第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 から出力された第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} とを比較し、小さい方の符号量推定値を得るときに仮定した符号化方法を用いて、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して整数信号符号を得る。また、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を伝送利得符号化部 1 4 0 0 に出力する。

30

【 0 1 0 7 】

「小さい方の符号量推定値を得るときに仮定した符号化方法」とは、「小さい方の符号量推定値」が第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} または第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} のときは「周期性を利用した符号化方法」であり、「小さい方の符号量推定値」が第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} または第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} のときは「周期性を利用しない符号化方法」である。

40

【 0 1 0 8 】

すなわち、第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} が第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} より大きい場合に、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 で求めた量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して整数信号符号を得る。第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} が第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} より小さい場合に、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 で求めた量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で符号化して整数信号符号を得る。第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} が第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} より大きい場合に、比較選択

50

符号化部 1 3 0 0 は、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 で求めた量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で符号化して整数信号符号を得る。第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} が第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} より小さい場合に、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 で求めた量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して整数信号符号を得る。

【 0 1 0 9 】

なお、 $c_1 = c_2$ の場合は、原理的にはどちらの符号化方法を採用してもよいが、例えば、第 1 符号量推定値 c_1 を得るときに仮定した符号化方法を優先的に採用することとする。

10

【 0 1 1 0 】

また、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して得られた整数信号符号のビット数が配分ビット数 B より多い場合には、符号化して得られた整数信号符号のうち、ビット数が配分ビット数 B を上回る分の符号（切り捨て符号）を取り除いたものを、整数信号符号として出力する。量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して得られた整数信号符号のビット数が配分ビット数 B より多くない場合には、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、符号化して得られた整数信号符号をそのまま出力する。比較選択符号化部 1 3 0 0 から出力された整数信号符号は復号装置に送られる。

【 0 1 1 1 】

20

[変形例 1]

前述の利得ループ処理での利得の更新回数の上限を定めた「予め定めた回数」が十分大きければ、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 及び周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の処理から、第 1 符号量推定値 c_1 は配分ビット数 B を上回らない。一方、利得ループ処理により得た量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を代用して推定した符号量である第 2 符号量推定値 c_2 は配分ビット数 B を上回る場合もあり得る。

【 0 1 1 2 】

上述のように、比較選択符号化部 1 3 0 0 では、符号化して得られた整数信号符号が配分ビット数 B を上回る場合には符号の切り捨てが生じる。切り捨てられた符号に対応する量子化正規化済係数は、復号装置では復号できないため、その分復号音響信号の品質が低下する。よって、符号の切り捨ては生じない方が好ましい。

30

【 0 1 1 3 】

以上のことを考慮して、比較選択符号化部 1 3 0 0 は、第 2 符号量推定値 c_2 が配分ビット数 B を上回らない場合にのみ、第 1 符号量推定値 c_1 との比較を行うこととしてもよい。この場合、比較選択符号化部 1 3 0 0 の処理は以下ようになる。

【 0 1 1 4 】

比較選択符号化部 1 3 0 0 は、第 2 符号量推定値 c_2 が配分ビット数 B 以下、かつ、第 1 符号量推定値 c_1 よりも小さい場合には、第 2 符号量推定値 c_2 を得るときに仮定した符号化方法を用いて、入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化し、整数信号符号を得て出力する。それ以外の場合は、第 1 符号量推定値 c_1 を得るときに仮定した符号化方法を用いて、入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化し、整数信号符号を得て出力する。つまり、周期性が高い場合と周期性が低い場合のそれぞれにおいて、以下のような処理となる。

40

【 0 1 1 5 】

[周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい（周期性が高い）と判定された場合]

比較選択符号化部 1 3 0 0 は、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 から出力された第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} が配分ビット数 B 以下、かつ、第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} よりも小さい場合には、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を、周期性を利用しない符

50

号化方法で可変長符号化して整数信号符号を求める。それ以外の場合には、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を、周期性を利用した符号化方法で可変長符号化して整数信号符号を求める。

【 0 1 1 6 】

[周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合]

比較選択符号化部 1 3 0 0 は、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 から出力された第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} が配分ビット数 B 以下、かつ、第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} よりも小さい場合には、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を、周期性を利用した符号化方法で可変長符号化して整数信号符号を求める。それ以外の場合には、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を、周期性を利用しない符号化方法で可変長符号化して整数信号符号を求める。

【 0 1 1 7 】

[変形例 2]

周期性を利用した符号化方法の場合には、符号化のために周期 T が必要となる。これは、復号装置においても復号のために周期 T が必要となることを意味するので、周期 T に対応する符号が復号装置に送られることになる。つまり、周期性を利用した符号化方法では、符号化により得られた整数信号符号に加えて、周期 T に対応する符号も復号装置に送られる分だけ符号量が多くなる。

【 0 1 1 8 】

このことを考慮して、比較選択符号化部 1 3 0 0 において符号量推定値を比較する際に、周期性を利用した符号化方法を仮定して求めた符号量推定値に周期 T に対応する符号の符号量 $c(T)$ を加えたものと、周期性を利用しない符号化方法を仮定して求めた符号量推定値とを比較してもよい。

【 0 1 1 9 】

つまり、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合には $c_1 + c(T)$ と c_2 とを比較し、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下の (周期性が低い) 場合には c_1 と $c_2 + c(T)$ とを比較してもよい。すなわち、上述した「第 1 周期性利用符号量推定値 $c_{H1} = c_1$ が第 2 周期性非利用符号量推定値 $c_{L2} = c_2$ より大きい場合」の処理が「第 1 周期性利用符号量推定値 c_1 に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_1 + c(T)$ が、第 2 周期性非利用符号量推定値 c_2 より大きい場合」に実行され、「第 1 周期性利用符号量推定値 c_1 が第 2 周期性非利用符号量推定値 c_2 より小さい場合」の処理が「第 1 周期性利用符号量推定値 c_1 に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_1 + c(T)$ が、第 2 周期性非利用符号量推定値 c_2 より小さい場合」に実行され、「 $c_1 = c_2$ の場合」の処理が「 $c_1 + c(T) = c_2$ の場合」に実行されてもよい。同様に、上述した「第 1 周期性非利用符号量推定値 $c_{L1} = c_1$ が第 2 周期性利用符号量推定値 $c_{H2} = c_2$ より大きい場合」の処理が「第 1 周期性非利用符号量推定値 c_1 が、第 2 周期性利用符号量推定値 c_2 に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_2 + c(T)$ より大きい場合」に実行され、「第 1 周期性非利用符号量推定値 c_1 が上記第 2 周期性利用符号量推定値 c_2 より小さい場合」の処理が「第 1 周期性非利用符号量推定値 c_1 が、第 2 周期性利用符号量推定値 c_2 に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_2 + c(T)$ より小さい場合」に実行され、「 $c_1 = c_2$ の場合」の処理が「 $c_1 = c_2 + c(T)$ の場合」に実行されてもよい。あるいは、このように周期 T に対応する符号の符号量 $c(T)$ を考慮した符号量の比較を、変形例 1 で示した形態に採用してもよい。

【 0 1 2 0 】

[比較選択符号化部 1 3 0 0 の意図]

周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 や周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 では、推定ビット数 c が配分ビット数 B 以下、かつ、「できるだけ大きな値」となるようにしているのに対して、比較選択符号化部 1 3 0 0 では、推定ビット数である第 1 符号量推定値 c_1 と第 2 符号量推定値 c_2 のうち、「推定ビット数が小さい方」を選択する理

由を以下に説明する。

【 0 1 2 1 】

周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 及び周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 の目的は、量子化歪の小さい量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を求めることである。利得 g の値が小さいほど量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対する符号量の推定値は大きくなる一方で、重み付け正規化MDCT係数列 $X_N(1), \dots, X_N(N)$ から量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を得るときの量子化歪は小さくなる。ゆえに、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 及び周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 では、推定ビット数が配分ビット数 B 以下で、できるだけ大きな値となるような量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を求める。

10

【 0 1 2 2 】

第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 から出力される符号量の推定値は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対する符号量の推定値である。つまり、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 から出力される第 1 周期性利用符号量推定値 c_{H1} と、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 から出力される第 2 周期性非利用符号量推定値 c_{L2} は、同じ量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対する符号量の推定値である。同じ量子化歪のもとでは、符号量が小さい方がより好ましいから、比較選択符号化部 1 3 0 0 では推定ビット数が小さい方を選択するのである。

【 0 1 2 3 】

同様に、周期性非利用利得調整符号量推定部 1 2 0 0 から出力される第 1 周期性非利用符号量推定値 c_{L1} と、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0 から出力される第 2 周期性利用符号量推定値 c_{H2} は、同じ量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対する符号量の推定値であるから、比較選択符号化部 1 3 0 0 では推定ビット数が小さい方を選択するのである。

20

【 0 1 2 4 】

< 伝送利得符号化部 1 4 0 0 >

伝送利得符号化部 1 4 0 0 は、比較選択符号化部 1 3 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ と、重み付け包絡正規化部 1 0 0 3 から出力された重み付け正規化MDCT係数列 $X_N(1), \dots, X_N(N)$ と、から、伝送利得 \hat{g} を算出し、算出された伝送利得 \hat{g} に対応する利得符号を出力する。例えば、伝送利得符号化部 1 4 0 0 は、

30

【 数 8 】

$$\hat{g} = \sqrt{\frac{\sum_{n=1}^N X_N(n) X_Q(n)}{\sum_{n=1}^N |X_Q(n)|^2}}$$

により得られる伝送利得 \hat{g} を所定のビット数で符号化して利得符号を得て、出力する。つまり、伝送利得符号化部 1 4 0 0 は、伝送利得 \hat{g} の量子化値 \hat{g}_Q に対応する符号を得て出力する。伝送利得 \hat{g} は、周期性利用利得調整符号化部または周期性非利用利得調整符号化部の利得ループ処理により決定された利得の近似値（推定値）である。

40

【 0 1 2 5 】

[第 2 実施形態]

第 1 実施形態では、第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3、第 2 周期性利用可変長符号量推定部 1 2 2 0、第 1 周期性非利用可変長符号量推定部 1 2 0 3、および第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 が符号量の推定値を出力し、比較選択符号化部 1 3 0 0 が、入力された符号量の推定値を比較して選択した符号化方法で量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を符号化して整数信号符号を得て出力していた。しかしなが

50

ら、「符号量の推定値」の代わりに「実際に符号化して得られる符号量」で比較を行うことも可能である。以下では、この「実際に符号化して得られる符号量」で比較を行う形態を説明する。

【0126】

本形態の符号化装置200の構成を図5に例示する。符号化装置200は、符号化装置100の「周期性利用利得調整符号量推定部1100」「周期性非利用利得調整符号量推定部1200」「第2周期性非利用可変長符号量推定部1120」「第2周期性利用可変長符号量推定部1220」および「比較選択符号化部1300」を、それぞれ、「周期性利用利得調整符号化部2100」「周期性非利用利得調整符号化部2200」「第2周期性非利用可変長符号化部2120」「第2周期性利用可変長符号化部2220」および「比較選択部2300」に置き換えたものである。符号化装置200のその他の処理部は、周期性分析部1004が周期Tを比較選択部2300（比較選択符号化部1300から置き換え）に送る必要がない点、伝送利得符号化部1400が比較選択部2300から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を用いる点を除き、符号化装置100と同じである。以下、符号化装置100と異なる処理を中心に説明する。

【0127】

<周期性利用利得調整符号化部2100>

周期性利用利得調整符号化部2100の処理は、周期性分析部1004等で、指標Sが所定の閾値THよりも大きい（周期性が高い）と判定された場合に実行される。周期性利用利得調整符号化部2100は、周期性分析部1004が出力した量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ および周期Tを入力とし、利得ループ処理で利得gを調整することにより、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ が「周期性を利用した符号化方法」で符号化して得られる整数信号符号のビット数（符号量）が、予め配分されたビット数である配分ビット数B以下、かつ、なるべく大きな値、となるような量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ （すなわち、整数値系列）を求めて出力する。また、周期性利用利得調整符号化部2100は、このときの整数信号符号を出力する。周期性利用利得調整符号化部2100が出力する整数信号符号は、周期性を利用した符号化方法によって得られる符号であるため「第1周期性利用整数信号符号」と呼ぶ。

【0128】

周期性利用利得調整符号化部2100の詳細構成を図6に例示する。周期性利用利得調整符号化部2100は、周期性利用利得調整符号量推定部1100の「第1周期性利用可変長符号量推定部1103」を「第1周期性利用可変長符号化部2103」に置き換え、「判定部1104」を「判定部1104'」に置き換えたものである。これに伴い、残りの各部では「第1周期性利用可変長符号量推定部1103」から出力される符号量の推定値（周期性利用符号量推定値）の代わりに、「第1周期性利用可変長符号化部2103」から出力される整数信号符号の符号量が用いられる点が異なるものの、機能は周期性利用利得調整符号量推定部1100の各部と全く同じである。よって、周期性利用利得調整符号量推定部1100と原理的に同じ処理を行う処理部については同じ名称及び参照符号を用いる。以下、周期性利用利得調整符号量推定部1100と異なる処理を中心に説明する。

【0129】

<第1周期性利用可変長符号化部2103（図6）>

第1周期性利用可変長符号化部2103は、周波数領域系列量子化部1102から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」により可変長符号化して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号を求め、当該整数信号符号と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ とを出力する。第1周期性利用可変長符号化部2103から出力された数信号符号と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、判定部1104'に入力される。周期性を利用した符号化方法の具体例は、第1周期性利用可変長符号量推定部1103で説明した通りである。

【 0 1 3 0 】

< 判定部 1 1 0 4 ' >

判定部 1 1 0 4 ' は、利得の更新回数が予め定めた回数の場合、または第 1 周期性利用可変長符号化部 2 1 0 3 で出力した整数信号符号のビット数 c' が配分ビット数 B である場合は、第 1 周期性利用可変長符号化部 2 1 0 3 から入力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ と整数信号符号を出力する。ここで判定部 1 1 0 4 ' が出力する整数信号符号が「第 1 周期性利用整数信号符号」である。

【 0 1 3 1 】

判定部 1 1 0 4 ' から出力される量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 と比較選択部 2 3 0 0 に入力される。また、判定部 1 1 0 4 ' から出力される整数信号である第 1 周期性利用整数信号符号は比較選択部 2 3 0 0 に入力される。

【 0 1 3 2 】

利得の更新回数が予め定めた回数未満である場合、判定部 1 1 0 4 ' は、第 1 周期性利用可変長符号化部 2 1 0 3 が出力した整数信号符号のビット数 c' が配分ビット数 B より多い場合には利得下限設定部 1 1 0 5 が、当該ビット数 c' が配分ビット数 B より少ない場合には利得上限設定部 1 1 0 9 が、それぞれ前述の処理を行うように制御する。その後の利得下限設定部 1 1 0 5、第 1 分岐部 1 1 0 6、第 1 利得更新部 1 1 0 7、利得拡大部 1 1 0 8、利得上限設定部 1 1 0 9、第 2 分岐部 1 1 1 0、第 2 利得更新部 1 1 1 1、および利得縮小部 1 1 1 2 によって行われる処理は、前述の周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 (図 2) の欄で説明した通りである。

【 0 1 3 3 】

< 第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 (図 5) >

第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) と判定された場合に実行される。第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 は、周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ (すなわち、周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 で求めた整数値系列) を、周期性を利用しない符号化方法で可変長符号化して、当該量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号とその符号量 (ビット数) を求め、当該整数信号符号を出力する。周期性を利用しない可変長符号化の具体例は、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 で説明した通りである。第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 が出力する整数信号符号は、周期性を利用しない符号化方法によって得られる符号であるため「第 2 周期性非利用整数信号符号」と呼ぶ。第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 から出力される整数信号符号である第 2 周期性非利用整数信号符号は、比較選択部 2 3 0 0 に入力される。

【 0 1 3 4 】

< 周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 (図 5) >

周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で、指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合に実行される。周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 は、重み付け正規化 MDCT 係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を入力とし、利得ループ処理で利得 g を調整することにより、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して得られる整数信号符号の符号量 (ビット数) が予め配分されたビット数である配分ビット数 B 以下、かつ、なるべく大きな値、となるような量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を求めて出力する。周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 は、このときの整数信号符号を出力する。周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 が出力する整数信号符号は、周期性を利用しない符号化方法によって得られる符号であるため「第 1 周期性非利用整数信号符号」と呼ぶ。つまり、周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 では「周期性を利用した符号化方法で符号化して得られる整数信号符号」を得るのに対し、周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 では「周期性を利用しない符号化方法で符号化して得られる整数信号符号」を得る点が異なる。

【 0 1 3 5 】

周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 の詳細構成を図 7 に例示する。周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 は、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 の「第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3」を「第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3」に置き換え、「判定部 1 1 0 4」を「判定部 1 2 0 4'」に置き換えたものである。これに伴い、残りの各部では「第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3」から出力される符号量の推定値（周期性利用符号量推定値）の代わりに、「第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3」から出力される整数信号符号の符号量（周期性非利用符号量）が用いられる点が異なるものの、機能は周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 の各部と全く同じである。よって、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 と原理的に同じ処理を行う処理部については同じ名称及び参照符号を用いる。なお、図 6 と図 7 との間で同じ名称及び参照符号が割り当てられている処理部は、物理的に同一の処理部であってもよいし、物理的に異なる処理部であってもよい。以下、周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 と異なる処理を中心に説明する。

【 0 1 3 6 】

< 第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 (図 7) >

第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 は、周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」により可変長符号化して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号を求め、当該整数信号符号と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ とを出力する。第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 から出力された整数信号符号と量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、判定部 1 2 0 4' に入力される。なお、周期性を利用しない可変長符号化方法の具体例は、第 2 周期性非利用可変長符号量推定部 1 1 2 0 で説明した通りである。

【 0 1 3 7 】

第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 は、符号化対象が周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ であるのに対し、第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 は、符号化対象が周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ である点、及び第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 では整数信号符号とビット数 c' に加えて、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ も出力する点が異なる。

【 0 1 3 8 】

< 判定部 1 2 0 4' >

判定部 1 2 0 4' は、利得の更新回数が予め定めた回数の場合、または第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 が出力した整数信号符号のビット数（周期性非利用符号量） c' が配分ビット数 B である場合は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ と整数信号符号を出力する。ここで、判定部 1 2 0 4' が出力する整数信号符号が「第 1 周期性非利用整数信号符号」である。

【 0 1 3 9 】

判定部 1 2 0 4' から出力される量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ は、第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 と比較選択部 2 3 0 0 に入力される。また、判定部 1 2 0 4' から出力される整数信号符号である第 1 周期性非利用整数信号符号は、比較選択部 2 3 0 0 に入力される。

【 0 1 4 0 】

利得の更新回数が予め定めた回数未満である場合、判定部 1 2 0 4' は、第 1 周期性非利用可変長符号化部 2 2 0 3 が出力した整数信号符号のビット数 c' が配分ビット数 B より多い場合には利得下限設定部 1 1 0 5 が、当該ビット数 c' が配分ビット数 B より少ない場合には利得上限設定部 1 1 0 9 が、それぞれ前述の処理を行うように制御する。その後の利得下限設定部 1 1 0 5、第 1 分岐部 1 1 0 6、第 1 利得更新部 1 1 0 7、利得拡大部 1 1 0 8、利得上限設定部 1 1 0 9、第 2 分岐部 1 1 1 0、第 2 利得更新部 1 1 1 1、

および利得縮小部 1 1 1 2 によって行われる処理は、前述の周期性利用利得調整符号量推定部 1 1 0 0 (図 2) の欄で説明した通りである。

< 第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 (図 5) >

第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 の処理は、周期性分析部 1 0 0 4 等で、指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合に実行される。第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 は、周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ および周期性分析部 1 0 0 4 から出力された周期 T を入力とし、当該量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で可変長符号化して、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する整数信号符号を求め、当該整数信号符号を出力する。第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 が出力する整数信号符号は、周期性を利用した符号化方法によって得られる符号であるため「第 2 周期性利用整数信号符号」と呼ぶ。第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 から出力される整数信号符号である第 2 周期性利用整数信号符号は、比較選択部 2 3 0 0 に入力される。周期性を利用した符号化方法の具体例は、第 1 周期性利用可変長符号量推定部 1 1 0 3 で説明したものと同一である。

【 0 1 4 1 】

第 1 周期性利用可変長符号化部 2 1 0 3 は、符号化対象が周波数領域系列量子化部 1 1 0 2 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ であるのに対し、第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 は、符号化対象が周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ である点、及び第 1 周期性利用可変長符号化部 2 1 0 3 では第 1 周期性利用符号量 c_{H1} と第 1 周期性利用整数信号符号に加えて、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ も出力する点異なる。

【 0 1 4 2 】

< 比較選択部 2 3 0 0 >

利得ループ処理において仮定した符号化方法 (すなわち、符号量が小さいと期待される符号化方法) によって得られた整数信号符号、すなわち、周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 または周期性非利用利得調整符号化部 2 2 0 0 から出力される整数信号符号を第 1 符号と呼ぶ。また、符号量が小さいと期待される符号化方法を仮定して得た量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を代用して得られた整数信号符号、すなわち、第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 または第 2 周期性利用可変長符号化部 2 2 2 0 から出力される整数信号符号を第 2 符号と呼ぶ。つまり、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合は、第 1 符号は第 1 周期性利用整数信号符号であり、第 2 符号は第 2 周期性非利用整数信号符号である。周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) の場合は、第 1 符号は第 1 周期性非利用整数信号符号であり、第 2 符号は第 2 周期性利用整数信号符号である。

【 0 1 4 3 】

比較選択部 2 3 0 0 には、第 1 符号、第 2 符号、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ 、周期 T、および周期性の程度を示す指標 S が入力される。

【 0 1 4 4 】

比較選択部 2 3 0 0 は、入力された第 1 符号と第 2 符号とを比較し、符号量が小さい方の整数信号符号、および量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を出力する。

【 0 1 4 5 】

すなわち、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合には、比較選択部 2 3 0 0 は、周期性利用利得調整符号化部 2 1 0 0 から出力された第 1 周期性利用整数信号符号と第 2 周期性非利用可変長符号化部 2 1 2 0 から出力された第 2 周期性非利用整数信号符号とを比較し、第 1 周期性利用整数信号符号と第 2 周期性非利用整数信号符号のうちの符号量が小さい方の符号を整数信号符号とする。

【 0 1 4 6 】

また、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも小さい (周期性が低い) 場合に

は、比較選択部 2300 は、周期性非利用利得調整符号化部 2200 から出力された第 1 周期性非利用整数信号符号と第 2 周期性利用可変長符号化部 2220 から出力された第 2 周期性利用整数信号符号とを比較し、第 1 周期性非利用整数信号符号と第 2 周期性利用整数信号符号のうちの符号量が小さい方の符号を整数信号符号とする。

【0147】

すなわち、第 1 周期性利用符号量（第 1 周期性利用整数信号符号の符号量） c_{H1} ' が第 2 周期性非利用符号量（第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量） c_{L2} ' より大きい場合に、比較選択部 2300 は、第 2 周期性非利用整数信号符号を整数信号符号として選択し、周期性利用利得調整符号化部 2100 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を出力する。第 1 周期性利用符号量（第 1 周期性利用整数信号符号の符号量） c_{H1} ' が第 2 周期性非利用符号量（第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量） c_{L2} ' より小さい場合に、比較選択部 2300 は、第 1 周期性利用整数信号符号を整数信号符号として選択し、周期性利用利得調整符号化部 2100 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を出力する。第 1 周期性非利用符号量 c_{L1} '（第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量）が第 2 周期性利用符号量（第 2 周期性利用整数信号符号の符号量） c_{H2} ' より大きい場合に、比較選択部 2300 は、第 2 周期性利用整数信号符号を整数信号符号として選択し、周期性非利用利得調整符号化部 2200 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を出力する。第 1 周期性非利用符号量（第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量） c_{L1} ' が第 2 周期性利用符号量（第 2 周期性利用整数信号符号の符号量） c_{H2} ' より小さい場合に、比較選択部 2300 は、第 1 周期性非利用整数信号符号を整数信号符号として選択し、周期性非利用利得調整符号化部 2200 から出力された量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を出力する。

【0148】

なお、 $c_1 = c_2$ ' の場合は、原理的にはどちらの符号を選択してもよいが、例えば、第 1 符号を優先的に採用することとする。

【0149】

また、比較選択部 2300 は、第 1 符号と第 2 符号のうち符号量が小さい方の整数信号符号のビット数が配分ビット数 B より多い場合には、当該整数信号符号のうち、ビット数が配分ビット数 B を上回る分の符号（切り捨て符号）を取り除いたものを、整数信号符号として出力する。入力された第 1 符号と第 2 符号のうち符号量が小さい方の整数信号符号のビット数が配分ビット数 B より多くない場合には、当該整数信号符号をそのまま出力する。比較選択部 2300 から出力された整数信号符号は復号装置に送られる。

【0150】

なお、上記では、周期性利用利得調整符号化部 2100 で第 1 周期性利用整数信号符号を得て、比較選択部 2300 は入力された第 1 周期性利用整数信号符号の符号量 c_{H1} ' を計算して利用する構成を説明したが、周期性利用利得調整符号化部 2100 で第 1 周期性利用整数信号符号の符号量である第 1 周期性利用符号量 c_{H1} ' を求めておき、比較選択部 2300 で、入力された第 1 周期性利用符号量 c_{H1} ' を利用してもよい。第 2 周期性非利用符号量 c_{L2} '、第 1 周期性非利用符号量 c_{L1} '、第 2 周期性利用符号量 c_{H2} '、についても同様である、各符号化部で各符号量を求めておき、比較選択部 2300 で入力された各符号量を利用してもよい。

【0151】

[変形例 3]

前述の変形例 1 と同様、前述の利得ループ処理での利得の更新回数の上限を定めた「予め定めた回数」が十分大きければ、周期性利用利得調整符号化部 2100 及び周期性非利用利得調整符号化部 2200 では、切り捨て符号が生じない。一方、利得ループ処理により得た量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を代用して整数信号符号を得る第 2 周期性非利用可変長符号化部 2120 および第 2 周期性利用可変長符号化部 2220 では、切り捨て符号が生じる場合もあり得る。切り捨てられた符号に対応する量子化正規化済係数は、復号装置では復号できないため、その分復号音響信号の品質が低下する。よって

、切り捨て符号は生じない方が好ましい。以上のことを考慮して、比較選択部 2300 は、第 2 周期性非利用可変長符号化部 2120 や第 2 周期性利用可変長符号化部 2220 で切り捨て符号が生じない場合のみ、第 1 符号と第 2 符号の比較を行うこととしてもよい。この場合、比較選択部 2300 の処理は以下ようになる。

【0152】

第 2 符号が配分ビット数 B 以下であり、かつ、第 2 符号が第 1 符号よりも小さい場合には、第 2 符号を整数信号符号として出力する。それ以外の場合は、第 1 符号を整数信号符号として出力する。つまり、周期性が高い場合と周期性が低い場合のそれぞれにおいて、以下のような処理となる。

【0153】

[周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) と判定された場合]

比較選択部 2300 は、第 2 周期性非利用可変長符号化部 2120 から出力された第 2 周期性非利用整数信号符号のビット数が配分ビット数 B 以下 (すなわち、切り捨て符号が生じておらず)、かつ、第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量が第 1 周期性利用整数信号符号の符号量よりも小さい場合には、第 2 周期性非利用整数信号符号を出力する。それ以外の場合には、第 1 周期性利用整数信号符号を出力する。

【0154】

[周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下 (周期性が低い) と判定された場合]

比較選択部 2300 は、第 2 周期性利用可変長符号化部 2220 から出力された第 2 周期性利用整数信号符号のビット数が配分ビット数 B 以下 (すなわち、切り捨て符号が生じておらず)、かつ、第 2 周期性利用整数信号符号の符号量が第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量よりも小さい場合には、第 2 周期性利用整数信号符号を出力する。それ以外の場合には、第 1 周期性非利用整数信号符号を出力する。

【0155】

[変形例 4]

前述の変形例 3 と同様、比較選択部 2300 において符号量を比較する際に、周期性を利用した符号化方法で求めた符号量に周期 T に対応する符号の符号量 $c(T)$ を加えたものと、周期性を利用しない符号化方法で求めた符号量とを比較してもよい。

【0156】

つまり、第 1 符号の符号量を c_1' とし、第 2 符号の符号量を c_2' とし、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい (周期性が高い) 場合には $c_1' + c(T)$ と c_2' とを比較し、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下の (周期性が低い) 場合には c_1' と $c_2' + c(T)$ とを比較してもよい。すなわち、上述した「第 1 周期性利用整数信号符号の符号量 $c_{H1}' = c_1'$ が第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量 $c_{L2}' = c_2'$ より大きい場合」の処理が「第 1 周期性利用整数信号符号の符号量 c_1' に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_1' + c(T)$ が、第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量 c_2' より大きい場合」に実行され、「第 1 周期性利用整数信号符号の符号量 $c_{H1}' = c_1'$ が第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量 $c_{L2}' = c_2'$ より小さい場合」の処理が「第 1 周期性利用整数信号符号の符号量 c_1' に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_1' + c(T)$ が、第 2 周期性非利用整数信号符号の符号量 c_2' より小さい場合」に実行され、「 $c_1' = c_2'$ の場合」の処理が「 $c_1' + c(T) = c_2'$ の場合」に実行されてもよい。同様に、上述した「第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量 $c_{L1}' = c_1'$ が第 2 周期性利用整数信号符号の符号量 $c_{H2}' = c_2'$ より大きい場合」の処理が「第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量 c_1' が第 2 周期性利用整数信号符号の符号量 c_2' に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_2' + c(T)$ より大きい場合」に実行され、「第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量 $c_{L1}' = c_1'$ が第 2 周期性利用整数信号符号の符号量 $c_{H2}' = c_2'$ より小さい場合」の処理が「第 1 周期性非利用整数信号符号の符号量 c_1' が第 2 周期性利用整数信号符号の符号量 c_2' に符号量 $c(T)$ を加えた値 $c_2' + c(T)$ より小さい場合」に実行され、「 $c_1' = c_2'$ の場合」の処理

10

20

30

40

50

が「 $c_1 = c_2 + c(T)$ の場合」に実行されてもよい。あるいは、このように周期Tに対応する符号の符号量 $c(T)$ を考慮した符号量の比較を、変形例3で示した形態に採用してもよい。

【0157】

[その他の変形例等]

なお、本発明は上述の実施形態に限定されるものではない。例えば、利得ループ処理は上述のものに限定されない。すなわち、利得ループ処理は、入力された重み付け正規化MDCT係数列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の各係数を利得 g で割り算し、その結果 $X_0(1)/g, \dots, X_0(N)/g$ を量子化した整数値による系列である量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ に対応する「符号の推定ビット数」または「符号のビット数」が、予め配分されたビット数である配分ビット数 B 以下、かつ、なるべく大きな値、となるような利得 g を探索するものであればよい。ただし、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい場合（周期性が高い場合）の「符号の推定ビット数」は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で符号化すると仮定したときの量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の符号量の推定値であり、「符号のビット数」は量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用した符号化方法」で符号化して得られる符号の符号量である。また、周期性の程度を示す指標 S が所定の閾値 TH 以下の場合（周期性が低い場合）の「符号の推定ビット数」は、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化すると仮定したときの量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の符号量の推定値であり、「符号のビット数」は量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ を「周期性を利用しない符号化方法」で符号化して得られる符号の符号量である。このような利得ループ処理であればどのようなものであってもよい。例えば、利得 g に対応する量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ のビット数（または推定ビット数）と配分ビット数 B との差分に応じた更新量で利得 g が更新されてもよい。例えば、利得 g に対応する量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ のビット数または推定ビット数（以下、消費ビット数）が配分ビット数 B よりも多く、なおかつ、利得の上限値が設定されていない場合に、量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ の一部または全てのサンプル数から、消費ビット数の配分ビット数に対する上回り分に対応する切り捨て符号に対応する量子化正規化済係数を量子化正規化済係数系列 $X_0(1), \dots, X_0(N)$ から取り除いた残りのサンプル数、を減算して得られる値が大きいほど、利得 g の更新前の値から更新後の値への増分が大きくなるように利得 g の値が更新されてもよい。また、消費ビット数が配分ビット数 B よりも少なく、なおかつ、利得 g の下限値が設定されていない場合に、配分ビット数 B から消費ビット数を減算して得られる値が大きいほど、利得の更新前の値から更新後の値への減少分が大きくなるように利得の値が更新されてもよい。また「利得ループ処理」とは、所定の条件を満たすまで、所定の処理を1回以上実行する処理を意味する。利得ループ処理では、所定の処理が反復される場合もあれば、反復されない場合もある。

【0158】

上述の実施形態において、小数点以下の値を四捨五入することに代えて、小数点以下の値を切り捨てたり、切り上げたりしてもよい。また、 S が TH よりも大きいか否かの判定は、 S と TH を比較して $S > TH$ であるか否かによって行われてもよいし、 S と TH （ただし、 $S > TH$ ）とを比較して $S > TH$ であるか否かによって行われてもよい。すなわち、指標 S が周期性が高いことに対応するか否かは、指標 S が所定の閾値 TH よりも大きいか否か、または、指標 S が所定の閾値 TH' （ただし、 $TH' > TH$ ）以上であるか否か、により判断すればよい。言い換えると、上記の各実施形態およびその変形例において「指標 S が所定の閾値 TH よりも大きい」を「指標 S が所定の閾値 TH' 以上」に置き換え、「指標 S が所定の閾値 TH 以上」を「指標 S が所定の閾値 TH' よりも大きい」に置き換えてもよい。

【0159】

上述の各種の処理は、記載に従って時系列に実行されるのみならず、処理を実行する装置の処理能力あるいは必要に応じて並列的あるいは個別に実行されてもよい。その他、

本発明の趣旨を逸脱しない範囲で適宜変更が可能であることはいうまでもない。

【0160】

上述の構成をコンピュータによって実現する場合、各装置が有すべき機能の処理内容はプログラムによって記述される。このプログラムをコンピュータで実行することにより、上記処理機能がコンピュータ上で実現される。この処理内容を記述したプログラムは、コンピュータで読み取り可能な記録媒体に記録しておくことができる。コンピュータで読み取り可能な記録媒体の例は、非一時的な（non transitory）記録媒体である。このような記録媒体の例は、磁気記録装置、光ディスク、光磁気記録媒体、半導体メモリ等である。

【0161】

このプログラムの流通は、例えば、そのプログラムを記録したDVD、CD-ROM等の可搬型記録媒体を販売、譲渡、貸与等することによって行う。さらに、このプログラムをサーバコンピュータの記憶装置に格納しておき、ネットワークを介して、サーバコンピュータから他のコンピュータにそのプログラムを転送することにより、このプログラムを流通させる構成としてもよい。

【0162】

このようなプログラムを実行するコンピュータは、例えば、まず、可搬型記録媒体に記録されたプログラムもしくはサーバコンピュータから転送されたプログラムを、一旦、自己の記憶装置に格納する。処理の実行時、このコンピュータは、自己の記憶装置に格納されたプログラムを読み取り、読み取ったプログラムに従った処理を実行する。このプログラムの別の実行形態として、コンピュータが可搬型記録媒体から直接プログラムを読み取り、そのプログラムに従った処理を実行することとしてもよく、さらに、このコンピュータにサーバコンピュータからプログラムが転送されるたびに、逐次、受け取ったプログラムに従った処理を実行することとしてもよい。サーバコンピュータから、このコンピュータへのプログラムの転送は行わず、その実行指示と結果取得のみによって処理機能を実現する、いわゆるASP（Application Service Provider）型のサービスによって、上述の処理を実行する構成としてもよい。

【0163】

上記実施形態では、コンピュータ上で所定のプログラムを実行させて本装置の処理機能が実現されたが、これらの処理機能の少なくとも一部がハードウェアで実現されてもよい。

【符号の説明】

【0164】

- 100, 200 符号化装置
- 1100 周期性利用利得調整符号量推定部
- 1120 第2周期性非利用可変長符号量推定部
- 1200 周期性非利用利得調整符号量推定部
- 1220 第2周期性利用可変長符号量推定部
- 2100 周期性利用利得調整符号化部
- 2120 第2周期性非利用可変長符号化部
- 2200 周期性非利用利得調整符号化部
- 2220 第2周期性利用可変長符号化部

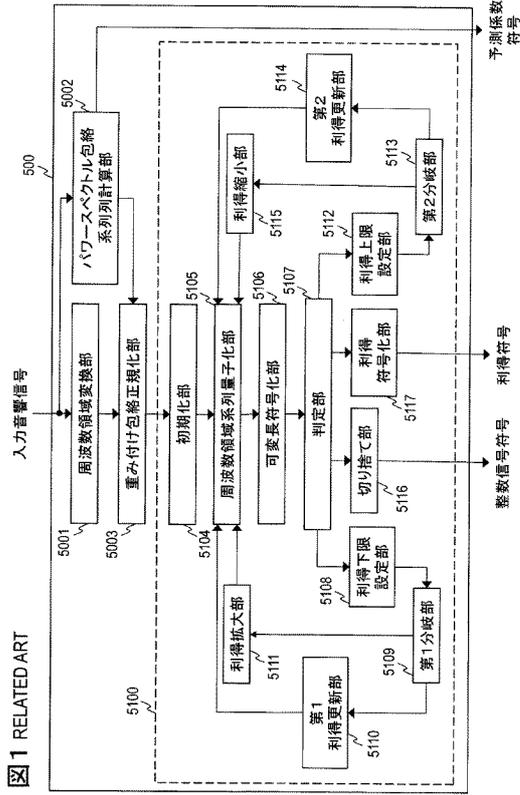
10

20

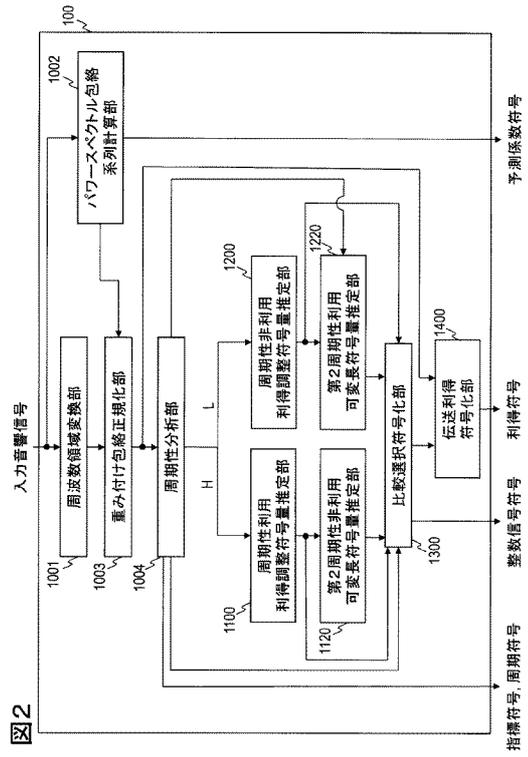
30

40

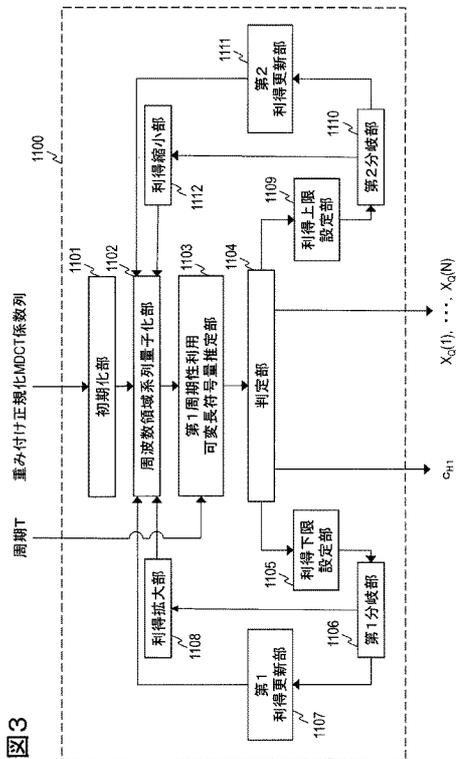
【図1】



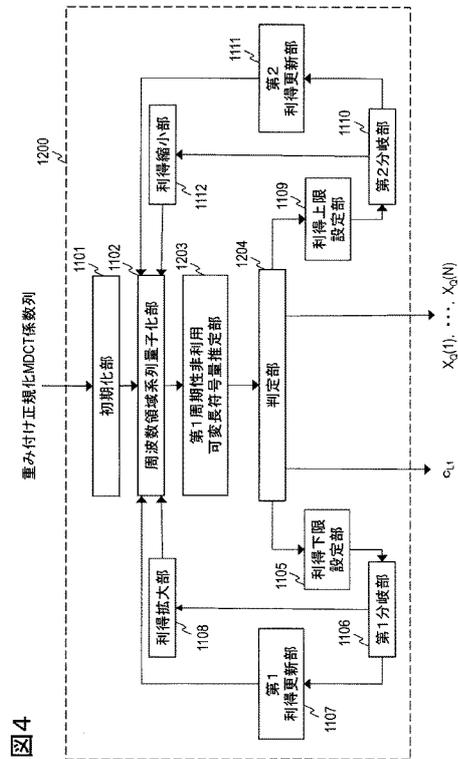
【図2】



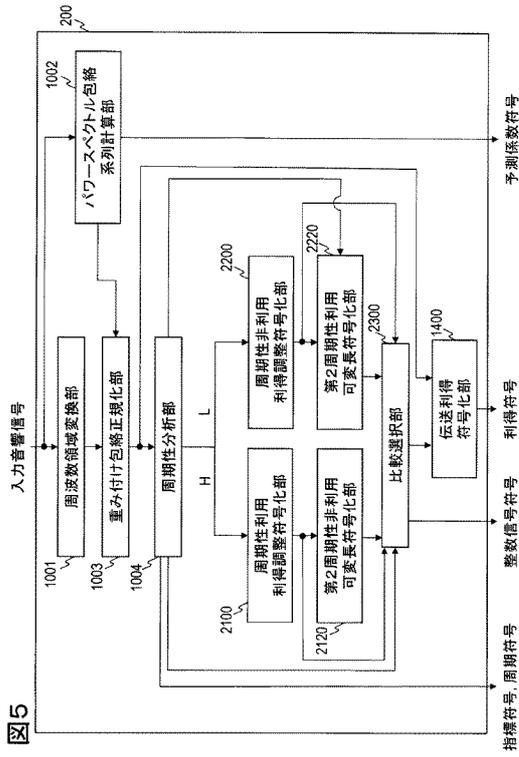
【図3】



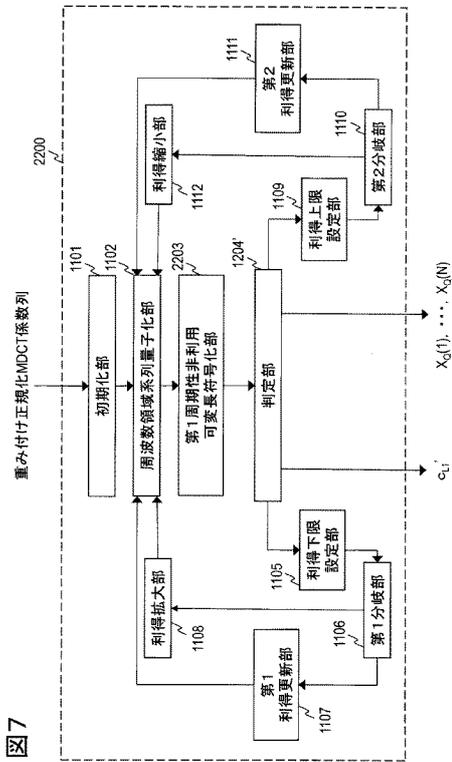
【図4】



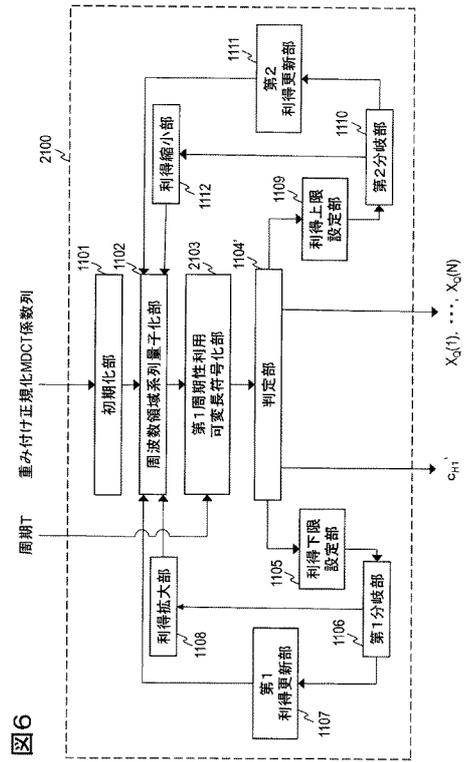
【 図 5 】



【 図 7 】



【 図 6 】



フロントページの続き

(72)発明者 原田 登

東京都千代田区大手町一丁目5番1号 日本電信電話株式会社内

審査官 千本 潤介

(56)参考文献 国際公開第2012/046685(WO, A1)

国際公開第2006/121101(WO, A1)

特開2002-311993(JP, A)

(58)調査した分野(Int.Cl., DB名)

G10L 19/00 - 19/26

H03M 7/30