

(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2006-331964

(P2006-331964A)

(43) 公開日 平成18年12月7日(2006.12.7)

(51) Int. Cl.	F I	テーマコード (参考)
H05B 6/12 (2006.01)	H05B 6/12 334	3K051
	H05B 6/12 302	
	H05B 6/12 324	

審査請求 未請求 請求項の数 9 O L (全 13 頁)

(21) 出願番号 特願2005-156544 (P2005-156544)
 (22) 出願日 平成17年5月30日 (2005.5.30)

(71) 出願人 399048917
 日立アプライアンス株式会社
 東京都港区海岸一丁目16番1号
 (74) 代理人 100100310
 弁理士 井上 学
 (72) 発明者 宇留野 純平
 茨城県日立市大みか町七丁目1番1号
 株式会社日立製作所
 日立研究所内
 (72) 発明者 庄司 浩幸
 茨城県日立市大みか町七丁目1番1号
 株式会社日立製作所
 日立研究所内

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 誘導加熱装置

(57) 【要約】

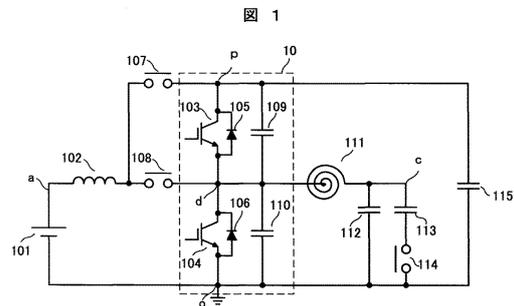
【課題】

異なる材質の被加熱物に対し所望の電力を効率良く供給できるインバータ方式の電磁誘導加熱装置を提供すること。

【解決手段】

本発明の誘導加熱装置は、被加熱物を含む共振負荷回路と、直流電圧を交流電圧に変換して前記共振負荷回路に電力を供給するインバータとを備え、該インバータは直列に接続される少なくとも2個のスイッチング素子で構成される上下アームを有し、直流電源に接続されるインダクタと、このインダクタの他方の接続点を切り替えるスイッチを備え、被加熱物の材質に合わせて前記スイッチを切り替える。

【選択図】 図1



【特許請求の範囲】

【請求項 1】

被加熱物を含む共振負荷回路と、直流電源の直流電圧を交流電圧に変換して前記共振負荷回路に電力を供給するインバータとを備え、該インバータが直列に接続される少なくとも 2 個の半導体スイッチング素子で構成される上下アームを有する誘導加熱装置において、

前記直流電源に直列に接続する第 1 のインダクタを備え、該第 1 のインダクタが一端を前記直流電源側に接続し、他端を接続点を切替えるスイッチを介して前記インバータに接続し、被加熱物の材質に応じて前記スイッチを切り替えることを特徴とする誘導加熱装置。

10

【請求項 2】

請求項 1 に記載の誘導加熱装置において、

前記第 1 のインダクタの他端に接続された前記スイッチを少なくとも 2 つ以上備え、前記スイッチの一方は前記上下アームの上アームに接続され、前記スイッチの他方は前記上下アームの下アームに接続され、

前記上下アームのスイッチング素子が、逆並列にダイオードを接続したパワー半導体スイッチング素子であって、

前記上下アームの出力端子に、加熱コイルと第 1 の共振コンデンサにより構成される第 1 の共振負荷回路を接続し、

前記第 1 の共振コンデンサと並列に、第 2 の共振コンデンサとスイッチとの直列回路を接続したことを特徴とする誘導加熱装置。

20

【請求項 3】

請求項 2 に記載の誘導加熱装置において、

前記上アームに接続された一方のスイッチが第 1 のダイオードであることを特徴とする誘導加熱装置。

【請求項 4】

請求項 1 から請求項 3 の何れかに記載の電磁誘導加熱装置において、

前記誘導加熱装置が、商用交流電源を整流する整流回路と、前記整流回路からの出力に基づいて任意の直流電圧を生成する第 1 の電源回路とを備え、

該第 1 の電源回路は、半導体スイッチング素子と、第 2 のインダクタと、コンデンサ及び第 2 のダイオードとを備え、前記半導体スイッチング素子のオン時間デューティを変化させて任意の直流電圧を生成することを特徴とする電磁誘導加熱装置。

30

【請求項 5】

請求項 1 から請求項 4 の何れかに記載の電磁誘導加熱装置において、

前記第 1 の電源回路からの出力に基づいて任意の直流電圧を生成する第 2 の電源回路を備え、該第 2 の電源回路は、半導体スイッチング素子とコンデンサとインダクタとダイオードとを備え、前記第 2 の電源回路の半導体スイッチング素子のオン時間デューティを変化させて任意の直流電圧を生成することを特徴とする電磁誘導加熱装置。

【請求項 6】

請求項 2 から請求項 5 の何れかに記載の誘導加熱装置において、

前記ダイオードと前記半導体スイッチング素子とがワイドバンドギャップ半導体デバイスであることを特徴とする誘導加熱装置。

40

【請求項 7】

請求項 1 から請求項 6 の何れかに記載の誘導加熱装置において、

前記上下アームの半導体スイッチング素子は、並列に接続したスナバコンデンサを備えたことを特徴とする誘導加熱装置。

【請求項 8】

請求項 7 に記載の誘導加熱装置において、

前記上下アームから前記スナバコンデンサを切り離すスイッチ手段を備えたことを特徴とする電磁誘導加熱装置。

50

【請求項 9】

請求項 6 に記載の誘導加熱装置において、

前記誘導加熱装置のトッププレート下部に、ロースターを配置したことを特徴とする誘導加熱装置。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本発明は、異なる材質の被加熱物に対し所望の電力を供給して誘導加熱を行うインバータ方式の電磁誘導加熱装置に関する。

【背景技術】

【0002】

近年、火を使わずに鍋などの被加熱物を加熱するインバータ方式の電磁誘導加熱装置が広く用いられている。電磁誘導加熱装置は、加熱コイルに高周波電流を流し、コイルに近接して配置された鉄やステンレスなどの材質で作られた被加熱物に渦電流を発生させ、被加熱物自体の電気抵抗により発熱させる。被加熱物の温度制御が可能で安全性が高いことから、新しい熱源として認知されている。従来、システムキッチン等に組み込まれる電気調理器には、シーズヒータやプレートヒータ、ハロゲンヒータ等の抵抗体を熱源としたものが使われていたが、近年では、一部を誘導加熱調理器に置き換えたもの、あるいは 2 口以上を誘導加熱調理器にしたものに代わりつつある。このような電磁誘導加熱装置の例として、特許文献 1 に開示されるような誘導加熱調理器がある。特許文献 1 では商用交流電源を整流平滑し直流電圧に変換し、ハーフブリッジ型のインバータにより加熱コイルに高周波電流を供給して、コイルに近接して配置された被加熱物を誘導加熱する。

【0003】

【特許文献 1】特開平 2001 - 126853 号公報（図 1 と、（0013）段落から（0021）段落の記載。）

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0004】

前記特許文献 1 では、低抵抗の被加熱物に十分な電力を供給するには加熱コイルに大きな電流を流す必要があり、そのために加熱コイルの発熱やスイッチング素子の損失増加を招き加熱効率が低下する。図 16 は、加熱コイル側からみたコイル及び磁気結合している被加熱物の等価インピーダンスを示しており、横軸は等価インダクタンス、縦軸は等価抵抗を表している。等価インピーダンスは被加熱物の材質によって大きく異なり、材質が鉄製の被加熱物は図 16 中の（1）、非磁性ステンレス製の被加熱物は（2）、銅又はアルミ製の被加熱物は（3）のような特性を示す。一般に図 16 中の（1）のような高抵抗の被加熱物が誘導加熱に適している。図 17 は、図 16 に示した等価インピーダンスの特性を有する被加熱物の入力電力と共振電流の関係を表している。目的とする入力電力を 2 kW とした場合、鉄製の被加熱物（1）では約 40 A の共振電流を加熱コイルに流せばよいが、非磁性ステンレス製の被加熱物（2）では抵抗が小さい為に約 55 A の電流を流す必要があり、銅又はアルミ製の被加熱物（3）においては、更に抵抗が小さい為に約 140 A の電流を流す必要がある。

【0005】

本発明の目的は、異なる材質の被加熱物に対し所望の電力を効率良く供給できるインバータ方式の電磁誘導加熱装置を提供することである。

【課題を解決するための手段】

【0006】

本発明の誘導加熱装置は、被加熱物を含む共振負荷回路と、直流電圧を交流電圧に変換して前記共振負荷回路に電力を供給するインバータとを備え、該インバータは直列に接続される少なくとも 2 個のスイッチング素子で構成される上下アームを有し、直流電源に接続されるインダクタと、このインダクタの他方の接続点を切り替えるスイッチを備え、被

10

20

30

40

50

加熱物の材質に合わせて前記スイッチを切り替える。

【発明の効果】

【0007】

本発明の誘導加熱装置によれば、異なる材質の被加熱物に対し、所望の電力をインバータから効率良く供給できる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0008】

以下本発明の詳細を、図面を用いながら説明する。

【実施例1】

【0009】

図1は本実施例の誘導加熱装置の回路構成図である。図1において、平滑コンデンサ115の正電極側をp点、負電極側をo点とすると、p点とo点間には、パワー半導体スイッチング素子であるIGBT103とIGBT104が直列に接続された上下アーム10が接続されている。IGBT103、104にはそれぞれダイオード105、106が逆方向に並列接続されており、各IGBTにはスナバコンデンサ109、110が接続されている。スナバコンデンサ109、110は、IGBT103、IGBT104のターンオフ時の遮断電流によって充電あるいは放電される。スナバコンデンサ109、110の容量は、IGBT103、104のコレクタとエミッタ間の出力容量より十分に大きいため、ターンオフ時に両IGBTに印加される電圧の変化は低減され、ターンオフ損失が抑制される。

10

20

【0010】

IGBT103、104の接続点、即ち上下アーム10の出力端子をd点とすると、d点とo点間には加熱コイル111と第一の共振コンデンサ112及び第二の共振コンデンサ113とリレー114が接続されている。p点とo点間には平滑コンデンサ115が接続されている。

【0011】

図1の本実施例では、被加熱物の材質に応じてリレー107、108、114を選択して、ハーフブリッジインバータ方式とワンコンバータ方式を切り替えたり、共振コンデンサの容量を切り替える。

【0012】

図2に被加熱物の材質における等価抵抗の周波数特性を、図3に等価インダクタンスの周波数特性を示す。等価インダクタンスは図2中のグラフ(1)示すような鉄などの磁性被加熱物と、グラフ(2)に示すような非磁性ステンレスやグラフ(3)に示す銅またはアルミなどの非磁性被加熱物では非磁性被加熱物の方が約1/2程度小さくなり、同一の共振コンデンサを使うと共振周波数が変化してしまう。

30

【0013】

一方、等価抵抗は同一周波数の場合、(1)のような磁性被加熱物と(3)のような非磁性被加熱物では磁性被加熱物の方が約10~20程度大きくなってしまい電流が流れなく電力が投入できない。そこで磁性被加熱物では周波数を低く設定し、非磁性被加熱物では高い周波数に設定する。しかしながら、磁性被加熱物では低周波域でも等価抵抗が大きい

40

【0014】

図1で、銅又はアルミ製の被加熱物を加熱する場合は、リレー108、114をオフ状態とし、リレー107はオン状態として、ハーフブリッジインバータ方式で動作させる。

【0015】

次に図4に示すタイミングチャートを用いて本実施例の誘導加熱装置の動作モードを説明する。ここで、図1のa点の電圧を V_a 、d点の電圧を V_d とし、IGBT103及びダイオード105に流れる電流を I_{c103} 、IGBT104及びダイオード106に流れ

50

る電流を I_{c104} とする。また、チョークコイル 102 に流れる電流を I_{L102} 、加熱コイル 111 に流れる共振電流を I_{L111} とし、図 1 の d 点から c 点の方向を正と定義する。

【0016】

(モード 1)

I G B T 103 がターンオンし加熱コイル 111 の蓄積エネルギーがゼロになると共振電流 I_L の極性が負から正に変わり、平滑コンデンサ 115 から I G B T 103、加熱コイル 111、共振コンデンサ 112 の経路で共振電流 I_{L111} が流れる。

【0017】

(モード 2)

次に I G B T 103 がターンオフすると、共振電流 I_{L111} は正の極性を有しており、この電流は上アームのスナバコンデンサ 109 を充電、下アームのスナバコンデンサ 110 を放電し、d 点の電圧 V_d は徐々に低下する。その後、ダイオード 106 に順方向の電圧が印加されると共振電流 I_{L111} は環流電流として加熱コイル 111、共振コンデンサ 112、ダイオード 106 の経路で流れ続ける。

10

【0018】

(モード 3)

次に I G B T 104 がターンオンし加熱コイル 111 の蓄積エネルギーがゼロになると、共振電流 I_{L111} の極性が正から負に変わり、共振コンデンサ 112、加熱コイル 111、I G B T 104 の経路で共振電流 I_{L111} が流れる。このとき、I G B T 104 はダイオード 106 に電流が流れている期間中にゲート電圧をオンしておくため、スイッチング損失の発生しない Z C S (ゼロ電流スイッチング)、Z V S (ゼロボルトスイッチング) ターンオンが実現する。

20

【0019】

(モード 4)

次に I G B T 104 がターンオフすると、共振電流 I_{L111} は負の極性を有しており、この電流は下アームのスナバコンデンサ 110 を充電、上アームのスナバコンデンサ 109 を放電し、d 点の電圧 V_d は徐々に上昇する。その後、ダイオード 105 に順方向の電圧が印加されると共振電流 I_{L111} は環流電流として加熱コイル 111、ダイオード 105、平滑コンデンサ 115 の経路で流れ続ける。

【0020】

30

このように、上記の動作を繰り返すことによって、電源回路 101、平滑コンデンサ 115 を電源として加熱コイル 111 と共振コンデンサ 112 に高周波電流を供給することができ、被加熱物は加熱コイル 111 から発生する磁束によって誘導加熱される。

【0021】

本実施例の誘導加熱装置で磁性被加熱物を加熱する場合、図 1 のリレー 108、114 をオン状態、リレー 107 はオフ状態とし、ワンコンバータ方式で動作させる。ここで、ワンコンバータ方式とは昇圧コンバータを兼ねたインバータ方式である。図 5 に示すタイミングチャートを用いて動作モードを説明する。

【0022】

(モード 1)

40

I G B T 103 がターンオンし加熱コイル 111 の蓄積エネルギーがゼロになると共振電流 I_{L111} の極性が負から正に変わり、平滑コンデンサ 115 から I G B T 103、加熱コイル 111、共振コンデンサ 112、113、リレー 114 の経路で共振電流 I_{L111} が流れる。

【0023】

(モード 2)

次に I G B T 103 がターンオフすると、共振電流 I_{L111} は正の極性を有しており、この電流は上アームのスナバコンデンサ 109 を充電、下アームのスナバコンデンサ 110 を放電し、d 点の電圧 V_d は徐々に低下する。その後、ダイオード 106 に順方向の電圧が印加されると共振電流 I_{L111} は環流電流として加熱コイル 111、共振コンデンサ

50

112、113、リレー114、ダイオード106の経路で流れ続ける。

【0024】

(モード3)

次にIGBT104がターンオンし加熱コイル111の蓄積エネルギーがゼロになると、共振電流 I_{L111} の極性が正から負に変わり、共振コンデンサ112、113、リレー114、加熱コイル111、IGBT104の経路で共振電流 I_{L111} が流れる。さらに電源回路101からチョークコイル102、リレー108を介してIGBT104に電流 I_{L102} が流れ、チョークコイル102にエネルギーを蓄積する。このため、IGBT104には共振電流 I_L と入力電流が足し合わされた電流が流れることになる。このとき、IGBT104はダイオード106に電流が流れている期間中にゲート電圧をオンにして

10

【0025】

(モード4)

次にIGBT104がターンオフすると、共振電流 I_{L111} は負の極性を有しており、この電流は下アームのスナバコンデンサ110を充電、上アームのスナバコンデンサ109を放電し、d点の電圧 V_d は徐々に上昇する。その後、ダイオード105に順方向の電圧が印加されると共振電流 I_{L111} は環流電流として加熱コイル111、共振コンデンサ112、113、リレー114、平滑コンデンサ115の経路で流れ続ける。さらにチョークコイル102の蓄積エネルギーがダイオード105、平滑コンデンサ115、電源回路101の経路に電流が流れ平滑コンデンサ115の電圧が電源回路101の電圧より上

20

【0026】

【数1】

$$V_d = \frac{V_a}{(1 - \text{duty})} \quad \dots(\text{数1})$$

【0027】

以上のような動作を繰り返すことで、昇圧コンバータの動作を兼ねるインバータとなり平滑コンデンサ115の電圧を電源電圧以上に高くすることができ、磁性被加熱物のような高い等価抵抗の材質にも所望の電力を投入して加熱できる。

30

【0028】

被加熱物に供給する電力は、上下アーム10の駆動周波数を制御することによって調整できる。本実施例のように共振回路に流れる電流は加熱コイルのインダクタンスと共振コンデンサによって正弦波状になり、d点の電圧、即ちインバータの出力電圧より共振電流が遅れ位相になる。従って、IGBTがターンオンする際は、コレクタとエミッタ間の電圧がゼロボルトの状態ですwitching(以後ZVSという)を行うため、ターンオン損失は発生しない。

40

【0029】

しかしながら、被加熱物に供給する電力を小さくした場合には、上下アーム10の遮断電流が小さくなり、スナバコンデンサ109、110の充放電が完了する前にIGBT103またはIGBT104がターンオンし、ZVSを満足しない条件が発生する。このような場合には、ターンオン損失が発生するため、図6に示すように、例えば下アームのスナバコンデンサ110と直列にIGBT601を接続し、IGBT601に逆並列にダイオード602を接続して、IGBT601をオフにすることでスナバコンデンサ110を上下アーム10から切り離すことが望ましい。これにより、常時ZVSを実現することができ、遮断電流が小さい場合でもターンオン損失を無くすることができる。

【0030】

50

被加熱物の表皮抵抗は周波数の平方根に比例する特徴があり、非磁性被加熱物の中でも銅又はアルミなどの低抵抗の被加熱物を加熱する場合には、周波数を高くすることが有効である。従って、上下アーム 10 は例えば約 90 kHz の周波数で駆動できるように第一の共振コンデンサ 112 の容量を設定することが望ましい。一方、鉄など高抵抗の被加熱物の場合には、周波数が高いと等価抵抗が大きくなり過ぎるため逆に電流が流れず、電力が入らない。従って、上下アーム 10 は約 20 kHz で駆動できるように第二の共振コンデンサ 113 の容量を設定することが望ましい。

【0031】

このように、被加熱物の材質に応じて駆動する共振コンデンサ容量および駆動周波数を切り替えることで、コイルやスイッチング素子の損失を抑えることができ、効率の高い誘導加熱が実現できる。また、鉄などの高抵抗の被加熱物でもワンコンバータ方式に切り替えることで昇圧動作ができるため所望の電力を投入でき加熱すること可能となる。しかも、巻数を増大できるため高効率な加熱ができる。

10

【0032】

図 7 は図 1 の変形例を示す。図 7 で変更した点は、リレー 107 の代わりにダイオード 701 を配置した点である。動作は実施例 1 と同様である。この変形例にすることでリレーを駆動する電源が不要となるため小型化、高効率化が可能になる。

【実施例 2】

【0033】

図 8 は本実施例の電磁誘導加熱装置の回路構成図であり、図 1 の電源回路 101 の詳細を示している。図 8 において、商用交流電源 801 はダイオード整流回路 802 に印加され全波整流された後、インダクタ 803 を介し IGBT 804 が接続され、ダイオード 805、コンデンサ 806 が接続された構成になっている。

20

【0034】

鉄などの磁性被加熱物では、図 9 に示すように、直流電圧は 0 V から商用交流電源の電圧ピーク値まで変動した電圧をインバータに印加しても被加熱物の重量が重いためうなり音は発生しない。一方、銅又はアルミ製の被加熱物を加熱する際、前述のような 0 V からピークまで変動する高周波電流で誘導加熱を行うと商用周波数に起因したうなり音が被加熱物から発生する。

【0035】

従って、これを防ぐために、図 10 に示すように直流電圧を平滑し、共振電流の変動を抑制する。一般的に使用されるコンデンサインプット型の平滑回路では入力電流に多くの高調波を含むため不十分であり、電圧平滑と高調波抑制の両者を満足する電源回路が必要となる。

30

【0036】

本実施例では、商用交流電源 801 の入力電流は正弦波に近づけ高調波を低減する必要があるため、図 7 に示すように、インダクタ 803、IGBT 804、ダイオード 805、コンデンサ 806 から構成される昇圧チョッパ回路 80 を配置した。昇圧チョッパ回路 80 は、IGBT 804 のオン期間に商用交流電源電圧がインダクタ 803 に印加されてエネルギーが蓄積され、オフ期間にダイオード 805 を介してコンデンサ 806 にエネルギーが放出される。従って、商用交流電源 801 の入力電流が正弦波になるように IGBT 804 のオン期間をコントロールすることにより高調波を低減するとともに、コンデンサ 806 より直流電圧を平滑する。なお、本実施例では商用交流電源 801 の入力電流を正弦波になるように昇圧チョッパ回路 80 を全域に渡ってスイッチング動作させている。

40

【実施例 3】

【0037】

図 11 は本実施例の誘導加熱装置の電源回路のタイミングチャートである。本実施例では、図 8 に示した昇圧チョッパ回路 80 を図 11 に示すタイミングチャートのように、特定の期間のみ動作させる。IGBT 804 は商用交流電源電圧のゼロクロスから所望の遅延時間を設けてチョッピング動作させ、商用交流電源 801 から電流を吸い込む。IGBT

50

T 8 0 4 のチョッピング時間とオン期間は負荷の大きさ、即ち所望の出力電力に応じて制御することにより高調波を低減できる。本実施例の誘導加熱装置では以上のような動作をするので高調波を抑制しつつ、昇圧チョッパ回路 8 0 での損失をさらに低減できる。

【実施例 4】

【0038】

図 1 2 は本実施例の電磁誘導加熱装置の回路構成図であり、図 1 とは電源回路 1 0 1 の構成が相違する。図 1 2 では、図 8 の回路に I G B T 1 2 0 1、ダイオード 1 2 0 2 を追加することで、チョークコイル 1 0 2、コンデンサ 1 1 6 で構成される降圧チョッパ回路 1 2 0 0 を付加する構成となる。銅又はアルミなど低抵抗の被加熱物を加熱する場合、前述のように等価抵抗が小さいため、加熱コイルの巻数増加や高周波化による等価抵抗の増加を図る。しかしながら装置形状や使用できる周波数帯域の規制により何れも限界が生じる。図 1 に示すように加熱コイル 1 1 1 及び共振コンデンサ 1 1 2、1 1 3 で構成される直列共振回路は等価抵抗によって共振の鋭さを示す回路の Q が変化し、等価抵抗が小さい場合には Q が大きく、共振回路に流れる電流も大きくなる。

10

【0039】

本実施例のように共振回路に流れる電流が正弦波状になる電流共振型のインバータでは、共振周波数よりも駆動周波数を高くしていくことにより共振電流を制限できる。しかしながら、共振周波数と駆動周波数の差が大きいとインバータの出力電圧と共振電流の位相差が大きくなり、上下アームの遮断電流が大きくなるため、スイッチング損失が増加する。従って、共振周波数に近い周波数でインバータを駆動し、遮断電流を小さくすることが望ましく、直流電圧を下げて共振電流を制限する。

20

【0040】

本実施例では入力電流の高調波を低減するために前記のような昇圧チョッパ回路 8 0 を設けており、コンデンサ 8 0 6 の電圧下限値は、商用交流電源 8 0 1 の電圧ピーク値よりも高くなる。そこで、図 1 2 に示すように、I G B T 1 2 0 1、ダイオード 1 2 0 2 を追加することでチョークコイル 1 0 2、コンデンサ 1 1 6 から構成される降圧チョッパ回路 1 2 0 0 を設けて直流電圧を下げることができ、共振電流を制限する。また、降圧チョッパ回路 1 2 0 0 は、I G B T 1 2 0 1 のオン時間デューティを制御することでコンデンサ 1 1 6 の電圧を変化させることができるため、この電圧変化によって電力制御を行うことができる。

30

【実施例 5】

【0041】

図 1 3 と図 1 4 とを用いて本実施例を説明する。本実施例は図 8、図 1 2 のダイオード 8 0 5 およびダイオード 1 2 0 2 をシリコンカーバイドデバイス（以下、S i C デバイス）のダイオードとした。図 1 3 はシリコンデバイス（以下、S i デバイス）とシリコンカーバイドデバイス（以下、S i C デバイス）の耐圧とオン抵抗の関係を示したものである。一般的に S i デバイスに比べ S i C デバイスでは大幅に耐圧とオン抵抗のトレードオフを改善できることは知られている。図 1 3 より S i デバイスと S i C デバイスの 6 0 0 V 素子で比較すると、オン抵抗が S i デバイスに比べ S i C デバイスでは 1 / 1 0 0 0 のオン抵抗となり大幅に低減できる。現在の S i デバイスを使った誘導加熱装置では冷却装置、放熱フィンが必須であったが、このような S i C デバイスを使うことで大幅に素子損失を低減でき、冷却装置、放熱フィンの小型化または削除ができる。

40

【0042】

以上のようにダイオードや半導体スイッチング素子（I G B T、接合型 F E T、M O S F E T）を S i デバイスから S i C デバイスにすることで大幅な低損失化が可能となり冷却装置、放熱フィンが不要となり、大幅な小型化、低コスト化ができる。これにより、図 1 4 および図 1 5 に示すような電磁誘導加熱装置のトッププレート 1 4 0 1 の下部全面に、ロースター 1 4 0 2 を配置した構造が可能となる。本実施例では S i C デバイスを例に説明してきたが、本発明は S i C のほかにも、ダイヤモンドやガリウムナイトライド（G a N）などのワイドバンドギャップ半導体デバイスを用いれば同様であることは、当業者

50

にとって明らかである。

【0043】

以上の実施例1乃至実施例5では、IGBTを用いた場合を説明したが、本発明の誘導加熱装置はIGBTに限定されるものではなく、パワーMOSFETやその他の絶縁ゲート半導体装置、バイポーラトランジスタでも同様であることは当業者にとって明らかである。

【図面の簡単な説明】

【0044】

【図1】実施例1の誘導加熱装置の回路構成図である。

【図2】実施例1の電磁誘導加熱装置の加熱コイルの巻数と等価抵抗の関係を表すグラフである。 10

【図3】実施例1の電磁誘導加熱装置の加熱コイルの巻数と等価インダクタンスの関係を表すグラフである。

【図4】実施例1の電磁誘導加熱装置のアルミ・銅製被加熱物の動作を示すタイムチャートである。

【図5】実施例1の電磁誘導加熱装置の鉄製被加熱物の動作を示すタイムチャートである。

【図6】実施例1の電磁誘導加熱装置の変形例の回路構成図である。

【図7】実施例1の電磁誘導加熱装置の別の変形例の回路構成図である。

【図8】実施例2の誘導加熱装置の回路構成図である。 20

【図9】直流電圧と共振電流の波形の説明図である。

【図10】直流電圧と共振電流の波形の説明図である。

【図11】実施例3の誘導加熱装置の電源回路の動作タイムチャートである。

【図12】実施例4の誘導加熱装置の回路構成図である。

【図13】実施例5で用いるSiCデバイスの耐圧とオン抵抗の説明図である。

【図14】実施例5の誘導加熱装置の正面模式図である。

【図15】実施例5の誘導加熱装置の説明図である。

【図16】被加熱物の等価インピーダンスの説明図である。

【図17】誘導加熱装置の入力電力と共振電流の関係の説明図である。

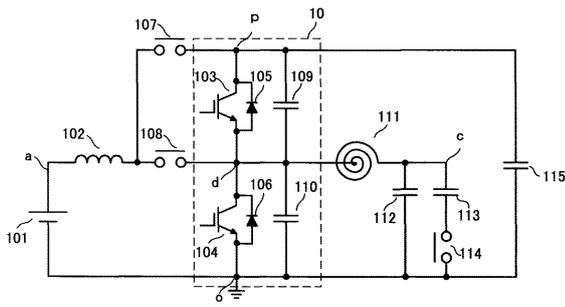
【符号の説明】 30

【0045】

10...上下アーム、80...昇圧チョッパ回路、101...電源回路、102...チョークコイル、103、104、601、804、1201...IGBT、105、106、602、701、805、1202...ダイオード、107、108、114...リレー、109、110...スナバコンデンサ、111...加熱コイル、112、113...共振コンデンサ、115...平滑コンデンサ、116、806...コンデンサ、801...商用交流電源、802...ダイオード整流回路、803...インダクタ、1200...降圧チョッパ回路、1401...トッププレート、1402...ロースター、1403...窓、1404...取っ手、1501...網、1502...レール。

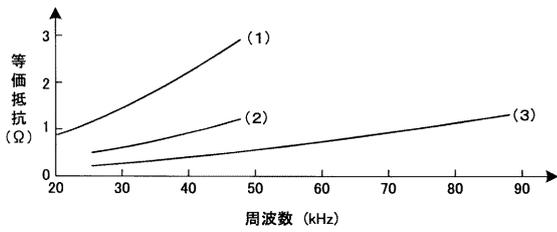
【 図 1 】

図 1



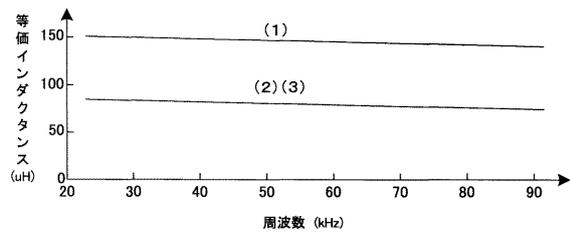
【 図 2 】

図 2



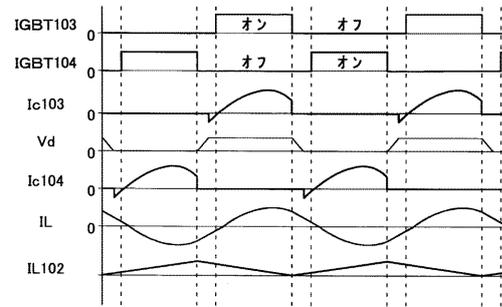
【 図 3 】

図 3



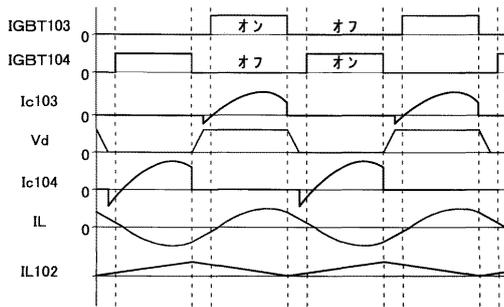
【 図 4 】

図 4



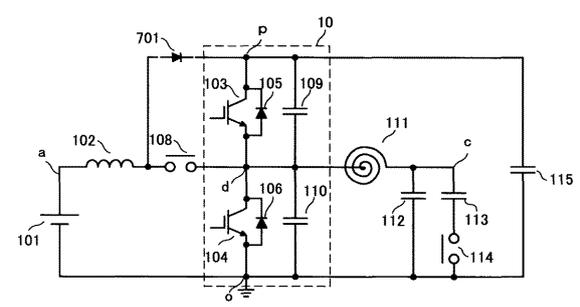
【 図 5 】

図 5



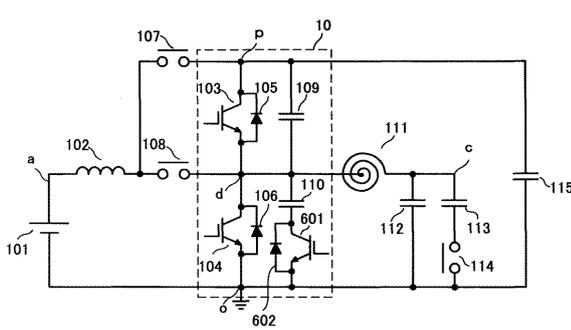
【 図 7 】

図 7



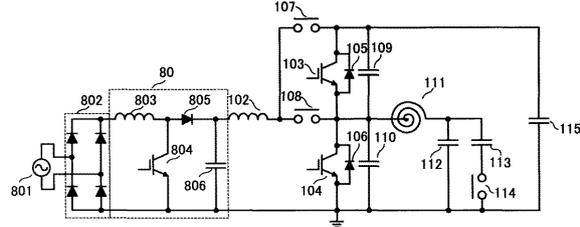
【 図 6 】

図 6

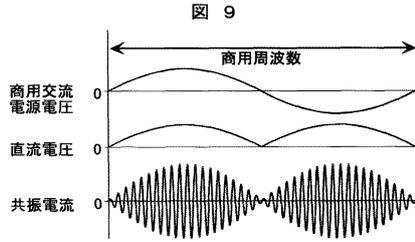


【 図 8 】

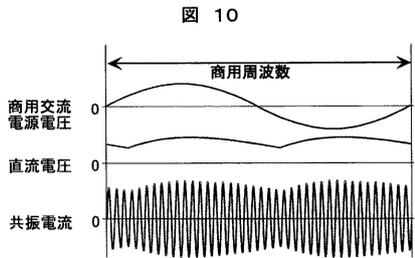
図 8



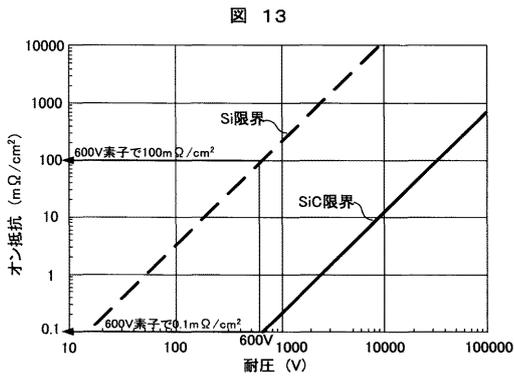
【図9】



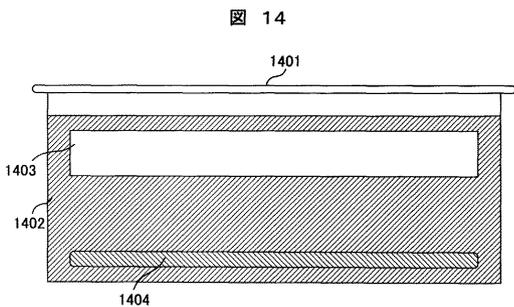
【図10】



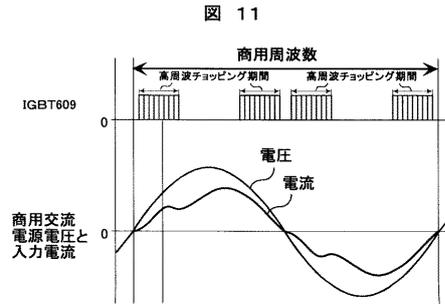
【図13】



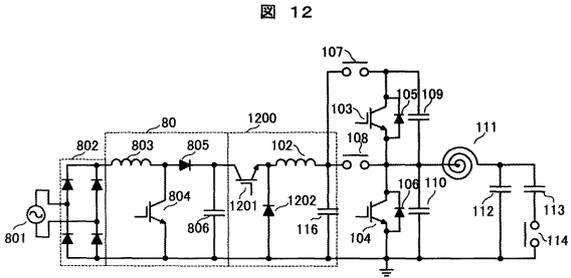
【図14】



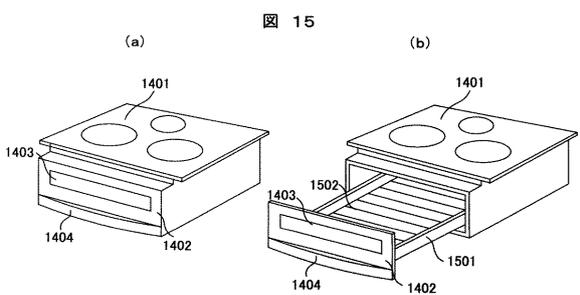
【図11】



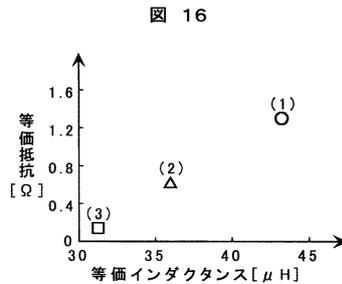
【図12】



【図15】

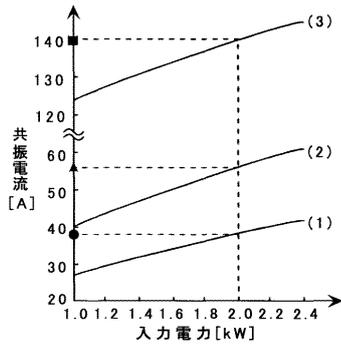


【図16】



【 図 1 7 】

图 17



フロントページの続き

- (72)発明者 神長 保男
茨城県日立市大みか町七丁目1番1号 株式会社日立製作所日立研究所内
- (72)発明者 叶田 玲彦
茨城県日立市大みか町七丁目1番1号 株式会社日立製作所日立研究所内
- (72)発明者 磯貝 雅之
茨城県日立市東多賀町一丁目1番1号 日立ホーム・アンド・ライフ・ソ
リューション株式会社電化事業部内
- (72)発明者 島田 直
茨城県日立市東多賀町一丁目1番1号 日立ホーム・アンド・ライフ・ソ
リューション株式会社電化事業部内
- Fターム(参考) 3K051 AA03 AA07 AB05 AC09 AD03 CD05 CD13