(19) **日本国特許庁(JP)**

(12) 公 開 特 許 公 報(A)

(11)特許出願公開番号

特開2020-181651 (P2020-181651A)

最終頁に続く

(43) 公開日 令和2年11月5日(2020.11.5)

(51) Int.Cl. F I テーマコード (参考)

HO5H 1/46 (2006.01) HO5H 1/46 R 2GO84

HO5H 1/46 B

審査請求 未請求 請求項の数 5 OL (全 27 頁)

		M THIS)
(21) 出願番号	特願2019-82216 (P2019-82216)	(71) 出願人	000219967
(22) 出願日	平成31年4月23日 (2019. 4. 23)		東京エレクトロン株式会社
			東京都港区赤坂五丁目3番1号
		(74) 代理人	100088155
			弁理士 長谷川 芳樹
		(74) 代理人	100113435
			弁理士 黒木 義樹
		(74) 代理人	100122507
			弁理士 柏岡 潤二
		(74) 代理人	100161425
			弁理士 大森 鉄平
		(72) 発明者	金子 和史
			宮城県黒川郡大和町テクノヒルズ1番 東
			京エレクトロン宮城株式会社内

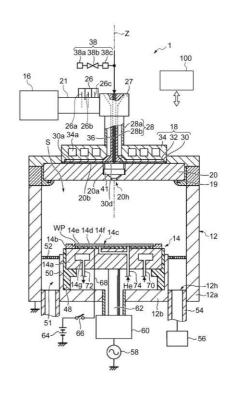
(54) 【発明の名称】補正関数を決定する方法

(57)【要約】

【課題】パルス変調されたマイクロ波を検波する検波部の誤差を補正する補正値を容易に決定することができる 方法を提供する。

【解決手段】方法は、パルスの設定デューティ比を第1設定デューティ比に設定し、マイクロ波のパワーの測定値を校正用測定器を用いて設定パワーごとに測定し、設定パワーごとに設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する測定工程と、誤差に基づいてパワーの補正値を設定パワーごとに算出し、設定パワーと補正値との関係を対数近似して第1設定デューティ比における設定パワーと補正値との関係を示す第1関数を決定する近似工程と、第1関数により定まる第1設定デューティ比における補正値と、設定デューティ比100%における市はであることにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す補正関数を決定する決定工程とを有する。

【選択図】図2



【特許請求の範囲】

【請求項1】

マイクロ波発生部から出力されパルス変調されたマイクロ波のパワーを検波部を用いて 測定し、測定結果が設定パワーとなるようにマイクロ波発生部を制御するマイクロ波出力 装置において、前記検波部の誤差を補正するための補正関数を決定する方法であって、

パルスの設定デューティ比を予め定められた第1設定デューティ比に設定し、マイクロ 波発生部から出力されたマイクロ波のパワーの測定値を校正用測定器を用いて少なくとも 2つの設定パワーに関して設定パワーごとに測定し、前記設定パワーごとに前記設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する測定工程と、

前記誤差に基づいてパワーの補正値を前記設定パワーごとに算出し、前記設定パワーと 前記補正値との関係を対数近似することにより、前記第1設定デューティ比における前記 設定パワーと前記補正値との関係を示す第1関数を決定する近似工程と、

前記第1関数により定まる前記第1設定デューティ比における前記補正値と、設定デューティ比100%における予め定められた前記補正値とを一次関数で近似することにより、前記設定デューティ比と前記設定パワーと前記補正値との関係を示す前記補正関数を決定する決定工程と、

を有する補正関数を決定する方法。

【請求項2】

前記予め定められた設定デューティ比100%の前記補正値は0である請求項1に記載の補正関数を決定する方法。

【請求項3】

前記補正関数は、前記第1設定デューティ比以上のデューティ比における補正値を決定する関数であり、

前記決定工程では、前記第1設定デューティ比以下の補正関数を別途決定する、請求項1又は2に記載の補正関数を決定する方法。

【請求項4】

前記マイクロ波は単一周波数ピークを有する請求項1~3の何れか一項に記載の補正関数を決定する方法。

【請求項5】

前記測定工程、前記近似工程及び前記決定工程を単一周波数ピークを有するマイクロ波を用いて実行することで単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる前記補正関数を決定し、

パルスの設定デューティ比を予め定められた第2設定デューティ比に設定し、マイクロ 波発生部から出力された帯域幅を有するマイクロ波のパワーの測定値を校正用測定器を用 いて少なくとも2つの設定パワーに関して設定パワーごとに測定し、前記設定パワーごと に前記設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する第2測定工程と、

単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる前記誤差と帯域幅を有するマイクロ波にかかる前記誤差との差分を前記設定パワーごとに算出する算出工程と、

単一周波数ピークを有するマイクロ波のパワーの前記補正値に対する修正値を前記差分に基づいて前記設定パワーごとに算出し、前記設定パワーと前記修正値との関係を対数近似することにより、前記第1設定デューティ比における前記設定パワーと前記修正値との関係を示す第2関数を決定する第2近似工程と、

前記第2関数により定まる前記第2設定デューティ比における前記修正値と、設定デューティ比100%における予め定められた前記修正値とを一次関数で近似することにより、前記設定デューティ比と前記設定パワーと前記修正値との関係を示す修正項を決定する第2決定工程と、

前記修正項と単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる前記補正関数とに基づいて、帯域幅を有するマイクロ波にかかる前記補正関数を決定する第3決定工程と、

をさらに有する、請求項1~4の何れか一項に記載の補正関数を決定する方法。

【発明の詳細な説明】

10

20

30

40

20

30

40

50

【技術分野】

[0001]

本開示は、補正関数を決定する方法に関する。

【背景技術】

[0002]

特許文献1は、プラズマ励起用のマイクロ波をパルス変調する装置を開示する。

【先行技術文献】

【特許文献】

[0003]

【特許文献1】特開平6-267900号公報

【発明の概要】

【発明が解決しようとする課題】

[0004]

本開示は、パワーがON/OFFするようにパルス変調されたマイクロ波を検波する検波の誤差を補正する補正値を容易に決定することができる方法を提供する。

【課題を解決するための手段】

[0005]

本開示の一態様においては、検波部の誤差を補正するための補正関数を決定する方法が提供される。マイクロ波出力装置は、マイクロ波発生部から出力されパルス変調されたクロ波のパワーを検波部を用いて測定結果が設定パワーとなることを有する。温度工程と、決定工程とを有する。この方法は、測定工程と、近似工程と、決定工程とを有する。工程では、パルスの設定デューティ比を予め定められた第1設定デューティ比に設定ポワーの測定値をそして、マイクロ波発生部から出力されたマイクロ波のパワーの測定値をそして過度では、マイクロ波発生部から出力では関して過度では、関定では、これでは、設定パワーに対するパワーでとに関出する。近似ワーでと補正値を別の関係を示す第1関数を決定する。決定工程では、第1関数により定まる第1設定に加しての関係を示す第1関数を決定する。これにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す循正値と、設定デューティ比と設定パワーと補正値とで対数で近似する。これにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値と示す補正関数を決定する。

【発明の効果】

[0006]

本開示の一態様によれば、パワーがON/OFFするようにパルス変調されたマイクロ波を検波する検波部の誤差を補正する補正値を容易に決定することができる。

【図面の簡単な説明】

[0007]

- 【図1】一実施形態に係る方法の一例を示すフローチャートである。
- 【図2】図1に示される方法の実行に用いることが可能なプラズマ処理装置を例示する図である。
- 【図3】マイクロ波出力装置の一例を示す図である。
- 【図4】補正係数を準備する際のマイクロ波出力装置を含むシステムの構成を示す図である。
- 【図5】波形発生器におけるマイクロ波の生成原理の一例を説明する図である。
- 【図6】測定部の一例を示す図である。
- 【図7】パワーがパルス変調されたマイクロ波の一例である。
- 【図8】ON/OFF制御に関する信号波形の一例である。
- 【図9】パワーの精度の定義を説明する一例の図である。
- 【図10】一実施形態に係る他の方法の一例を示すフローチャートである。
- 【図11】決定された補正値を用いて動作するマイクロ波出力装置の一例を示す図である

【図12】単一周波数ピークを有するマイクロ波の設定デューティ比とパワー精度との関係をシミュレーションした結果である。

【図13】単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる補正関数を決定するシミュレーション結果である。

- 【図14】測定部のパワー精度のシミュレーション結果である。
- 【図15】モード間のパワー精度差平均値のシミュレーション結果である。
- 【図16】モード間のパワー精度差ばらつきのシミュレーション結果である。
- 【図17】帯域幅を有するマイクロ波にかかる補正関数を決定するシミュレーション結果である。

【発明を実施するための形態】

[0008]

以下、種々の例示的実施形態について説明する。

[0009]

電子デバイスの製造分野において、被処理体へのダメージを一層低減させるために、マイクロ波の低パワー化が進んでいる。しかしながら、マイクロ波のパワーを小さくし過ぎるとプラズマが不安定となったり失火したりするおそれがある。このため、特許文献1に記載の装置のように、マイクロ波のパワーをパルス変調することが考えられる。このようなパルス変調をするにあたっては、マイクロ波出力装置から出力された進行波のパワーが精度よくパルス変調される必要がある。

[0010]

マイクロ波出力装置が検波部の測定結果を用いてパワーの制御をする場合、検波部の測定結果の精度がマイクロ波のパワーの精度に影響を与える。このため、装置出荷前において校正用測定器を用いて検波部の誤差を測定して補正することができれば、パワーの精度を向上させたマイクロ波出力装置を提供することができる。しかしながら、検波部の誤差は、設定パワーやパルス条件などによって異なるという知見を得た。このため、任意のプロセスに対応するためには、全てのプロセス条件に対して校正用測定器で測定されたパワーと比較して補正値を決定することが必要となる。

[0011]

本開示は、パワーがON/OFFするようにパルス変調されたマイクロ波を検波する検波部の誤差を補正する補正値を容易に決定することができる方法を提供する。

[0012]

本開示の一態様においては、検波部の誤差を補正するための補正関数を決定する方法が提供される。マイクロ波出力装置は、マイクロ波発生部から出力されパルス変調されたマイクロ波のパワーを検波部を用いて測定し、測定結果が設定パワーとなるようにマイクロ波発生部を制御する。この方法は、測定工程と、決定工程と、決定工程とを有する。定程では、パルスの設定デューティ比を予め定められた第1設定デューティ比に正明測定値を校正用測定値を投出力とに設定パワーに対するパワーに関して設定パワーの測定値を校正用では、に設定パワーに対するパワーでとに測定する。近似工程では、誤差に基づいてパワーの補正値を設定パワーごとに算出する。そして、設定パワーと補正値との関係を示す第1関数を決定する。決定工程では、第1関数により定まる第1設定定立った、設定デューティ比における予め定められた補正値と、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す第1関数を決定する。これにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値とでするで近似する。これにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す補正関数を決定する。

[0013]

この方法では、少なくとも2つの設定パワーに関して、設定パワーと校正用測定器で測定されたパワーの測定値との誤差が測定される。そして、誤差に基づいてパワーの補正値が設定パワーごとに算出される。そして、設定パワーと補正値との関係が対数近似され、

10

20

30

40

20

30

40

50

第1設定デューティ比における設定パワーと補正値との関係を示す第1関数が決定される。決定工程では、第1関数により定まる第1設定デューティ比における補正値と、設定デューティ比100%における予め定められた補正値とが一次関数で近似される。これにより、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す補正関数が決定される。このように、この方法によれば、少なくとも2点の測定パワーに関して誤差を計測するだけで、任意のプロセス条件においてパワーの誤差を補正することができる補正関数を決定することができる。よって、この方法は、全てのプロセス条件に対して校正用測定器で測定されたパワーと比較して補正値を決定する方法と比べて、補正値を容易に決定することができる。

[0014]

一実施形態においては、予め定められた設定デューティ比100%の補正値は0として もよい。これにより、補正関数を容易に一次関数で近似することができる。

[0015]

一実施形態においては、補正関数は、第1設定デューティ比以上のデューティ比における補正値を決定する関数であり、決定工程では、第1設定デューティ比以下の補正関数を別途決定してもよい。第1設定デューティより小さいデューティ比となるプロセス条件では補正関数の精度が低下する。このため、第1設定デューティより小さいデューティ比における補正関数を別個に決定することで、全ての範囲の設定デューティ比において精度良く補正関数を決定することができる。

[0016]

一実施形態においては、マイクロ波は単一周波数ピークを有してもよい。この場合、単 一周波数ピークを有するマイクロ波のパワーの精度を向上させることができる。

[0017]

一実施形態においては、測定工程、近似工程及び決定工程を単一周波数ピークを有する マイクロ波を用いて実行することで単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる補正関 数を決定してもよい。さらに、方法は、第2測定工程と、算出工程と、第2近似工程と、 第2決定工程と、第3決定工程とを有してもよい。第2測定工程では、パルスの設定デュ ーティ比を予め定められた第 2 設定デューティ比に設定する。そして、マイクロ波発生部 から出力された帯域幅を有するマイクロ波のパワーの測定値を校正用測定器を用いて少な くとも2つの設定パワーに関して設定パワーごとに測定する。そして、設定パワーごとに 設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する。算出工程では、単一周波数ピーク を有するマイクロ波にかかる誤差と帯域幅を有するマイクロ波にかかる誤差との差分を設 定パワーごとに算出する。第2近似工程では、単一周波数ピークを有するマイクロ波のパ ワーの補正値に対する修正値を差分に基づいて設定パワーごとに算出する。そして、設定 パワーと修正値との関係を対数近似することにより、第2設定デューティ比における設定 パワーと修正値との関係を示す第2関数を決定する。第2決定工程では、第2関数により 定まる第2設定デューティ比における修正値と、設定デューティ比100%における予め 定められた修正値とを一次関数で近似する。これにより、設定デューティ比と設定パワー と修正値との関係を示す修正項を決定する。第3決定工程では、修正項と単一周波数ピー クを有するマイクロ波にかかる補正関数とに基づいて、帯域幅を有するマイクロ波にかか る補正関数を決定する。この方法によれば、単一周波数ピークを有するマイクロ波の補正 関数を修正して、帯域幅を有するマイクロ波の補正関数を得ることができる。

[0018]

以下、図面を参照して、種々の実施形態について詳細に説明する。なお、以下の説明及び各図面において、同一又は相当要素には同一符号を付し、重複する説明は繰り返さない。図面の寸法比率は、説明のものと必ずしも一致していない。「上」「下」「左」「右」の語は、図示する状態に基づくものであり、便宜的なものである。

[0019]

図1は、一実施形態に係る方法の一例を示すフローチャートである。図1に示される方法MT1は、検波部の誤差を補正するための補正関数を決定する方法である。方法MT1

20

30

40

50

により決定される補正関数は、マイクロ波発生部から出力されパルス変調されたマイクロ波のパワーを検波部を用いて測定し、測定結果が設定パワーとなるようにマイクロ波発生部を制御するマイクロ波出力装置に適用される。方法MT1の実行には、一例としてプラズマ処理装置が用いられる。図2は、方法MT1の実行に用いることが可能な一例のプラズマ処理装置を概略的に示す図である。図2に示されるように、プラズマ処理装置1は、チャンバ本体12、及び、マイクロ波出力装置16を備える。プラズマ処理装置1は、ステージ14、アンテナ18、及び、誘電体窓20を更に備え得る。

[0020]

チャンバ本体 1 2 は、その内部に処理空間 S を提供する。チャンバ本体 1 2 は、側壁 1 2 a 及び底部 1 2 b を有する。側壁 1 2 a は、略筒形状に形成される。この側壁 1 2 a の中心軸線は、鉛直方向に延びる軸線 Z に略一致する。底部 1 2 b は、側壁 1 2 a の下端側に設けられる。底部 1 2 b には、排気用の排気孔 1 2 h が設けられる。また、側壁 1 2 a の上端部は開口である。

[0021]

側壁12aの上端部の上には誘電体窓20が設けられる。この誘電体窓20は、処理空間Sに対向する下面20aを有する。誘電体窓20は、側壁12aの上端部の開口を閉じている。この誘電体窓20と側壁12aの上端部との間にはOリング19が介在する。このOリング19により、チャンバ本体12がより確実に密閉される。

[0022]

ステージ14は、処理空間S内に収容される。ステージ14は、鉛直方向において誘電体窓20と対面するように設けられる。また、ステージ14は、誘電体窓20と当該ステージ14との間に処理空間Sを挟むように設けられる。このステージ14は、その上に載置される被加工物WP(例えば、ウエハ)を支持するように構成される。

[0023]

一実施形態において、ステージ14は、基台14a及び静電チャック14cを含む。基台14aは、略円盤形状を有しており、アルミニウムといった導電性の材料から形成されている。基台14aの中心軸線は、軸線Zに略一致する。この基台14aは、筒状支持部48によって支持される。筒状支持部48は、絶縁性の材料から形成されており、底部12bから垂直上方に延びる。筒状支持部48の外周には、導電性の筒状支持部50が設けられる。筒状支持部50は、筒状支持部48の外周に沿ってチャンバ本体12の底部12bから垂直上方に延びる。この筒状支持部50と側壁12aとの間には、環状の排気路51が形成される。

[0024]

排気路51の上部には、バッフル板52が設けられる。バッフル板52は、環形状を有する。バッフル板52には、当該バッフル板52を板厚方向に貫通する複数の貫通孔が形成される。このバッフル板52の下方には上述した排気孔12hが設けられる。排気孔12hには、排気管54を介して排気装置56が接続される。排気装置56は、自動圧力制御弁(APC:Automatic Pressure Control valve)と、ターボ分子ポンプといった真空ポンプとを有する。この排気装置56により、処理空間Sを所望の真空度まで減圧することができる。

[0025]

基台14aは、高周波電極を兼ねる。基台14aには、給電棒62及びマッチングユニット60を介して、高周波バイアス用の高周波電源58が電気的に接続される。高周波電源58は、被加工物WPに引き込むイオンのエネルギーを制御するのに適した一定の周波数、例えば、13.56MHzの高周波を、設定されたパワーで出力する。

[0026]

さらに、高周波電源58は、パルス生成器を有し、高周波パワー(RFパワー)をパルス変調して基台14aに印加してもよい。この場合、高周波電源58は、HighレベルのパワーとLowレベルのパワーとが周期的に繰り返される高周波パワーとなるようにパルス変調する。高周波電源58は、パルス生成器により生成された同期信号PSS-Rに

20

30

40

50

基づいてパルス調整する。同期信号 PSS-Rは、高周波パワーの周期及びデューティ比を決定する信号である。パルス変調時の設定の一例として、パルス周波数は $10Hz\sim250kHz$ であり、パルスのデューティ比(パルス周期に対するHighレベルパワー時間の比)は $10\%\sim90\%$ である。

[0027]

マッチングユニット 6 0 は、高周波電源 5 8 側のインピーダンスと、主に電極、プラズマ、チャンバ本体 1 2 といった負荷側のインピーダンスとの間で整合をとるための整合器を収容する。この整合器の中には自己バイアス生成用のブロッキングコンデンサが含まれる。マッチングユニット 6 0 は、高周波パワーがパルス変調される場合、同期信号 P S S - R に基づいて整合をとるように動作する。

[0028]

基台14aの上面には、静電チャック14cが設けられる。静電チャック14cは、被加工物WPを静電吸着力で保持する。静電チャック14cは、電極14d、絶縁膜14e、及び、絶縁膜14fを含んでおり、概ね円盤形状である。静電チャック14cの中心軸線は軸線 Z に略一致する。この静電チャック14cの電極14dは、導電膜によって構成されており、絶縁膜14eと絶縁膜14fとの間に設けられる。電極14dには、直流電源64がスイッチ66及び被覆線68を介して電気的に接続される。静電チャック14cは、直流電源64より印加される直流電圧により発生するクーロン力によって、被加工物WPを吸着保持することができる。また、基台14a上には、フォーカスリング14bが設けられる。フォーカスリング14bは、被加工物WP及び静電チャック14cを囲むように配置される。

[0029]

基台14aの内部には、冷媒室14gが設けられる。冷媒室14gは、例えば、軸線 Z を中心に延在するように形成される。この冷媒室14gには、チラーユニットからの冷媒が配管70を介して供給される。冷媒室14gに供給された冷媒は、配管72を介してチラーユニットに戻される。この冷媒の温度がチラーユニットによって制御されることにより、静電チャック14cの温度、ひいては被加工物WPの温度が制御される。

[0030]

また、ステージ14には、ガス供給ライン74が形成される。このガス供給ライン74 は、伝熱ガス、例えば、Heガスを、静電チャック14cの上面と被加工物WPの裏面と の間に供給するために設けられる。

[0031]

マイクロ波出力装置16は、チャンバ本体12内に供給される処理ガスを励起させるためのマイクロ波を出力する。マイクロ波出力装置16は、マイクロ波の周波数、パワー、及び、帯域幅を可変に調整するよう構成される。マイクロ波出力装置16は、例えば、マイクロ波の帯域幅を略0に設定することによって、単一周波数のマイクロ波を発生することができる。これら複数の周波数成分のパワーははでのパワーであってもよく、帯域内の中央周波数成分のみが他の周波数成分のパワーよりのパワーをもしていてもよい。一例において、マイクロ波出力装置16は、マイクロ波出力装置16は、マイクロ波の周波数又は中央周波数を2400MHz~2500MHzの範囲で調整することができる。マイクロ波の帯域幅を0MHz~400MHzの範囲で調整することができる。また、マイクロ波の帯域幅を0MHz~400MHzの範囲で調整することができる。また、マイクロ波の帯域におけるマイクロ波の複数の周波数成分の周波数のピッチ(キャリアピッチ)を0~25kHzの範囲内で調整することができる。

[0032]

マイクロ波出力装置16は、パルス生成器を有し、マイクロ波のパワーをパルス変調して出力してもよい。この場合、マイクロ波出力装置16は、HighレベルのパワーとLowレベルのパワーとが周期的に繰り返されるパワーとなるようにマイクロ波をパルス変

20

30

40

50

調する。マイクロ波出力装置16は、パルス生成器により生成された同期信号PSS-Mに基づいてパルス調整する。同期信号PSS-Mは、マイクロ波パワーの周期及びデューティ比を決定する信号である。パルス変調時の設定の一例として、パルス周波数は1Hz~50kHzであり、パルスのデューティ比(パルス周期に対するHighレベルパワー時間の比)は10%~90%である。マイクロ波出力装置16は、高周波電源58により出力される、パルス変調させた高周波パワーと同期させるように、マイクロ波パワーをパルス変調してもよい。

[0033]

プラズマ処理装置1は、導波管21、チューナ26、モード変換器27、及び、同軸導波管28を更に備える。マイクロ波出力装置16の出力部は、導波管21の一端に接続される。導波管21の他端は、モード変換器27に接続される。導波管21は、例えば、矩形導波管である。導波管21には、チューナ26が設けられる。チューナ26は、スタブ26a,26b,26cの各々は、導波管21の内部空間に対するその突出量を調整可能なように構成される。チューナ26は、基準位置に対するスタブ26a,26b,26cの各々の突出位置を調整することにより、マイクロ波出力装置16のインピーダンスと負荷、例えば、チャンバ本体12のインピーダンスとを整合させる。

[0034]

モード変換器 2 7 は、導波管 2 1 からのマイクロ波のモードを変換して、モード変換後のマイクロ波を同軸導波管 2 8 に供給する。同軸導波管 2 8 は、外側導体 2 8 a 及び内側導体 2 8 b を含む。外側導体 2 8 a は、略円筒形状を有しており、その中心軸線は軸線 2 に略一致する。内側導体 2 8 b の中心軸線は、軸線 2 に略一致する。この同軸導波管 2 8 は、モード変換器 2 7 からのマイクロ波をアンテナ 1 8 に伝送する。

[0035]

プラズマ処理装置 1 は、導波管 2 1 にパワーメータ(校正用測定器の一例)を備えることができる。パワーメータは、一例としてマイクロ波のパワーを検出する熱電対式のセンサである。パワーメータは、導波管 2 1 において、チューナ 2 6 とモード変換器 2 7 との間、あるいは、マイクロ波出力装置 1 6 とチューナ 2 6 との間における進行波及び反射波を計測する。パワーメータの配置の一例については後述する。

[0036]

アンテナ 1 8 は、誘電体窓 2 0 の下面 2 0 a の反対側の面 2 0 b 上に設けられる。アンテナ 1 8 は、スロット板 3 0、誘電体板 3 2、及び、冷却ジャケット 3 4 を含む。

[0037]

スロット板30は、誘電体窓20の面20b上に設けられる。このスロット板30は、 導電性を有する金属から形成されており、略円盤形状を有する。スロット板30の中心軸 線は軸線 Z に略一致する。スロット板30には、複数のスロット孔30aが形成される。 複数のスロット孔30aは、一例においては、複数のスロット対を構成する。複数のスロット対の各々は、互いに交差する方向に延びる略長孔形状の二つのスロット孔30aを含む。複数のスロット対は、軸線 Z 周りの一以上の同心円に沿って配列される。また、スロット板30の中央部には、後述する導管36が通過可能な貫通孔30dが形成される。

[0038]

誘電体板32は、スロット板30上に設けられる。誘電体板32は、石英といった誘電体材料から形成されており、略円盤形状である。この誘電体板32の中心軸線は軸線2に略一致する。冷却ジャケット34は、誘電体板32上に設けられる。誘電体板32は、冷却ジャケット34とスロット板30との間に設けられる。

[0039]

冷却ジャケット34の表面は、導電性を有する。冷却ジャケット34の内部には、流路34aが形成される。この流路34aには、冷媒が供給されるように構成される。冷却ジャケット34の上部表面には、外側導体28aの下端が電気的に接続される。また、内側

20

30

40

50

導体28bの下端は、冷却ジャケット34及び誘電体板32の中央部分に形成された孔を通って、スロット板30に電気的に接続される。

[0040]

同軸導波管28からのマイクロ波は、誘電体板32内を伝搬して、スロット板30の複数のスロット孔30aから誘電体窓20に供給される。誘電体窓20に供給されたマイクロ波は、処理空間Sに導入される。

[0041]

同軸導波管 2 8 の内側導体 2 8 b の内孔には、導管 3 6 が通っている。また、上述したように、スロット板 3 0 の中央部には、導管 3 6 が通過可能な貫通孔 3 0 d が形成される。導管 3 6 は、内側導体 2 8 b の内孔を通って延在しており、ガス供給系 3 8 に接続される。

[0042]

ガス供給系38は、被加工物WPを処理するための処理ガスを導管36に供給する。ガス供給系38は、ガス源38a、弁38b、及び、流量制御器38cを含み得る。ガス源38aは、処理ガスのガス源である。弁38bは、ガス源38aからの処理ガスの供給及び供給停止を切り替える。流量制御器38cは、例えば、マスフローコントローラであり、ガス源38aからの処理ガスの流量を調整する。

[0043]

プラズマ処理装置1は、インジェクタ41を更に備え得る。インジェクタ41は、導管36からのガスを誘電体窓20に形成された貫通孔20hに供給する。誘電体窓20の貫通孔20hに供給されたガスは、処理空間Sに供給される。そして、誘電体窓20から処理空間Sに導入されるマイクロ波によって、当該処理ガスが励起される。これにより、処理空間S内でプラズマが生成され、当該プラズマからのイオン及び/又はラジカルといった活性種により、被加工物WPが処理される。

[0044]

プラズマ処理装置1は、制御器100を更に備える。制御器100は、プラズマ処理装置1の各部を統括制御する。制御器100は、CPUといったプロセッサ、ユーザインタフェース、及び、記憶部を備え得る。

[0045]

プロセッサは、記憶部に記憶されたプログラム及びプロセスレシピを実行することにより、マイクロ波出力装置 1 6、ステージ 1 4、ガス供給系 3 8、排気装置 5 6 等の各部を統括制御する。

[0046]

ユーザインタフェースは、工程管理者がプラズマ処理装置 1 を管理するためにコマンドの入力操作等を行うキーボード又はタッチパネル、プラズマ処理装置 1 の稼働状況等を可視化して表示するディスプレイ等を含んでいる。

[0047]

記憶部には、プラズマ処理装置1で実行される各種処理をプロセッサの制御によって実現するための制御プログラム(ソフトウエア)、及び、処理条件データ等を含むプロセスレシピ等が保存される。プロセッサは、ユーザインタフェースからの指示等、必要に応じて、各種の制御プログラムを記憶部から呼び出して実行する。このようなプロセッサの制御下で、プラズマ処理装置1において所望の処理が実行される。

[0048]

[マイクロ波出力装置16の構成例]

図2は、マイクロ波出力装置の一例を示す図である。図2に示されるように、マイクロ波出力装置16は、演算装置100aに接続されている。演算装置100aは、制御器100、波形発生器101、第1パルス生成器102、第2パルス生成器103、第3パルス生成器104、及び、第4パルス生成器105を有する。

[0049]

波形発生器101は、マイクロ波の波形を発生する。波形発生器101は、制御器10

0により指定された設定周波数及び設定帯域幅にそれぞれ応じた中央周波数及び帯域幅を有するマイクロ波の波形を発生する。波形発生器 1 0 1 は、マイクロ波の波形をマイクロ波出力装置 1 6 へ出力する。

[0050]

第1パルス生成器102は、マイクロ波出力装置16にてマイクロ波パワーをパルス変調する際に利用される同期信号を生成する。第1パルス生成器102は、制御器100によって設定された設定プロファイルにおけるマイクロ波パワーの設定パルス周波数及び設定デューティ比に基づいて、同期信号PSS-Mを生成する。第1パルス生成器102は、同期信号PSS-Mをマイクロ波出力装置16へ出力する。

[0051]

第2パルス生成器103は、パワーがパルス変調されたマイクロ波をチューナ26にてインピーダンス整合する際に利用される同期信号を生成する。第2パルス生成器103は、第1パルス生成器102と同様に、制御器100によって設定された設定プロファイルにおけるマイクロ波パワーの設定パルス周波数及び設定デューティ比に基づいて、同期信号PSS-MTを生成する。同期信号PSS-MTは、同期信号PSS-Mと同一のパルス周波数及びデューティ比を有する。第2パルス生成器103は、同期信号PSS-MTをチューナ26へ出力する。

[0052]

第3パルス生成器104は、高周波電源58にて高周波パワーをパルス変調する際に利用される同期信号を生成する。第3パルス生成器104は、制御器100によって設定された設定プロファイルにおける高周波パワーの設定パルス周波数及び設定デューティ比に基づいて、同期信号PSS-Rを生成する。第3パルス生成器104は、同期信号PSS-Rを高周波電源58へ出力する。

[0053]

第4パルス生成器105は、パワーがパルス変調された高周波をマッチングユニット60にてインピーダンス整合する際に利用される同期信号を生成する。第4パルス生成器105は、第3パルス生成器104と同様に、制御器100によって設定された設定プロファイルにおける高周波パワーの設定パルス周波数及び設定デューティ比に基づいて、同期信号PSS-RMを生成する。同期信号PSS-RMは、同期信号PSS-Rと同一のパルス周波数及びデューティ比を有する。第4パルス生成器105は、同期信号PSS-RMをマッチングユニット60へ出力する。

[0054]

第1パルス生成器102は、同期信号PSS-Rと同期した同期信号PSS-Mを生成してもよい。この場合、マイクロ波パワーのパルス変調と高周波パワーのパルス変調とを同期させることができるので、安定したプラズマ生成が可能となる。

[0055]

マイクロ波出力装置16は、波形発生器101により発生されたマイクロ波の波形を、制御器100の設定に応じてパルス変調し、マイクロ波として出力する。マイクロ波出力装置16は、マイクロ波発生部16a、導波管16b、サーキュレータ16c、導波管16d、導波管16e、第1の方向性結合器16f、第2の方向性結合器16h、測定部16k(検波部の一例)、及び、ダミーロード16jを有する。

[0056]

マイクロ波発生部16aは、パワーがパルス変調されたマイクロ波を発生する。マイクロ波発生部16aは、制御器100から指示された設定パルス周波数、設定デューティ比、Highレベルの設定パワー及びLowレベルの設定パワーを取得する。マイクロ波発生部16aは、制御器100から指示された設定に応じたパルス周波数、デューティ比、Highレベル及びLowレベルとなるようにパワーがパルス変調されたマイクロ波を発生する。なお、Lowレベルの設定パワーが0Wの場合、パワーがON/OFFするようにパルス変調される。以下では、パワーがON/OFFするようにパルス変調される。

10

20

30

40

[0057]

マイクロ波発生部16aは、パワー制御部162、減衰器163、増幅器164、増幅器165、及び、モード変換器166を有する。

[0058]

波形発生器 1 0 1 は、減衰器 1 6 3 に接続される。減衰器 1 6 3 は、一例として、印加電圧値によって減衰量(減衰率)を変更可能な機器である。減衰器 1 6 3 には、パワー制御部 1 6 2 が接続される。パワー制御部 1 6 2 は、印加電圧値を用いて減衰器 1 6 3 におけるマイクロ波の減衰率(減衰量)を制御する。マイクロ波の減衰率(減衰量)は、波形発生器 1 0 1 により出力されたマイクロ波が、制御器 1 0 0 により指示された設定パルス周波数、設定デューティ比及び O N レベルの設定パワーに応じたパワーを有するマイクロ波となるように制御される。

[0059]

パワー制御部162は、一例として、制御部162aを有する。制御部162aは、プロセッサであり得る。制御部162aは、制御器100から設定プロファイルを取得する。制御部162aは、第1パルス生成器102から同期信号PSS・Mを取得する。制御部162aは、同期信号PSS・M、及び、制御器100によって設定された設定プロファイルに基づいてマイクロ波の減衰率(減衰量)を決定する。

[0060]

[0061]

減衰器163の出力は、増幅器164及び増幅器165を介してモード変換器166に接続される。増幅器164及び増幅器165は、マイクロ波をそれぞれに所定の増幅率で増幅する。モード変換器166は、増幅器165から出力されるマイクロ波の伝搬モードをTEMからTE01に変換する。このモード変換器166におけるモード変換によって生成されたマイクロ波は、マイクロ波発生部16aの出力マイクロ波として出力される。

マイクロ波発生部16aの出力は導波管16bの一端に接続される。導波管16bの他端は、サーキュレータ16cの第1ポート261に接続される。サーキュレータ16cは、第1ポート261、第2ポート262A、及び、第3ポート263Aを有する。サーキュレータ16cは、第1ポート261に入力されたマイクロ波を第2ポート262Aから出力し、第2ポート262Aに入力したマイクロ波を第3ポート263Aから出力するように構成される。サーキュレータ16cの第2ポート262Aには導波管16dの一端が接続される。導波管16dの他端は、マイクロ波出力装置16の出力部16tである。

[0062]

サーキュレータ16cの第3ポート263Aには、導波管16eの一端が接続される。 導波管16eの他端はダミーロード16jに接続される。ダミーロード16jは、導波管 16eを伝搬するマイクロ波を受けて、当該マイクロ波を吸収する。ダミーロード16j は、例えば、マイクロ波を熱に変換する。

[0063]

第1の方向性結合器16fは、導波管16bの一端と他端との間に設けられる。第1の方向性結合器16fは、マイクロ波発生部16aから出力されて、出力部16tに伝搬するマイクロ波(即ち、進行波)の一部を分岐させて、当該進行波の一部を出力するように構成される。

[0064]

第2の方向性結合器16hは、導波管16eの一端と他端との間に設けられる。第2の方向性結合器16hは、出力部16tに戻されたマイクロ波(即ち、反射波)について、サーキュレータ16cの第3ポート263Aに伝送された反射波の一部を分岐させて、当該反射波の一部を出力するように構成される。

[0065]

測定部16kは、導波管内のマイクロ波を測定する機器である。測定部16kは、マイクロ波発生部16aの出力側に設けられ、測定制御部167、第1検波部168及び第2検波部169を有する。

10

20

30

[0066]

第1検波部168は、導波管内のマイクロ波の進行波パワーに応じた測定値を検出する。第1検波部168は、第1の方向性結合器16fから出力された進行波を入力する。第2検波部169は、導波管内のマイクロ波の反射波パワーに応じた測定値を検出する。第2検波部169は、第2の方向性結合器16hから出力された反射波を入力する。

[0067]

測定制御部167は、第1検波部168により検出された測定値に基づいて、平均的な進行波パワーを取得する。測定制御部167は、第2検波部169により検出された測定値に基づいて、平均的な反射波パワーを取得する。

[0068]

測定部16kは、パワー制御部162に接続される。測定部16kは、測定値をパワー制御部162に出力する。パワー制御部162は、平均的な進行波パワーと平均的な反射波パワーに対してそれぞれをPSS・Mのデューティで割り、パルスON時の進行波パワーと反射波パワーとする。進行波と反射波とのパワーの差、即ちロードパワー(実効パワー)が、制御器100によって指定される設定パワーに一致するように、減衰器163を制御する(パワーフィードバック制御)。

[0069]

チューナ26は、チューナ制御部260及びチューナ検波部264を有する。チューナ制御部260は、制御器100の信号及びチューナ検波部264の検出結果に基づいて、マイクロ波出力装置16側のインピーダンスとアンテナ18側のインピーダンスとを整合するようにスタブ26a、26b,26cの突出位置を調整する。チューナ検波部264は、一例として三探針検波器であり、3本のダイオード付きプローブを有する。チューナ制御部260は、図示しないドライバ回路及びアクチュエータにより、スタブ26a、26b,26cを動作させる。

[0070]

チューナ制御部 2 6 0 は、第 2 パルス生成器 1 0 3 により生成されたマイクロ波パワー用の同期信号 P S S - M T を取得する。チューナ制御部 2 6 0 は、同期信号を考慮して、スタブ 2 6 a、 2 6 b , 2 6 c を動作させる。高周波電源 5 8 は、第 3 パルス生成器 1 0 4 により生成された高周波パワー用の同期信号 P S S - R を取得する。高周波電源 5 8 は、同期信号 P S S - R に基づいて高周波パワーをパルス変調する。マッチングユニット 6 0 は、第 4 パルス生成器 1 0 5 により生成された高周波パワー用の同期信号 P S S - M T を取得する。マッチングユニット 6 0 は、同期信号 P S S - M T に基づいて、パルス変調された高周波パワーを整合する。

[0071]

[パワーメータの配置の一例]

図4は、補正係数を準備する際のマイクロ波出力装置を含むシステムの構成を示す図である。図4に示されるように、複数の第1の補正係数を準備する際には、マイクロ波出力装置16の出力部16tに、導波管WG1の一端が接続される。導波管WG1の他端には、ダミーロードDL1が接続される。また、導波管WG1の一端と他端との間には、第3の方向性結合器180には、センサSD1が接続される。センサSD1には、パワーメータ181が接続される。第3の方向性結合器180は、導波管WG1を伝搬する進行波の一部を分岐させる。第3の方向性結合器180によって分岐された進行波の一部は、センサSD1に入力される。センサSD1は、例えば、熱電対式センサであり、受けたマイクロ波のパワーに比例した起電力を発生して、直流出力を提供する。パワーメータ181は、センサSD1の直流出力から、出力部16tにおける進行波のパワーを決定する。

[0072]

「波形発生器の詳細]

図 5 は、波形発生器におけるマイクロ波の生成原理を説明する図である。図 5 に示されるように、波形発生器 1 0 1 は、例えば、基準周波数と位相を同期させたマイクロ波を発

10

20

30

40

20

30

40

50

振することが可能なPLL(Phase Locked Loop)発振器と、PLL発振器に接続されたIQデジタル変調器とを有する。波形発生器101は、PLL発振器において発振されるマイクロ波の周波数を制御器100により指定された設定周波数に設定する。そして、波形発生器101は、PLL発振器からのマイクロ波と、当該PLL発振器からのマイクロ波とは90°の位相差を有するマイクロ波とを、IQデジタル変調器を用いて変調する。これにより、波形発生器101は、帯域内において複数の周波数成分を有するマイクロ波、又は、単一周波数のマイクロ波を生成する。

[0073]

波形発生器 1 0 1 は、例えば、N個の複素データシンボルに対する逆離散フーリエ変換を行って連続信号を生成することにより、複数の周波数成分を有するマイクロ波を生成することが可能である。この信号の生成方法は、ディジタルテレビ放送等で用いられるOFDMA(Orthogonal Frequency-Division Multiple Access)変調方式と同様の方法であり得る。

[0074]

一例では、波形発生器101は、予めデジタル化された符号の列で表された波形データを有する。波形発生器101は、波形データを量子化し、量子化したデータに対して逆フーリエ変換を適用することにより、IデータとQデータとを生成する。そして、波形発生器101は、Iデータ及びQデータの各々に、D/A(Digital/Analog)変換を適用して、二つのアナログ信号を得る。波形発生器101は、これらアナログ信号を、低周波成分のみを通過させるLPF(ローパスフィルタ)へ入力する。波形発生器101は、LPFから出力された二つのアナログ信号を、PLL発振器からのマイクロ波、PLL発振器からのマイクロ波とは90°の位相差を有するマイクロ波とそれぞれミキシングする。そして、波形発生器101は、ミキシングによって生成されたマイクロ波を合成する。これにより、波形発生器101は、一又は複数の周波数成分を有するマイクロ波を生成する。

[0075]

[測定部の詳細]

図6は、測定部16kの一例を示す図である。測定部16kは、第1検波部168に対 応するマイクロ波の進行波の処理を行う回路と、第2検波部169に対応するマイクロ波 の反射波の処理を行う回路とを有する。最初に、マイクロ波の進行波の処理から説明する 。測定部16kは、マイクロ波の進行波パワーPfをポートを介して入力する。測定部1 6 k は、ローパスフィルタLPFを用いて、進行波パワーPfの不要な周波数成分を除去 する。続いて、測定部16kは、アッテネータATTを用いて、進行波パワーPfを後続 の回路ICに適した信号レベルに減衰する。続いて、測定部16kは、回路ICにより、 進行波パワーPfを、パワーに応じたアナログ電圧に変換する。続いて、測定部16kは 、回路を用いて、進行波パワーPfを平均化してノイズ成分を除去する。測定部16kは 、ノイズ成分を除去したのち、A/D変換器を用いて、進行波パワーPfをデジタル信号 へと変換する。ここまでの処理が第1検波部168の機能となる。続いて、測定部16k は、CPUによってデジタル信号に対してリニアライズや検波特性を用いた補正を行い、 ポートから出力する。出力先の一例はパワー制御部162である。このCPUの処理が測 定制御部167の機能となる。このように、測定部16kは進行波パワーを検出し、パワ ー制御部162へと出力することができる。反射波の処理についても進行波の処理と同一 である。測定部16kは、ローパスフィルタLPFを用いて、反射波パワーPrの不要な 周波数成分を除去する。続いて、測定部16kは、アッテネータATTを用いて、反射波 パワーPァを後続の回路ICに適した信号レベルに減衰する。続いて、測定部16kは、 回路ICにより、反射波パワーPrを、パワーに応じたアナログ電圧に変換する。続いて 、測定部16kは、回路を用いて、反射波パワーPrを平均化してノイズ成分を除去する 。測定部16kは、ノイズ成分を除去したのち、A/D変換器を用いて、反射波パワーP r をデジタル信号へと変換する。ここまでの処理が第 2 検波部 1 6 9 の機能となる。続い て、測定部16kは、CPUによってデジタル信号に対してリニアライズや検波特性を用 いた補正を行い、ポートから出力する。出力先の一例はパワー制御部162である。この CPUの処理が測定制御部167の機能となる。このように、測定部16kは反射波パワーを検出し、パワー制御部162へと出力することができる。

[0076]

[マイクロ波の一例]

マイクロ波発生部16aから出力されるマイクロ波パワーは、ONレベルのパワーとOFFレベルのパワー(0W)とを繰り返すようにパルス状に変調された波形となる。図7は、パワーがON/OFFするようにパルス変調されたマイクロ波の一例である。図7に示されるように、マイクロ波は、制御器100から指示された設定周波数及び設定帯域幅にそれぞれ応じた中央周波数及び帯域幅(BB幅)を有する。マイクロ波は、制御器100から指示された設定パルス周波数、設定デューティ比、ONレベルの設定パワーにそれぞれ応じたパルス周波数PT1、デューティ比HT、ONレベルのパワーを有する。単一周波数ピークのマイクロ波の場合には、図7に示される同一時間帯におけるONレベルの複数の波形が中心周波数を中心とした1つの波形となり、ON/OFFを繰り返す波形となる。

[0077]

[パワーのON/OFF制御に関する信号波形]

図8は、ON/OFF制御に関する信号波形の一例である。図8に示される複数の波形 は、時間軸のタイミングを一致させている。図8の信号(A)は、第1パルス生成器10 2により生成された同期信号PSS-Mの波形である。図8の信号(B)は、波形発生器 101により生成されたマイクロ波の波形である。図8の信号(C)は、信号(A)及び 信号(B)に基づいて変調されたマイクロ波の波形である。図8の信号(D)は、信号(C)を検波して得られた波形であり、測定部16kにおけるA/D変換器へ入力される信 号の波形である。つまり、測定部16kにおいて平均化されたアナログ電圧の波形である 。それぞれの横軸は時間である。信号(B)は、パワー制御部162及び減衰器163に よって、信号(A)に基づいて減衰される。例えば、信号(B)は、同期信号PSS-M のOFF時間において0Wに減衰される。減衰された信号は、増幅器164及び増幅器1 6 5 によって増幅され、信号(C)となる。信号(C)は、ON状態のパワーが設定パワ ー P s e t となるように増幅される。信号(C)の O N 状態は、信号(A)に示される同 期信号PSS-MのON時間と一致する。信号(C)を検波すると、平均化された信号(D)の波形となる。信号(D)は、A/D変換器でデジタル信号へと変換され、CPUに より電力に換算される。この電力がON/OFF制御時における測定部16kによるパワ - の測定値となる。

[0078]

「パワーの精度]

パワーの精度は単一周波数ピークを有するマイクロ波の連続波の各平均電力が基準となる。マイクロ波がON/OFF制御される場合には、以下のように定義する。図9は、パワーの精度の定義を説明する一例の図である。図9では、ON/OFF制御されたマイクロ波のパワーの波形が示されている。ここでは、一例として、設定パワーPsetの50%となるパワーを用いてデューティ比Duty1及びパルス周波数PRF1が決定される。つまり、設定パワーPsetの50%以上となるパワーの部分がONパワーとなる。なお、50%は所定値であり、他の値としてもよい。

[0079]

パワーメータ 1 8 1 の測定値である平均パワーを P m t とすると、 O N パワー P o n は 以下の数式 (1) で表現される。

【数1】

$$Pon = \frac{Pmt}{Duty1} \times 100 \tag{1}$$

ここでは、パワーの精度は、ONパワーと設定パワーとの差で評価する。例えば、パワー

40

10

20

の精度Eは以下の数式(2)で表現される。

【数2】

$$E = \frac{Pon - Pset}{Pset} \times 100 \tag{2}$$

式(2)から明らかなように、パワーの精度 E の大きさが 0 に近づくほどパワーの精度が 良いといえる。

[0800]

[方法の詳細]

図1に示される方法MT1は、パワーメータ181による測定値を用いてパワーの精度Eを評価し、精度Eが0となるようにパワーの補正値を決定する。方法MTの詳細は、方法MTがプラズマ処理装置1を用いる場合を例として説明される。また、以下ではマイクロ波の進行波パワーに関する補正値について説明するが、反射波パワーについても同一の手法で取得することができる。

[0081]

最初に、単一周波数ピークを有するマイクロ波に係る方法MT1を説明する。

[0082]

図1に示されるように、方法MT1は、測定工程(ステップS10)、近似工程(ステップS12)及び決定工程(ステップS14)を備える。

[0083]

最初に、測定工程(ステップS10)が実行される。測定工程(ステップS10)では、パルスの設定デューティ比を予め定められた第1設定デューティ比に設定する。第1設定デューティ比は、実験に基づいて予め設定された値である。一例として、第1設定デューティ比は20%以上である。第1設定デューティ比は、10~30%の範囲に設定してもよい。第1設定デューティ比の具体的な一例は20%である。続いて、第1設定デューティ比でON/OFF制御されるマイクロ波の設定パワーを少なくとも2つ決定する。例えば、設定パワーとして1000W以上のパワーが少なくとも2つ決定される。設定パワーは、例えば1000W、2500Wの2つであってもよいし、1000W、1500W、2000W、2500Wの4つなど、複数であればよい。

[0084]

マイクロ波発生部16aは、第1設定デューティ比でON/OFF制御されたマイクロ波を出力し、測定部16kで測定されたパワーが設定パワーとなるようにマイクロ波のパワーを制御する。それと同時に、パワーメータ181を用いてマイクロ波の平均パワーが測定される。測定工程(ステップS10)では、決定された設定パワーに関して、設定パワーごとにパワーメータ181の測定値を得る。そして、設定パワーごとに設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する。上述した数式(2)のとおり、測定部16kに誤差が無い場合には、パワーメータ181の測定値である平均パワーPmtに基づくONパワーPonは設定パワーPsetに一致し、パワーの精度Eは0となる。一方、測定部 16kに誤差が有る場合には、パワーメータ181の測定値である平均パワーPmtに基づくONパワーPonは設定パワーPsetと一致せず、パワーの精度Eは値を持つこととなる。

[0085]

続いて、近似工程(ステップS12)が実行される。近似工程(ステップS12)では、誤差に基づいてパワーの補正値を設定パワーごとに算出する。補正値は、例えば、パワーの測定値の誤差を符号反転することにより得られる。そして、設定パワーと補正値との関係を対数近似する。つまり、測定により得られた設定パワーごとの補正値を、設定パワーに依存する関数で近似することで、設定パワー全域に対して一般化する。これにより、第1設定デューティ比における設定パワーと補正値との関係を示す第1関数を決定する。第1設定デューティ比における第1関数 Y 1 は以下の数式(3)で表現することができる

10

20

30

 $Y1 = A \cdot Ln(Pset) + B$

A及びBは近似により定まる定数である。

続いて、決定工程(ステップS14)が実行される。決定工程(ステップS14)では 、第1関数Y1により定まる第1設定デューティ比における補正値と、設定デューティ比 100%における予め定められた補正値とを一次関数で近似する。設定デューティ比10 0%における予め定められた補正値は、一例として0である。例えば、第1設定デューテ ィ比が20%の場合であって補正値がy1である場合には、座標点(20,y1)と、座 標点(100,0)とを結ぶ直線で近似することになる。つまり、第1設定デューティ比 における補正値を、設定デューティ比に依存する関数で近似することで、設定デューティ 比全域に対して一般化する。これにより、設定デューティ比Dutyと設定パワーPse t と補正値 Z 1 との関係を示す補正関数を決定する。補正値 Z 1 を示す補正関数は、第 1 設定デューティ比をDutyAとすると、以下の数式(4)で表現することができる。

(16)

【数4】

$$Z1 = Y1 \cdot \frac{Duty-100}{DutyA-100} = \frac{(A \cdot Ln(Pset)+B) \cdot (Duty-100)}{DutyA-100}$$
 (4)

決定工程(ステップS14)が終了すると図1に示されるフローチャートが終了する。

[0087]

以上、図1に示されるフローチャートが実行されることにより、補正値21を示す補正 関数を決定することができる。補正関数を用いることで、任意の設定デューティ比、任意 の設定パワーに対して補正値を決定することができる。

[0088]

なお、第1設定デューティ比よりも小さい範囲においては、一次関数で一般化すること が適切でない場合もある。このため、上述した補正関数は、第1設定デューティ比以上の デューティ比における補正値を決定する関数としてもよい。つまり、数式(4)は、Du t y A < = D u t y を満たす範囲で成り立つ式としてもよい。この場合、決定工程では、 第1設定デューティ比以下の補正関数を別途決定してもよい。例えば、第1設定デューテ ィ比以下の補正値は定数としてもよい。

[0089]

また、上述したフローチャートは反射波パワーにも適用可能である。つまり、方法MT 1 を用いて、進行波パワー及び反射波パワーの補正値を取得することができる。

[0090]

次に、帯域幅を有するマイクロ波に係る方法を説明する。帯域幅を有するマイクロ波に ついても、単一周波数ピークを有するマイクロ波に係る方法MT1と同一の手法で補正関 数を決定することができる。帯域幅を有するマイクロ波に係る別な方法は、方法MT1に より得られた補正関数を修正することである。これにより、より簡易に補正関数を決定す ることができる。以下では、帯域幅を有するマイクロ波に係る方法MT2として、方法M T1により得られた補正関数を修正する方法を説明する。なお、以下では、単一周波数ピ ークを有するマイクロ波を発生するモード(第1モードの一例)をSPモード(single p eak mode)として説明する。また、帯域幅を有するマイクロ波を発生するモード(第2モ ードの一例)をBBモード(broad band mode)として説明する。

[0091]

図10は、一実施形態に係る他の方法の一例を示すフローチャートである。図10に示 されるように、方法MT2は、測定工程(ステップS20)、近似工程(ステップS22)及び決定工程(ステップS24)を備える。これらの工程は、SPモードのマイクロ波 を用いて実施され、方法MT1における測定工程(ステップS10)、近似工程(ステッ プS12)及び決定工程(ステップS14)と同一である。これらの工程により、上述し

10

20

30

40

た補正関数 Z 1 が得られる。

[0092]

続いて、BBモードのマイクロ波を用いて、第2測定工程(ステップS26)が実行される。第2測定工程(ステップS26)では、測定工程(ステップS20)と同様に、パルスの設定デューティ比を予め定められた第2設定デューティ比に設定する。第2設定デューティ比は、実験に基づいて予め設定された値である。一例として、第2設定デューティ比は10%以上である。第2設定デューティ比は、5~30%の範囲に設定してもよい。第2設定デューティ比の具体的な一例は10%である。続いて、第2設定デューティ比でON/OFF制御されるマイクロ波の設定パワーを少なくとも2つ決定する。例えば、設定パワーとして1000W以上のパワーが少なくとも2つ決定される。設定パワーは、例えば1000W、2500Wの2つであってもよいし、1000W、1500W、2000W、2500W、2

[0093]

マイクロ波発生部16aは、第2設定デューティ比でON/OFF制御されたマイクロ波を出力し、測定部16kで測定されたパワーが設定パワーとなるようにマイクロ波のパワーを制御する。それと同時に、パワーメータ181を用いてマイクロ波の平均パワーが測定される。第2測定工程(ステップS26)では、決定された設定パワーに関して、設定パワーごとにパワーメータ181の測定値を得る。そして、設定パワーごとに設定パワーに対するパワーの測定値の誤差を算出する。

[0094]

続いて、算出工程(ステップS28)が実行される。算出工程(ステップS28)では、SPモードのマイクロ波にかかる誤差とBBモードのマイクロ波にかかる誤差との差分を設定パワーごとに算出する。つまり、測定工程(ステップS20)にて得られたパワーの誤差と測定工程(ステップS26)にて得られたパワーの誤差との差分を算出する。なお、補正関数 Z 1 を用いて得られたSPモードの誤差と、測定工程(ステップS26)にて得られたパワーの誤差との差分を算出してもよい。

[0095]

続いて、第2近似工程(ステップS30)が実行される。第2近似工程(ステップS30)では、最初に、SPモードの補正値からBBモードへの補正値へと修正する修正値を算出する。算出工程(ステップS28)により得られた差分に基づいて修正値を設定パワーごとに算出する。そして、設定パワーと修正値との関係を対数近似する。つまり、測定により得られた設定パワーごとの修正値を、設定パワーに依存する関数で近似することで、設定パワー全域に対して一般化する。これにより、第1設定デューティ比における設定パワーと修正値との関係を示す第2関数Y2を決定する。第1設定デューティ比における第2関数Y2は以下の数式(5)で表現することができる。

【数5】

 $Y2 = C \cdot Ln(Pset) + D \tag{5}$

C及びDは近似により定まる定数である。

[0096]

続いて、第2決定工程(ステップS32)が実行される。第2決定工程(ステップS32)では、第2関数Y2により定まる第1設定デューティ比における修正値と、設定デューティ比100%における予め定められた修正値とを一次関数で近似する。設定デューティ比100%における予め定められた修正値は、一例として0である。例えば、第1設定デューティ比が20%の場合であって修正値がy2である場合には、座標点(20,y2)と、座標点(100,0)とを結ぶ直線で近似することになる。つまり、第1設定デューティ比における修正値を、設定デューティ比に依存する関数で近似することで、設定デューティ比全域に対して一般化する。これにより、設定デューティ比Dutyと設定パワーPsetと修正値Kとの関係を示す修正項を決定する。修正値Kを示す修正項は、第2設定デューティ比をDutyBとすると、以下の数式(6)で表現することができる。

10

20

30

【数6】

$$K = Y2 \cdot \frac{Duty-100}{DutyB-100} = \frac{(C \cdot Ln(Pset)+D) \cdot (Duty-100)}{DutyB-100}$$
 (6)

[0097]

続いて、第3決定工程(ステップS34)が実行される。第3決定工程(ステップS34)では、修正値Kを示す修正項と、SPモードのマイクロ波にかかる補正関数Z1とに基づいて、帯域幅を有するマイクロ波にかかる補正関数Z2を決定する。補正関数Z2は、以下の数式(7)で表現することができる。

【数7】

$$Z2 = Z1 + K = \frac{(A \cdot Ln(Pset) + B) \cdot (Duty - 100)}{Duty - 100} + \frac{(C \cdot Ln(Pset) + D) \cdot (Duty - 100)}{Duty - 100}$$
 (7)

第 3 決定工程(ステップ S 3 4)が終了すると図 1 0 に示されるフローチャートが終了する。

[0098]

以上、図10に示されるフローチャートが実行されることにより、補正値 Z2を示す補 正関数を決定することができる。補正関数を用いることで、任意の設定デューティ比、任 意の設定パワーに対して補正値を決定することができる。

[0099]

なお、第2設定デューティ比よりも小さい範囲においては、一次関数で一般化することが適切でない場合もある。このため、上述した補正関数は、第2設定デューティ比以上のデューティ比における補正値を決定する関数としてもよい。つまり、数式(7)は、DutyA<=DutyかつDutyB<=Dutyを満たす範囲で成り立つ式としてもよい。この場合、第3決定工程では、第2設定デューティ比以下の補正関数を別途決定してもよい。例えば、第2設定デューティ比以下の補正値は定数としてもよい。

[0100]

また、上述したフローチャートは反射波パワーにも適用可能である。つまり、方法MT 2 を用いて、進行波パワー及び反射波パワーの補正値を取得することができる。

[0101]

[方法に係る実施形態のまとめ]

実施形態に係る方法MT1,MT2によれば、少なくとも2点の測定パワーに関して誤差を計測するだけで、任意のプロセス条件においてパワーの誤差を補正することができる補正関数 Z 1 , Z 2 を決定することができる。よって、この方法は、全てのプロセス条件に対して校正用測定器で測定されたパワーと比較して補正値を決定する方法と比べて、補正値を容易に決定することができる。このため、製品出荷時における校正作業の軽減を図ることができる。

[0102]

「補正関数を用いて動作するマイクロ波出力装置の一例]

図11は、決定された補正値を用いて動作するマイクロ波出力装置の一例を示す図である。図11に示されるマイクロ波出力装置16Aは、図3のマイクロ波出力装置16と比較して、記憶部171を備える点、及びパワー制御部162の一部機能が相違し、その他は同一である。以下では、相違点を中心に説明し、重複する説明は繰り返さない。

[0103]

図11に示されるように、プラズマ処理装置1Aは、記憶部171を備える。記憶部171は、設定デューティ比と設定パワーと補正値との関係を示す補正関数をモードごとに格納する。つまり、SPモード用の補正関数と、BBモード用の補正関数を備える。マイクロ波発生部16aのパワー制御部162は、制御器100に指定された設定モード、設定デューティ比及び設定パワーを取得する。パワー制御部162は、記憶部171を参照し、設定モードに基づいて補正関数を読み込む。パワー制御部162は、補正関数を用いて設定デューティ比及び設定パワーに対応する補正値を得る。パワー制御部162は、測

20

30

定部16kによるマイクロ波のパワーの測定結果を補正値に基づいて補正し、補正された 測定結果が設定パワーとなるようにマイクロ波を発生する。

[0104]

このように、補正関数を記憶部171に保持することにより、任意のモード、任意の設 定デューティ比および任意の設定パワーに対応した補正値を取得することができる。

[0105]

以上、種々の実施形態について説明してきたが、上述した実施形態に限定されることなく種々の変形態様を構成可能である。

[0106]

上述した実施形態では、マイクロ波発生部16aと波形発生器101とが分離している例を説明したが、一つの装置として構成されていてもよい。また、演算装置100aが第1パルス生成器102~第4パルス生成器105を備える例を説明したが、これに限定されない。例えば、パワー制御部162が第1パルス生成器102を備えてもよい。

[0107]

方法MT1,MT2は、演算装置100aによって自動的に実行されてもよい。

[0 1 0 8]

記憶部171は、測定部16kに設けられてもよい。この場合、測定部16kのCPUによってパワーの測定結果が補正されてもよい。

【実施例】

[0109]

以下、本開示の効果を説明するシミュレーション結果を説明する。

[第1設定デューティ比の決定]

第1設定デューティ比を決定したシミュレーションを説明する。シミュレーションの条件として、SPEードのマイクロ波とし、設定パワーPSE を 1 0 0 0 W、 1 5 0 0 W 、 2 0 0 0 W、 2 5 0 0 Wとした。パルス変調方式は、ON/OFF 変調とした。パルス変調の設定デューティ比は 1 0 %、 1 5 %、 2 0 %、 2 5 %、 3 0 %、 4 0 %、 5 0 %、 7 0 %、 9 0 %、 1 0 0 %とした。設定パルス周波数は、 5 k H z、 1 0 k H z、 2 0 k H z とした。上述した設定パルス周波数ごとに、設定デューティ比を 1 0 % ~ 1 0 0 %の範囲で変更してパワー精度を算出した。パワー精度は、数式(2)を用いて算出した。結果を図 1 2 の (A) ~ (D) に示す。

[0110]

図12の(A)~(D)は、単一周波数ピークを有するマイクロ波の設定デューティ比とパワー精度との関係をシミュレーションした結果である。横軸は設定デューティ[%]であり、縦軸はパワー精度[%]である。図12の(A)~(D)では、パルス周波数5kHz、10kHz、20kHzごとに、マイクロ波の設定デューティ比とパワー精度との関係をシミュレーションした。図12の(A)は、設定パワーを1000Wとしたときの結果を示すグラフである。図12の(C)は、設定パワーを1500Wとしたときの結果を示すグラフである。図12の(C)は、設定パワーを2000Wとしたときの結果を示すグラフである。図12の(D)は、設定パワーを2500Wとしたときの結果を示すグラフである。

[0111]

図12の(A)~(D)に示されるように、パルス周波数及び設定パワーの何れの条件においても、設定デューティ比が20%から100%までの範囲で、デューティ比に対するパワー精度は直線的に変化することが確認された(図中の破線の直線)。なお、20%よりも小さい10%、15%の場合、直線的な変化ではない傾向となり、設定パルス周波数が高いほどその傾向が顕著になることが確認された。このため、第1設定デューティ比は、20%以上に設定とよいことが確認された。

[0112]

[方法MTにおける補正関数の決定の一例]

第1設定デューティ比を20%、設定パルス周波数を5kHzとし、当該パルス条件に

20

10

30

40

30

40

50

おける各パワーの誤差を測定し、誤差から補正値を算出した。シミュレーションの条件として、SPモードのマイクロ波とし、設定パワーPsetを1000W、1500W、2000W、2500Wとした。パルス変調方式は、ON/OFF変調とした。結果を図13の(A)及び(B)に示す。

[0113]

図13の(A)及び(B)は、単一周波数ピークを有するマイクロ波にかかる補正関数を決定するシミュレーション結果である。図13の(A)は、設定パワーと補正値との関係を示すグラフである。横軸は設定パワー[W]であり、縦軸は補正値[%]である。図13の(A)に示されるように、1000W、1500W、2000W、2500Wの補正値を数式(3)で示される対数関数で近似した。これにより、定数であるA,Bを決定し、図中に示される曲線(第1関数 Y 1)を得た。

[0114]

図13の(B)は、設定デューティ比と補正値との関係を示すグラフである。横軸は設定デューティ比[%]であり、縦軸は補正値[%]である。図13の(B)に示されるように、第1設定デューティ比20%とそれに対応する補正値(第1関数Y1により得られる補正値)と、設定デューティ比100%とそれに対応する補正値0との2点を一次近似した。これにより、数式(4)で示される補正関数Z1を得た。なお、一次近似は、100W、1500W、2000W、2500Wの何れかで行えばよい。このように、補正関数Z1を決定することができることが確認された。

[0115]

[SPモードとBBモードとの比較]

BBモードでの補正関数の決定に先立ち、複数の測定部16kに対して、SPモードのマイクロ波の進行波パワーに対する測定と、BBモードのマイクロ波の進行波パワーに対する測定との差異を確認した。シミュレーションの条件として、設定パワーPsetを300W、500W、1000W、1500W、2000W、2500W、3000Wとした。パルス変調方式は、ON/OFF変調とした。パルス変調の設定デューティ比は10%、50%、90%、連続波(100%)とした。設定パルス周波数は、20kHzとした。測定部16kは3つ用意した。各測定部16kに対して、設定デューティ比ごとに、設定パワーに対するパワー精度を算出した。そして、3つの測定部それぞれから得られたパワー精度の平均値及びばらつきを確認した。結果を図14の(A)~(D)に示す。

[0116]

図14の(A)~(D)は、測定部のパワー精度のシミュレーション結果である。図14の(A)及び(B)は、SPモードにおける結果である。図14の(A)の横軸は設定パワー[W]であり、縦軸はパワー精度平均[%]である。図14の(B)の横軸は設定パワー[W]であり、縦軸はパワー精度ばらつき[%]である。図14の(C)及び(D)は、BBモードにおける結果である。図14の(C)の横軸は設定パワー[W]であり、縦軸はパワー精度平均[%]である。図14の(D)の横軸は設定パワー[W]であり、縦軸はパワー精度ばらつき[%]である。

[0117]

図14の(A)と(C)とを比較することにより、BBモードに係るパワー精度平均は、SPモードに係るパワー精度平均と比べて、精度が低下することが確認された。また、デューティ比が小さくなるほどパワー精度平均が低下することが確認された。図14の(B)と(D)とを比較することにより、BBモードに係るパワー精度ばらつきは、SPモードに係るパワー精度ばらつきと比べて、デューティ比が小さくなるほどパワー精度ばらつきが低下することが確認された。このように、BBモードは、SPモードと比較して測定部の誤差の影響が大きいことが確認された。

[0118]

続いて、SPモードにおけるパワー精度とBBモードにおけるパワー精度との差異を確認した。シミュレーションの条件として、設定パワーPsetを300W、500W、1000W、1500W、2000W、2500W、3000Wとした。パルス変調方式は

20

30

40

50

、ON/OFF変調とした。パルス変調の設定デューティ比は10%、50%、90%、連続波(100%)とした。設定パルス周波数は、10kHz、20kHzとした。測定部16kは3つ用意した。各測定部16kに対して、設定デューティ比ごとに、設定パワーに対するパワー精度差を算出した。そして、3つの測定部それぞれから得られたパワー精度差に基づいて、平均値及びばらつきを確認した。結果を図15の(A)~(C)及び図16の(A)~(C)に示す。

[0119]

図 1 5 の (A) ~ (C) は、モード間のパワー精度差平均値のシミュレーション結果である。横軸は設定パワー [W] であり、縦軸はパワー精度差平均値 [%] である。図 1 5 の (A) はパルス周波数が 1 0 k H z 、図 1 5 の (B) はパルス周波数が 2 0 k H z 、図 1 5 の (C) はパルス周波数が 1 0 k H z と 2 0 k H z とをあわせたものである。図 1 5 の (A) ~ (C) に示されるように、B B モードにおけるパワー精度は、S P モードにおけるパワー精度と差分が生じていることが確認された。

[0120]

図 1 6 の (A) ~ (C) は、モード間のパワー精度差平均値のシミュレーション結果である。横軸は設定パワー [W] であり、縦軸はパワー精度差ばらつき [%] である。図 1 6 の (A) はパルス周波数が 1 0 k H z 、図 1 6 の (B) はパルス周波数が 2 0 k H z 、図 1 6 の (C) はパルス周波数が 1 0 k H z と 2 0 k H z とをあわせたものである。図 1 6 の (A) ~ (C) に示されるように、B B モードと S P モードにおいてパワー精度の差のばらつきは生じていないことが確認された。

[0121]

図15の(A)~(C)及び図16の(A)~(C)から、SPモードにおけるパワー精度を一律に補正してBBモードにおけるパワー精度を得られることが確認された。つまり、方法MT2の手法でBBモードにおけるパワー精度を得られることが確認された。

[0122]

[方法MT2における補正関数の決定の一例]

最初に、第2設定デューティ比を決定したシミュレーションを説明する。シミュレーションの条件として、SPモード及びBBモードのマイクロ波を使用し、設定パワーPsetを1000W、1500W、2000W、2500Wとした。パルス変調方式は、ON/OFF変調とした。パルス変調の設定デューティ比は10%、50%、90%、100%とした。設定パルス周波数は、5kHzとした。各モードにおいて、設定デューティ比を10%~100%の範囲で変更してパワー精度を算出した。そして、BBモードにおけるパワー精度からSPモードにおけるパワー精度を減算し、パワー精度差とした。結果を図17の(A)に示す。

[0123]

図17の(A)~(C)は、帯域幅を有するマイクロ波にかかる補正関数を決定するシミュレーション結果である。図17の(A)において、横軸は設定デューティ比[%]であり、縦軸はパワー精度差[%]である。図17の(A)に示されるグラフにおいてパワー精度差がパワーごとに異なる結果となったデューティ比10%を第2設定デューティ比とする。

[0124]

続いて、第2設定デューティ比10%における図17の(A)の結果を座標変換して図17の(B)に示す結果を得た。図17の(B)は、設定パワーと補正値との関係を示すグラフである。図17の(B)において、横軸は設定パワー[%]であり、縦軸は補正値(修正値)[%]である。図17の(B)に示されるように、1000W、1500W、2000W、2500Wの補正値を数式(5)で示される対数関数で近似した。これにより、定数であるC,Dを決定し、図中に示される曲線(第2関数Y2)を得た。

[0125]

図17の(C)は、設定デューティ比と補正値との関係を示すグラフである。横軸は設定デューティ比[%]であり、縦軸は補正値(修正値)[%]である。図17の(C)に

示されるように、第2設定デューティ比10%とそれに対応する修正値(第2関数Y2により得られる修正値)と、設定デューティ比100%とそれに対応する修正値0との2点を一次近似した。これにより、数式(6)で示される修正値Kを示す修正項を得た。なお、一次近似は、1000W、1500W、2000W、2500Wの何れかで行えばよい。このように、修正項を決定することができることが確認された。

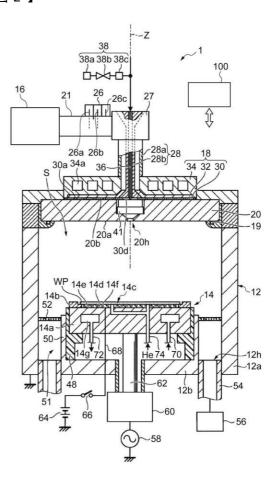
【符号の説明】

[0126]

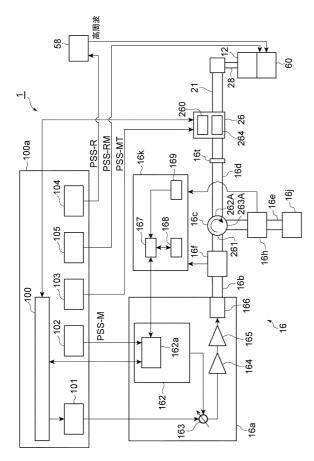
1 プラズマ処理装置、12 チャンバ本体、16 マイクロ波出力装置、16a マイクロ波発生部、16f 第1の方向性結合器、16h 第2の方向性結合器、16k 測定部、16t 出力部、18 アンテナ、20 誘電体窓、26 チューナ、27 モード変換器、28 同軸導波管、30 スロット板、32 誘電体板、34 冷却ジャケット、38 ガス供給系、58 高周波電源、60 マッチングユニット、100 制御器、101 波形発生器、102 第1パルス生成器、162 パワー制御部、163 減衰器、164 増幅器、165 増幅器、166 モード変換器、171 記憶部、180 第3の方向性結合器、181 パワーメータ。

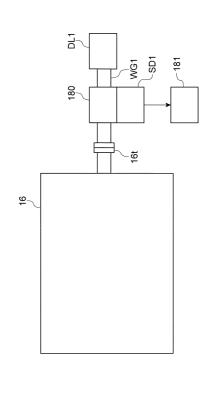
【図1】

【図2】

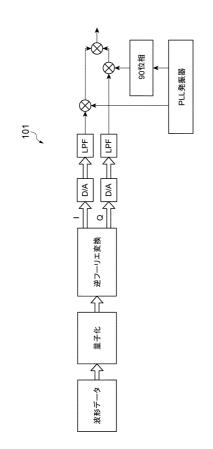


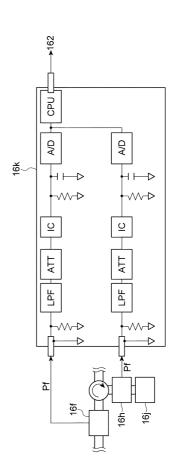
【図3】



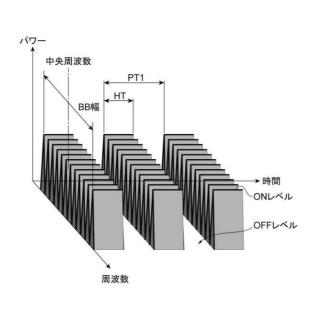


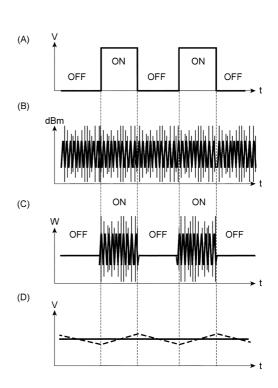
【図5】



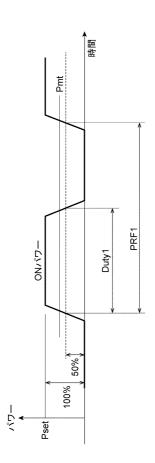


【図7】

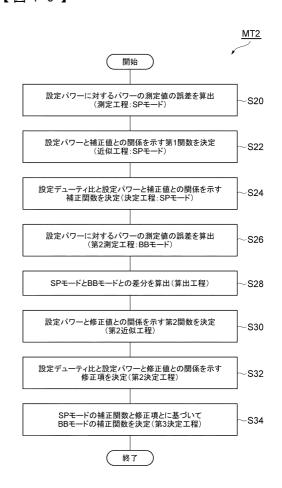




【図9】

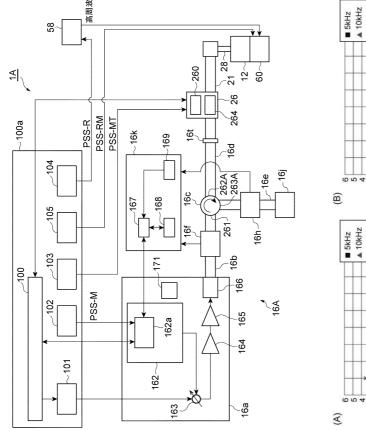


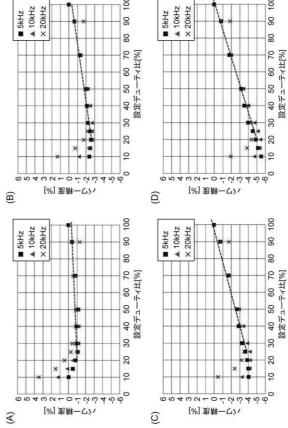
【図10】



【図11】

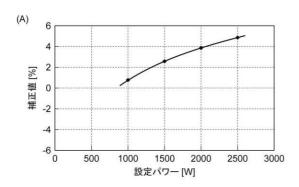
【図12】

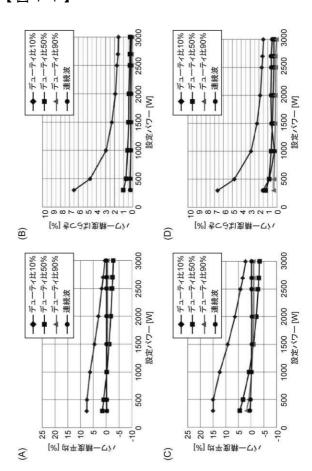


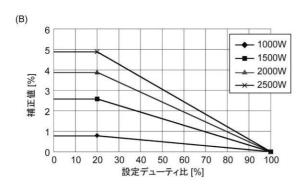


【図13】

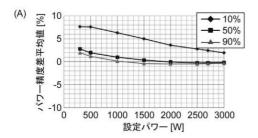
【図14】

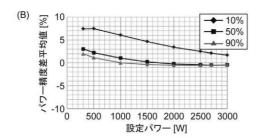


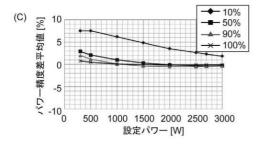




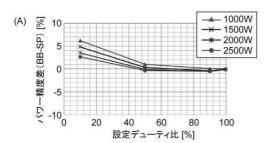
【図15】

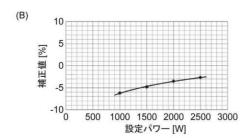


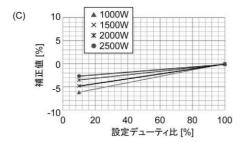




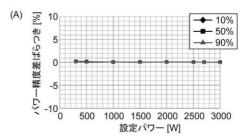
【図17】

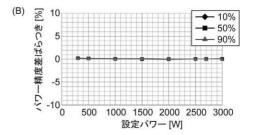


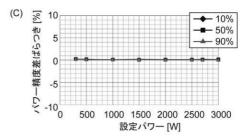




【図16】







フロントページの続き

(72)発明者 石田 洋平

宮城県黒川郡大和町テクノヒルズ1番 東京エレクトロン宮城株式会社内 F ターム(参考) 2G084 BB22 CC06 CC09 CC14 CC33 DD04 DD19 DD37 DD38 DD42 DD45 DD45 DD47 DD51 DD53 DD56 EE02 EE03 EE05 EE06 EE17 EE21 FF14 FF20 FF22 FF32 HH05 HH06 HH07 HH08 HH23 HH26 HH28 HH29 HH43 HH52 HH54 HH55