



Europäisches Patentamt  
European Patent Office  
Office européen des brevets



(11) **EP 0 989 786 B1**

(12) **EUROPÄISCHE PATENTSCHRIFT**

(45) Veröffentlichungstag und Bekanntmachung des  
Hinweises auf die Patenterteilung:  
**24.03.2004 Patentblatt 2004/13**

(51) Int Cl.7: **H05B 41/298**, H05B 41/392,  
H02J 9/06

(21) Anmeldenummer: **99126074.6**

(22) Anmeldetag: **09.12.1991**

(54) **Verfahren und Schaltungsanordnung zur Steuerung der Helligkeit und des Betriebsverhaltens von Gasentladungslampen**

Process and circuit for controlling the light intensity and the behaviour of gas discharge lamps

Procédé et circuit de commande de l'intensité lumineuse et du comportement de lampes à décharge

(84) Benannte Vertragsstaaten:  
**AT CH DE FR IT LI**

(30) Priorität: **07.12.1990 DE 4039161**

(43) Veröffentlichungstag der Anmeldung:  
**29.03.2000 Patentblatt 2000/13**

(62) Dokumentnummer(n) der früheren Anmeldung(en)  
nach Art. 76 EPÜ:  
**95114571.3 / 0 701 390**  
**91121150.6 / 0 490 329**

(73) Patentinhaber: **TridonicAtco GmbH & Co. KG**  
**6851 Dornbirn (AT)**

(72) Erfinder: **Luger, Siegfried**  
**6850 Dornbirn (AT)**

(74) Vertreter: **Schmidt-Evers, Jürgen, Dipl.-Ing. et al**  
**Patentanwälte Mitscherlich & Partner,**  
**Sonnenstrasse 33**  
**80331 München (DE)**

(56) Entgegenhaltungen:  
**EP-A- 0 450 728** **FR-A- 2 417 876**  
**US-A- 4 523 128**

**EP 0 989 786 B1**

Anmerkung: Innerhalb von neun Monaten nach der Bekanntmachung des Hinweises auf die Erteilung des europäischen Patents kann jedermann beim Europäischen Patentamt gegen das erteilte europäische Patent Einspruch einlegen. Der Einspruch ist schriftlich einzureichen und zu begründen. Er gilt erst als eingelegt, wenn die Einspruchsgebühr entrichtet worden ist. (Art. 99(1) Europäisches Patentübereinkommen).

## Beschreibung

**[0001]** Die vorliegende Erfindung betrifft ein Verfahren und eine Schaltungsanordnung zur Steuerung der Helligkeit und des Betriebsverhaltens von Gasentladungslampen.

**[0002]** Elektronische Vorschaltgeräte moderner Bauweise dienen der Ansteuerung von Leuchtstofflampen. Dabei werden die Leuchtstofflampen zum einen schonender betrieben und zum anderen kann der Wirkungsgrad derartiger Lampentypen heraufgesetzt werden. Ein elektronisches Vorschaltgerät weist dabei regelmäßig die folgenden Merkmale auf:

**[0003]** Über einen Netzeingangsfilter wird eine Versorgungsspannung, die eine Gleich- oder Wechselspannung sein kann, einem Gleichrichter und einem Zwischenkondensator zugeführt. Soweit das Gerät ausschließlich mit Gleichspannung betrieben wird, kann der Gleichrichter auch entfallen. Auf dem Zwischenkreiskondensator wird eine hohe Zwischenkreisspannung  $U_0$  gebildet, die bei üblicher Netzspannungsversorgung von 220 V in der Größenordnung von ca. 300 V liegt. An den Zwischenkreis schließt sich ein Wechselspannungsgenerator an, dieser wird von einem Halbbrücken- oder Vollbrückenwechselrichter gebildet. Er gibt eine frequenzvariable Ausgangsspannung an einen Ausgangs-Lastkreis ab, der, sofern keine Halbbrückenschaltung mit künstlichem Spannungsmittelabgriff vorgesehen ist, einen Serienresonanzkreis aufweist. In der Reihe zu dem Serienresonanzkreis liegt die Entladungsstrecke der zu steuernden Gasentladungslampe oder Leuchtstofflampe.

**[0004]** Die Ausgangsfrequenz des Wechselrichters beträgt in etwa 10 kHz bis 50 kHz.

**[0005]** Bei den genannten Frequenzen wird der Wirkungsgrad der angeschlossenen Leuchtstofflampen gegenüber einem Betrieb an dem 50 Hz-Versorgungsnetz erhöht. Eine erhöhte Richtausbeute wird bei gleicher elektrischer Leistungsaufnahme erzielt. Weiterhin kann aufgrund der hohen Frequenz die wechselrichter-ausgangsseitige Induktivität des Serienresonanzkreises kleingehalten werden. Schließlich erlaubt die variable Frequenzsteuerung eine Helligkeitsregelung der genannten - am normalen Netz nur schwer helligkeitsregelbaren (dimmbaren) - Leuchtstofflampe. Hinzu kommt schließlich, daß über die Frequenzsteuerung auch eine Zündung der Leuchtstofflampe vorbereitet und initiiert werden kann.

**[0006]** Zu dem vorgenannten Zündvorgang gehört zur Schonung der Leuchtstofflampen auch ein sogenannter Warmstart, bei dem die Heizwendeln der Leuchtstofflampe vorgeheizt werden, bevor die Lampe aufgrund von Resonanzerscheinungen mit einer hohen Zündspannung beaufschlagt wird, die zur Zündung und damit zum Betrieb der Gasentladungslampe führt. Die Variation der Frequenz, welche die Zündung kontrolliert, erlaubt auch im Betrieb der Gasentladungslampe durch Frequenzverschiebung eine nahezu stufenlose Hellig-

keitsregelung in weiten Grenzen. Eine solche stufenlose und kontinuierliche Steuerung der Helligkeit erfordert aufgrund des negativen Innenwiderstands der im Betrieb befindlichen Leuchtstofflampe besondere Maßnahmen.

**[0007]** Einen wesentlichen Gesichtspunkt für die Entwicklung eines modernen EVG's bildet daher zum einen eine möglichst vielseitige Steuerungsmöglichkeit, insbesondere eine Helligkeitsregelung. Zum anderen ist es ein Anliegen moderner EVG's, eine komfortable Handhabung und Bedienung vieler dezentral angeordneter Lichtquellen zu gewährleisten. Dies insbesondere im Hinblick auf Großprojekte, bei denen weitläufige Beleuchtungssysteme mit einer großen Anzahl von Lichtquellen zu installieren sind.

**[0008]** Ein in der US-4,523,128 beschriebenes Vorschaltgerät weist eine Steuereinrichtung auf, der über die Stromversorgungsleitung mittels Powerline Carrier Verfahren (PLC) digitale Steuerbefehle zugeführt werden. Diese Steuerbefehle umfassen u. a. Einschaltbefehle und Dimmwertbefehle zur Regelung der Helligkeit der Lampe. Sie werden in einer Decodiervorrichtung entschlüsselt und in Steuersignale zur Ansteuerung des Wechselrichters umgesetzt, so daß die gewünschte Lampenhelligkeit erzielt wird. Ferner werden die Lampe und der Wechselrichter bei Empfang eines Abschaltbefehls stillgelegt, um in diesem Zustand (SLEEP-Betriebszustand) möglichst wenig Energie zu verbrauchen.

**[0009]** FR 2 417 876 zeigt ein Vorschaltgerät, das bei Ausfall einer Betriebswechselspannung automatisch auf eine Notstromversorgung übergeht und einen Zündvorgang durchführt.

**[0010]** DE 3 518 063 A1 zeigt eine Betriebsschaltung für Leuchtstofflampen, wobei eine Notstromversorgung über die gewöhnliche Netzspannungsleitung erfolgt.

**[0011]** Es ist daher Aufgabe der vorliegenden Erfindung, ein Verfahren zur Steuerung der Helligkeit und des Betriebsverhaltens von Gasentladungslampen anzugeben, bei dem die Lampe auch bei Ausfall einer Versorgungswechselspannung betriebsfähig bleibt.

**[0012]** Die Aufgabe wird durch ein Verfahren entsprechend dem Anspruch 1 bzw. durch eine Schaltungsanordnung entsprechend dem Anspruch 2 gelöst.

**[0013]** Die Steuer- und/oder Regeleinrichtung wird vorzugsweise bei Vorliegen des dem SLEEP-Betrieb entsprechenden Abschaltbefehls zeitgleich mit dem Wechselspannungsgenerator oder geringfügig verzögert stillgelegt. Erst bei Empfang eines neuen Helligkeitsbefehls wird sie dann zusammen mit dem Wechselspannungsgenerator wieder aktiviert.

**[0014]** Neben dem stromsparenden SLEEP-Betrieb ermöglicht die Steuer- und Regeleinrichtung auch einen helligkeitsgeregelten Dimmbetrieb (DIMM). Zusätzlich zu der sich dadurch ergebenden komfortablen Helligkeitsregelung erlaubt die Steuer- und Regeleinrichtung schließlich auch zielgerichtet eine Erhöhung der Lebensdauer der Leuchtstofflampen sowie eine Gewähr von Sicherheitsinteressen. Mit ihrer Hilfe kann bei-

spielsweise das Betriebsverhalten und der jeweilige Betriebszustand der von einem EVG versorgten Leuchtstofflampen genauestens gesteuert und überwacht werden. So werden Warmstart-, Zünd-, Dimm- und Abschaltvorgang (ZÜND, DIMM, AUS, EIN) mit hoher Präzision und lampenschonend aneinandergereiht. Unzulässige Betriebsbedingungen werden vermieden, vor einer jeweiligen Zündung wird für eine ausreichende Vorwärmung der Heizwendeln gesorgt.

**[0015]** Gestützt auf die Zeichnung wird nachfolgend eine Ausführungsbeispiel der Erfindung näher erläutert.

**[0016]** Es zeigen:

Fig. 1 ein Blockschaltbild eines EVG's gemäß der vorliegenden Erfindung,

Fig. 2 ein Blockschaltbild eines Systemgedankens, bei dem mehrere dezentrale EVG's mit einem zentralen Steuergerät über eine Busleitung verbunden sind,

Fig. 3 ein Blockschaltbild eines Ausführungsbeispiels der Steuer- und Regeleinrichtung als integrierte Schaltung,

Fig. 4 ein Prinzipschaltbild eines Eingangskreises mit zwei Meßwerterfassungen,

Fig. 5 ein Ausführungsbeispiel der transformatorgekoppelten Wendelbeheizung einer Leuchtstofflampe mit drei Meßfühlern,

Fig. 6 ein Ausführungsbeispiel eines Ausgangskreises mit einem Symmetrieelement für zwei Leuchtstofflampen,

Fig. 7 ein Prinzipschaltbild des Wechselspannungsgenerators mit ihn ansteuernder Treiberschaltung,

Fig. 8a-c jeweils ein Blockschaltbild der Sende- und Empfangseinrichtung mit verschiedenen ausgestalteten Koppelschaltungen zur Busleitung,

Fig. 9 ein Helligkeits- Zeitdiagramm zur Erläuterung des Abschalt- und des Notbeleuchtungsbetriebes,

Fig. 10 ein Helligkeits-Zeitdiagramm zur Erläuterung der Softstart- bzw. Softstopfunktion bei einer Systemkonfiguration gemäß Fig. 2.

**[0017]** Fig. 1 zeigt zunächst ein Blockschaltbild eines Ausführungsbeispiels eines erfindungsgemäßen EVG's. Die Netzspannung  $U_N$  wird - ggf. über einen Schalter S1 - dem Eingangsschaltkreis 20 (Gleich-

richterschaltkreis) zugeführt. Dieser erzeugt die Zwischenkreisspannung  $U_0, U_{dc}$ , die dem Wechselspannungsgenerator 30 (Wechselrichter) zugeführt wird. Der Wechselspannungsgenerator 30 gibt seine hochfrequente Ausgangsspannung  $U_{HF}$  an einen Ausgangs-Lastkreis 40 ab, der eine oder mehrere Leuchtstofflampen LA1, LA2 enthält. Sowohl dem Wechselspannungsgenerator 30 als auch dem Lastkreis 40 sind eine Mehrzahl von System-Meßwerten (Prozeßgrößen) entnehmbar. Gemeinsam werden die Meßwerte einer Steuer- und Regelschaltung 17 zugeführt, die ihrerseits die digitalen Ansteuersignale für den Wechselrichter 30 erzeugt. Diese werden über eine Treiberschaltung 31 potentialverschoben und den Ausgangs-MOS-FETs des Wechselrichters zugeführt. Der Steuer- und Regeleinrichtung 17 ist außerdem eine Sende- und Empfangseinrichtung 10 zugeordnet, die über eine Busleitung 12 mit anderen EVGs und/oder mit einem zentralen Steuergerät 50 verbunden ist.

**[0018]** Letzteres wird von Fig. 2 gezeigt. Dort sind eine Mehrzahl von EVGs 60-1, 60-2, 60-3, ..., 60-i an einer gemeinsamen Busleitung 12 angeschlossen. Alle EVGs sind über diese Busleitung mit dem zentralen Steuergerät 50 verbunden, dem eine Anzeigeeinheit 51 zugeordnet ist. Über die Busleitung 12 wird es nun möglich, einzelne oder mehrere der genannten EVGs anzusteuern und ihnen Befehle zu übertragen, wie Ausschalten, Einschalten, Zünden o. ä. Auch können Helligkeitswerte voreingestellt werden und im Gegenzug Fehlerinformationen von den einzelnen Geräten abgefragt werden. So ist das Steuergerät 50 jederzeit über den Gesamt-Systemzustand informiert, wodurch ein hohes Maß an Betriebssicherheit gewährt werden kann und eine beschleunigte Wartung der dezentralen EVGs, bzw. für deren Leuchtstofflampen, möglich wird.

**[0019]** Die in Fig. 1 gezeigten Funktionsblöcke 20, 30, 40, 10, 17 werden anhand der folgenden Figuren nun näher erläutert.

**[0020]** Fig. 3 zeigt hierzu die Steuer- und Regeleinrichtung 17 als integrierte Schaltung. Ihr werden die Vielzahl von Meßwerten m, welche den Prozeßsignalen der Fig. 1 entsprechen, zugeführt. Sie gibt zwei digitale Ansteuersignale für die Endstufen-Transistoren des Wechselrichters 30 ab, die über eine Treiberschaltung 31 noch verstärkt und potentialverschoben werden.

**[0021]** Neben den m Meßwerten werden der Steuer- und Regeleinrichtung 17 auch n Sollwerte zugeführt. Diese beeinflussen das vorgebbare Steuer- und Regelverhalten. Weiterhin ist als Teil der Steuer- und Regelschaltung 17 oder separat eine Sende- und Empfangseinrichtung 10 vorgesehen, die direkt oder mittels eines Koppelschaltkreises mit der Busleitung 12 verbunden ist. Sie bildet die serielle Schnittstelle, die es der Steuer- und Regeleinrichtung ermöglicht, Fehler- und Betriebszustandsinformationen dem zentralen Steuergerät 50 zu übermitteln.

**[0022]** Die zuvor genannten n Sollwerte können auch dieser Sende- und Empfangseinrichtung 10 zugeführt

werden, die sie nach entsprechender Aufbereitung an die Steuer- und Regelschaltung 17 weitergibt. Sollwerte können beispielsweise sein der Notbeleuchtungspegel (NOT), der minimale Helligkeitspegel (MIN) und der maximale Helligkeitspegel (MAX), innerhalb letzterer beider kann sich der vorgebbare Helligkeitspegel (DIMM) im Betrieb bewegen.

**[0023]** Als Befehls- und Datenworte sowie als Fehlerinformationsworte werden serielle digitale Datenworte verwendet, deren Länge 8 bit ist. Andere Wortlängen sind möglich. Jedem dezentralen EVG wird eine Adresse zugeordnet, die es ermöglicht, einzelne EVGs über die Adresse der Sende- und Empfangseinrichtung 10 anzusprechen und Informationen von ihnen abzufragen oder ihnen Befehle zu erteilen. Die bidirektionale Arbeitsweise der Busleitung 12 ermöglicht ein problemloses und aufwandsarmes Verkabeln einer Vielzahl von dezentralen EVGs mit einem zentralen Steuergerät (50).

**[0024]** Fig. 4 zeigt ein Prinzipschaltbild eines Eingangskreises, wie er zur Speisung des Wechselspannungsgenerators 30 aus einem Versorgungsnetz mit der Spannung  $U_N$  verwendbar ist. Der Eingangskreis besteht aus kapazitiven Eingangsfiltren sowie ggf. aus einer Oberwellendrossel. Die Kondensatoren in Y-Schaltung dienen der Funkentstörung. Ihnen ist ein Überspannungsableiter oder ein VDR parallel geschaltet. Es schließt sich ein Vollwellengleichrichter an, der dann entfallen kann, wenn das Gerät betriebsmäßig mit Gleichspannung betrieben wird. Dem Gleichrichter nachgeschaltet ist ein Zwischenkreiskondensator C4, der sich bei 220 V Netzspannung auf ca. 300 V mit einer Restwelligkeit von ca. 10 % auflädt.

**[0025]** Aufgrund eines niedrig zu haltenden Crestfaktors sollte die Zwischenkreisspannung  $U_0$  gut geglättet sein.

**[0026]** Parallel zum Zwischenkreiskondensator C4 liegt ein Spannungsteiler R18, R28, an dem ein der Zwischenkreis-Spannung proportionales Meßsignal abgreifbar ist. An einem Tiefpaß R21, C25 wird ein der Versorgungsspannung proportionales Signal erfaßt und ebenso, wie das zwischenkreisspannungs-abhängige Meßsignal der Steuer- und Regeleinrichtung 17 zugeführt. Beide Meßsignale dienen der Versorgungsspannungs-Überwachung und damit der Betriebssicherheit des EVG.

**[0027]** Fig. 5 zeigt ein Ausführungsbeispiel eines erfindungsgemäßen Lastkreises 40 mit einem Heizübertrager L5 für die Vorheizung der Wendeln der Leuchtstofflampe LA1. In Fig. 5 ist lediglich einer von einem Paar von Lampenkreisen gezeigt. Das Ausführungsbeispiel der Erfindung weist ein Paar dieser Zweige auf, d. h. zwei Leuchtstofflampen LA1, LA2 an einem Wechselspannungsgenerator-Ausgang, der die hochfrequente Wechselspannung  $U_{HF}$  zwischen den in Serie geschalteten Leistungs-Schalttransistoren V21 und V28 abgibt. Der Wechselspannungsgenerator wird aus der in Fig. 4 gezeigten Eingangsschaltung 20 mit einer Zwischenkreisspannung  $U_{dc}$  versorgt. Da die Leuchtstofflampen

einen negativen Innenwiderstand bei Betrieb besitzen, müssen sie beim Zündvorgang (ZÜND) mit hohen Spannungsspitzen und beim Heizen der Wendeln mit entsprechender Heizenergie versorgt werden. Ausgehend von dem Ausgangsanschluß des Wechselrichters 30 führt ein Serienresonanzkreis L2, C15 über ein Symmetrieelement TR1, welches später erläutert wird, auf die Entladungsstrecke H2, H4 der Leuchtstofflampe. Weiterhin ist zu der Leuchtstoffröhre ein Meßwiderstand R32 in Serie geschaltet, an welchem eine dem Lampenstrom  $I_{L1}$  proportionale Spannung abgegriffen und der Steuer- und Regelschaltung 17 zugeführt wird. Zwischen Spule L2 und Kondensator C15 ist ein Zündkondensator C17 gegen Erde (NULL) geschaltet. Mit Hilfe dieser Anordnung kann die Dimmerkennlinie der Entladungslampe vergleichmäßig werden, da bei steigender Frequenz der Widerstand des Kondensators C 15 abnimmt und der Widerstand der Entladungslampe zunimmt. Parallel zu dem Zündkondensator C17 liegt auch die Primärwicklung des Heizübertragers L5 sowie in Serie zu dieser weiterhin eine Zenerdiode V15 und ein Meßwiderstand R10. An letzterem wird eine dem Heizwendelstrom  $I_{W1}$  proportionale Spannung abgegriffen und dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 als weitere Systemmeßgröße zugeführt. Da der Wechselrichter 30 eine Ausgangsspannung einprägt und der Heizübertrager im wesentlichen parallel zur Leuchtstofflampe LA1 liegt, wird über den Heizübertrager auf seine Sekundärwicklungen eine Spannung eingeprägt. Die beiden Sekundärwicklungen versorgen je potentialfrei eine der beiden Heizwendeln H1, H2 und H3, H4. An dem primärseitigen Meßwiderstand R10 wird so die Summe der Heizwendelströme  $I_{W1}$  gemessen.

**[0028]** Die weiterhin in Serie geschaltete Zenerdiode V 15 erzeugt in der Primärwicklung von L5 eine Gleichstromkomponente, die aber nicht übertragen wird, sondern im Lampenstrom  $I_{L1}$  fehlt und damit die Entladung der Lampe mit einem zusätzlichen Gleichstromanteil in der Größenanordnung von ca. 1 % des tatsächlichen Entladungsstromes versorgt. Dies verhindert den Effekt der "laufenden Schichten", die bei Dimmung der Lampen auftreten. Die "laufenden Schichten" bestehen aus insbesondere beim Dimmen auftretenden Hell-/Dunkelzonen, die mit einer vorgegebenen Geschwindigkeit längs der Röhre laufen. Ein Überlagern von geringem Gleichstrom beschleunigt diesen Lauffeffekt derart, daß er nicht mehr störend wirkt.

**[0029]** Zum Heizen wird der Wechselrichter 30 mit einer hohen Frequenz  $f_{max}$  betrieben, so daß an C17 eine Wechselspannung auftritt, die nicht zum Zünden der Lampe LA1 geeignet ist. Über L5 werden in diesem Betriebszustand die Wendeln der Lampe beheizt, wobei, bedingt durch den Kaltleitereffekt der Wendeln, die Lampe zuerst einen hohen und dann einen geringeren Heizstrom aufnimmt. Nach ca. 750 msec Vorheizzeit wird die Zündung (ZÜND) der Lampe eingeleitet.

**[0030]** Beim Zünden der Leuchtstofflampe wird die Frequenz  $f$  des Wechselrichters 30 reduziert, sodaß sie

näher an die Resonanzfrequenz  $f$  des Ausgangs-Serienresonanzkreises L2,C15 herankommt. Dadurch entsteht an C17 eine Spannungsüberhöhung, die in der Größenordnung von ca. 750 V (Spitze) liegt. Hierdurch wird eine funktionsfähige Lampe gezündet.

**[0031]** Sobald die Lampe LA1 oder LA2 gezündet hat, wird der Serienresonanzkreis L2,C15 oder L3,C16 stark bedämpft. Dies bewirkt einerseits eine Verschiebung der Resonanzfrequenzen  $f_0$  und andererseits ein sofortiges Absinken der an der jeweiligen Lampe liegenden Wechselspannung. Das Absinken wird über den parallel zur Lampe geschalteten Spannungsteiler R27,R25 von dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 erkannt. Dieser leitet daraufhin die eigentliche Betriebsphase (DIMM) der Lampen ein.

**[0032]** Zum effektiven Betrieb der Lampe wird die Frequenz  $f$  des Wechselrichters 30 so geregelt, daß die Leistung der Lampe dem vorgegebenen Sollwert, d. h. dem gewünschten Helligkeitsniveau, entspricht. Je höher die Frequenz im Betriebszustand wird, desto geringer wird die Lampenhelligkeit. Die Betriebsfrequenz des Wechselspannungsgenerators 30 kann dabei durchaus auch auf Werte verschoben werden, die in der Größenordnung der Heizfrequenz oder darüber liegen. Auch kann bei einer maximalen Leistung (MAX) eine Ausgangsfrequenz eingestellt werden, die unterhalb der Zündfrequenz, aber noch oberhalb der Resonanzfrequenz des Serienresonanzkreises L2,C15 liegt.

Der Betriebszustand des Lampenkreises 14 kann abhängig von der eingesetzten Lampe, beispielsweise Argon-, Krypton-Lampe, oder abhängig von der gewählten Lampenleistung, stark variieren.

**[0033]** Die Kombination aus dem Kondensator C24 und den Dioden V30, V31 bewirkt eine frequenzabhängige Bedämpfung des Ausgangskreises bei Spannungsüberhöhung. Sie ist vor allem dann wichtig, wenn hohe Frequenzen und hohe Impedanzen vorkommen, also z.B. bei fehlender Lampe oder beim Vorheizen bei bereits warmer Wendel. Die Beschaltung dieser Art hilft, die Spannungsüberhöhung bei nicht gezündeter oder fehlender Lampe dann zu begrenzen, wenn sie unerwünscht ist. C24 ist so gewählt, daß die Bedämpfung zum Zündzeitpunkt klein genug bleibt.

**[0034]** Fig. 6 zeigt den Ausgangskreis der Fig. 5 für den zweiflämmigen - zwei Leuchtstofflampen an einem Wechselrichter - Betrieb. Hier ist auch der Symmetrieübertrager TR1 vollständig eingezeichnet. Jede Wicklung wird von einem der beide Lampenströme durchflossen. Dies geschieht gegenseitig, so daß bei Stromamplituden-Abweichung eine resultierende Magnetisierung entsteht, die in dem induktiven Element eine Spannung induziert, welche symmetrierend wirkt. Ein solcher Übertrager ist vorteilhaft, wenn durch Bauteiltoleranzen und Lampentoleranzen sowie unterschiedlichen Temperaturbedingungen die beiden Lampen im gedimmten Zustand unterschiedlich hell brennen würden. Durch das Symmetrieelement TR1 wird dies bei zweilampigen Leuchten vermieden. Werden mehrere Paare von Lam-

pen an einem Wechselspannungsgenerator-Ausgang betrieben, so ist für jeweils ein Paar ein solches Symmetrieelement TR1 vorzusehen.

**[0035]** Aus Fig. 6 ist weiterhin ersichtlich, daß jeder Leuchtstofflampe ein individueller Serienresonanzkreis vorgeschaltet ist sowie ein individueller Zündkondensator C17,C18 parallelgeschaltet ist. Dies ermöglicht eine relativ unabhängige Zündphase sowie einem Gleichlauf im Dimmbetrieb. Parallel zu den Zündkondensatoren C17,C18 liegt jeweils ein Spannungsteiler R25-R28, die ein der Ausgangs-Wechselspannung proportionales Signal an die Steuer- und Regeleinrichtung 17 führen. In gleicher Weise ist es auch möglich, die Spannungsteiler direkt parallel zur Leuchtstofflampe zu schalten, d. h. hinter das Symmetrieelemente TR1. In Serie zu den Lampen, dies war anhand von Fig. 5 bereits für einen Lampenkreis erläutert, findet sich je ein Strommeß-Shunt R31,R32. An ihnen wird ein dem Lampenstrom proportionales Signal gewonnen, welches im Steuer- und Regelschaltkreis 17 mit dem vorgenannten Lampenspannungssignal multiplizierbar ist. Auf diese Weise wird sichergestellt, daß jederzeit ein der tatsächlichen Lampenleistung  $P_{ist}$  bzw. der Helligkeit  $E$  proportionales Signal zur Verfügung steht, das einer genauen Helligkeitsregelung als Istwert vorgebar ist.

**[0036]** Fig. 7 zeigt detaillierter den Wechselrichter 30 mit seinen Ausgangs-Leistungstransistoren V28,V21. Zwischen ihnen wird die hochfrequente Wechselspannung  $U_{HF}$  an den zuvor erläuterten Lastkreis 40 abgegeben. Angesteuert werden die beiden Leistungstransistoren über einen Ansteuer-Schaltkreis 31, der seine Steuersignale von dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 erhält. Ggf. kommen unsymmetrische Abschalt-/Einschaltverzögerungen für die jeweiligen Transistoren in Betracht, so daß ein gemeinsames Leiten beider Transistoren V21,V28 grundsätzlich vermieden werden kann. Der obere Transistor wird über eine (nicht eingezeichnete) Bootstrap-Schaltung versorgt, der untere Transistor und die Systemsteuerung 10,17,31 erhalten ihre Ansteuerspannung über einen Vorwiderstand und einen Glättungskondensator C5 aus der Zwischenkreis-Spannung  $U_0$ . Neben der genannten Stromversorgung aus dem Zwischenkreis findet auch eine verlustarme Wechselspannungskopplung aus dem schwingenden Wechselrichter 30 über einen Koppelkondensator C21, die Dioden V12,V7 und die Induktivität L7 in die Speicherkapazität C5 statt.

**[0037]** Der durch den Vorwiderstand oder eine Stromquelle  $I_q$  dem Glättungskondensator C5 zuführbare Strom ist ausreichend, um das IC31 und die Steuer- und Regelschaltung 17 im abgeschalteten Betrieb (SLEEP) zu versorgen.

**[0038]** Bei Betrieb des Wechselrichters reicht die über einen Kondensator C21 ausgekoppelte, über die genannten Bauteile V12,V7,L7 gleichgerichtete und über C5 geglättete lasteingekoppelte Versorgung aus. Diese Versorgungsspannungsgewinnung ist nahezu verlustfrei, da lediglich reaktive Elemente zur Strombegren-

zung eingesetzt werden. Mittels der in den unteren Wechselrichter-Halbzweig des Transistors V21 eingeschalteten antiparallelen Dioden V14, V15 und dem diesen parallel geschalteten Widerstand R34 wird eine dem Zweigstrom  $I_{\max}$  proportionales Spannungssignal  $U_{\text{Kap}}$  gewonnen. Dieses wird, wie die anderen Prozeßsignale dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 zugeführt. Er kann hieraus die Stromrichtung des durch den Wechselrichter im Moment vor dem Öffnen von V21 fließenden Stromes feststellen. Ist dieser Strom negativ, so befindet sich der Lastkreis 40 des Wechselrichters 30 in einem unzulässigen kapazitiven Bereich. Er stellt hierbei eine Gefahr für den steuernden Wechselrichter dar. Neben der reinen Amplituden-Detektion kann auch eine Phasenlagen-Betrachtung herangezogen werden, bei der der Laststrom  $I_{L1}$  in Bezug zum Wechselrichter-Zweigstrom  $I_{\max}$  gesetzt wird und hieraus die relative Phase beider Ströme zur Detektion des Betriebszustandes herangezogen wird.

**[0039]** Eine Erkennung eines unzulässigen kapazitiven Betriebsverhaltens wird von der Steuerschaltung 17 mit einer Erhöhung der Betriebsfrequenz  $f$  des Wechselrichters 30 beantwortet, womit der Lastkreis 40 wieder induktiv betrieben wird. Die vorgenannte kapazitive Betriebsweise tritt vorwiegend bei geringer Versorgungsspannung auf. Mit der Zweigstromerfassung kann ein Zerstören von Bauelementen sicher vermieden werden.

**[0040]** Fig. 8 zeigt die Sende- und Empfangseinrichtung 10 sowie das ihr vorgeschaltete Koppelfilter, mit dem die Busankopplung zu der Steuerleitung 12 erfolgt. Der Digitalschnittstelle 10 sind in diesem Beispiel die Sollwerte für minimale-, maximale- und Notbeleuchtungshelligkeit ( $U_{\text{NOT}}, U_{\text{MIN}}, U_{\text{MAX}}$ ) vorgegeben. Weiterhin ist ein Digitaleingang DAT vorgesehen, über den sowohl die Steuersignale von einem zentralen Steuergerät zum dezentralen EVG gelangen, als auch die Fehlersignale von dem dezentralen EVG zu dem zentralen Steuergerät übermittelt werden. Das serielle Interface ermöglicht die Fernsteuerung des elektronischen Vorschaltgerätes durch ein digitales Befehlssignal oder Befehlswort. Als solches digitales Signal ist ein 8 bit-Datenwort vorgesehen. Es wird von den beiden Kondensatoren C22, C23 differenziert, sodann um die Hälfte der Versorgungsspannung des Regelschaltkreises 17 bzw. des Sende- und Empfangsschaltkreises 10 potentialverschoben und dann über einen Dämpfungskondensator C12 dem Digitaleingang DAT der Schnittstelle 10 zugeführt. Hierdurch können sowohl die 50 Hz-Netzfrequenz unterdrückt, als auch die Eingangsströme jeder Schnittstelle geringgehalten werden. Fig. 8b zeigt eine weitere Ausgestaltung der Busankopplung. Hierbei sind die beiden Busleitungen 12 mit dem Dateneingang der Digitalchnittstelle induktiv gekoppelt. Werden EVGs mit dem in Fig. 8a dargestellten Koppelfilter an verschiedenen Phasen des Drehstromnetzes betrieben, können Ausgleichsströme fließen, die die Datenübertragung störend beeinflussen. Diese Ausgleichsströme können

zwar in der Schaltung gemäß Fig. 8b ebenfalls fließen, sie heben sich allerdings auf, da keine primärseitige Masseverbindung existiert. Eine vorteilhafte Weiterbildung dieser Schaltung zeigt Fig. 8c. Durch die Verwendung einer Sekundärwicklung mit Mittelanzapfung wird die Schaltung verpolungssicher. Anwendbar ist auch eine optische Kopplung, jedoch weist diese einen erhöhten Stromverbrauch auf.

**[0041]** Als Stellsignale werden 255 (entsprechend 8 bit) Helligkeitswerte vorgesehen. Auch das Steuersignal "AUS", dargestellt durch das binäre Wort "Null" ist möglich. Durch das vorgenannte Signal AUS versetzt sich das Gesamt-EVG sofort oder nach einer geringen Zeitspanne in einen stromsparenden Abschaltmodus (SLEEP). In ihm wird der Meßstromverbrauch des gesamten Vorschaltgerätes minimal. Der Wechselrichter 30 und die Ansteuerschaltung 31 werden stillgelegt und ggf. nach geringer weiterer Zeitverzögerung auch die wesentlichen Baugruppen des Steuer- und Regelschaltkreises 17. Lediglich die Empfangsschaltung der Sende- und Empfangseinrichtung 10 und die Überwachungsschaltung für die Erkennung eines Notbetriebes (NOT) bleiben aktiviert. Die Gesamtkreisleistung sinkt damit unter 1 W. Trifft jedoch in einem solchen Zustand ein neues Stellsignal ein, so nimmt die Steuer- und Regelschaltung 17 sofort die Einschaltsequenz vor, die mit Vorheizen und Zündvorgang (ZÜND) in den stationären Betrieb überleitet und dort wird für eine sofortige Einstellung des gewünschten Helligkeitswertes (DIMM) gesorgt.

**[0042]** Neben der Steuerung der Helligkeit und des Notbeleuchtungsmodus sowie des Abschalt-Modus (SLEEP-Mode) obliegt dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 auch die Aufgabe, sämtlichen vorgenannten Prozeßgrößen die Informationen zu entnehmen, die zur Überwachung und Steuerung des EVG von Wichtigkeit sind.

**[0043]** Dies sind die Spannungsüberwachung, die Notbetriebs-Aufrechterhaltung und die Überwachung der Leuchtstofflampen hinsichtlich Wendelbruch oder Gasdefekt. Auch werden durch die Meßgrößen die verschiedenen Betriebszustände der Leuchtstoffröhre, wie Zünden, Vorheizen und stationärer Betrieb unterscheidbar. Nachfolgend sollen die gemessenen und zur Überprüfung herangezogenen Prozeßgrößen zusammengefaßt werden:

Versorgungsspannung  $U_{\text{ac}}, U_{\text{N}}$ ,  
 Unter-/Überspannung  $U_{\text{Nmin}}, U_{\text{Nmax}}$ ,  
 Batteriespannung  $U_{\text{B}}$ ,  
 Zwischenkreisspannung  $U_0, U_{\text{dc}}$ ,  
 Lampenstrom/Betriebsstrom  $I_{L1}, I_{L2}$ ,  
 Lampenspannung  $U_{L1}, U_{L2}$ ,  
 Ausgangsspannung  $U_{\text{HF}}$ ,  
 Ausgangsstrom  $I_{\text{HF}}$ ,  
 Wendelstrom  $I_{W1}, I_{W2}$ ,  
 Wechselspannungsgenerator-Zweigstrom  $I_{\text{Kap}}$ .

**[0044]** Anhand der aufgeführten Größen werden Überspannung und Unterspannung im Zwischenkreis und im Versorgungskreis erfaßt. Die Steuer- und Regelschaltung 17 schaltet dabei alle Funktionen ab, wenn die Spannung zu hoch wird, und kann erst wieder in Funktion gehen, wenn die Spannung einmal ab- und wieder zugeschaltet wurde.

**[0045]** Das Auftreten von Unterspannung - welches zu einem gefährdenden kapazitiven Betrieb des Wechselrichters führt - wird damit beantwortet, daß die Ansteuerschaltung 31 gesperrt wird. Solange die Netzversorgung nicht die notwendige Spannung hat, um den Heizvorgang der Wendeln zu garantieren und den kapazitiven Betrieb zu vermeiden, nimmt die Steuer- und Regeleinrichtung 17 keine Zündung vor. Erst nach Überschreiten eines vorgebbaren Schwellenwertes wird der Zündvorgang ausgelöst. Dieses geschieht automatisch.

**[0046]** Eine Notbetriebsumschaltung auf eine vorgebbare Notbeleuchtungs-Helligkeit erfolgt beispielsweise dann, wenn über den üblichen Wechselspannungs-Versorgungseingang des Einschaltkreises 20 und über den Meßfühler R21,C25 (Fig. 4) eine Gleichspannung  $U_N$  von dem Regelschaltkreis 17 erkannt wird. Hierzu dient eine Zähllogik, die bei Ausbleiben der Über- oder Unterschreitung eines vorgegebenen Schwellenwertes den Notbetrieb einleitet. Dies kann nach einer vorgegebenen Totzeit geschehen, die einzelne, möglicherweise fehlende, Halbwellen, überbrückt.

**[0047]** Fällt in einem Leuchtensystem die normal speisende Wechselspannung  $U_{ac}$ ,  $U_N$  aus, so wird eine Notspannungsversorgung  $U_B$ , die aus Batterien oder einem Generator gewonnen wird, auf die Netzspannungsleitung gelegt. Dies erkennen die EVGs automatisch.

**[0048]** Im Notbetrieb wird die Helligkeit der Leuchtstofflampen nicht mehr durch den digital vorgegebenen Helligkeitswert DIMM vorgegeben, sondern durch einen dezentral am Gerät vorgebbaren Trimmwert, der über den Eingang  $U_{NOT}$  vorgebbbar ist. Sollte sich das EVG beim Eintreten dieses Notbetriebes im Abschalt-Modus (SLEEP) befinden, d. h. Lampe und Wechselrichter abgeschaltet, so führt es zuerst den normalen Zündvorgang (ZÜND) durch, um nachher auf die Notbetriebs-helligkeit zu stellen.

**[0049]** Bei erkanntem Ende des Notbetriebszustandes geht das EVG in den vorherigen Zustand zurück, dies kann der AUS-Zustand sein, wenn sich das EVG vorher dort befand. Dies kann jedoch auch der ursprüngliche Helligkeitswert (DIMM) sein, sofern dieser vor Anforderung des Notbetriebes vorlag.

**[0050]** Über die Erfassung des Wendelstromes erfolgt eine Erkennung, ob entweder eine Lampe nicht eingesetzt ist oder eine der beiden Wendeln gebrochen ist. In einem dieser Fehler-Fälle wird der Wechselrichter 30 an seiner maximalen Frequenz  $f_{max}$  betrieben, was einerseits einen nach wie vor fließenden Heizstrom zur Folge hat, wenn die defekte Lampe ausgetauscht wor-

den ist und andererseits die Spannung an der defekten Lampe auf das kleinstmögliche Maß heruntersetzt. Dies ist zur Einhaltung der Sicherheitsbestimmung nach VDE wichtig. Der induktive Teil des Serienresonanzkreises im Ausgang wird bei der genannten hohen Frequenz  $f_{max}$  gegenüber dem kapazitiven Widerstand des Zündkondensators C17 so hoch, daß die Spannung am Ausgang auf ungefährliche Werte beschränkt wird und keine Gefahr für das Wartungspersonal besteht.

**[0051]** Bei Einsetzen einer funktionsfähigen Lampe wird ohne weitere Maßnahmen nach Abwarten der Vorheizdauer der Zündvorgang (ZÜND) eingeleitet.

**[0052]** Die interne Ablaufsteuerung im Steuer- und Regelschaltkreis 17 begrenzt weiterhin auch die Anzahl der Startversuche auf zwei und setzt (sendet) immer dann, wenn ein Fehlerfall vorliegt, wenn z. B. die Lampe fehlt, wenn ein Wendelbruch oder ein Gasdefekt vorliegt, ein Fehlersignal über die Sende- und Empfangseinrichtung 10 auf dem bidirektionalen Bus 12 ab. Dies gilt auch im Notbetrieb, da beim Defekt der Lampe der Notbetrieb nicht eingehalten werden kann.

**[0053]** Verdrahtungsfehler, die zu einem Kurzschluß der Entladungsstrecke der Lampe führen, können aufgrund der Prozeßsignale dann erfaßt werden, wenn die Lampenspannungen auf einen vorgegebenen minimalen Wert hin überwacht werden. Dabei führt eine Unterschreitung dieses vorgegebenen Wertes, wie bei der Netzüberspannungs-Überwachung zu einem Abschalten des gesamten EVG.

**[0054]** Auch die Zündunwilligkeit der Lampe, z. B. durch Gasdefekt, wird von dem Steuer- und Regelschaltkreis 17 erkannt. Wenn die Lampe innerhalb einer vorgegebenen Zündvorgabezeit nicht gezündet werden kann, d. h. wenn ein Abfallen der Spannung an dem Zündkondensator C17 innerhalb dieser Zeitspanne nicht eintritt, greift die genannte Sperre ein.

**[0055]** Neben einem vollständigen Abschalten und einer Fehlermeldung kann auch eine Wiederholzeit abgewartet werden, nach der ein erneuter Zünd- und Startversuch unternommen wird. Wird auch hierbei kein Zünd-erfolg bewirkt, so reagiert die Steuer- und Regelschaltung 17 wie bei Heizwendelbruch und setzt die Frequenz des Wechselrichters 30 auf maximalen Wert  $f_{max}$ .

**[0056]** Bei Austauschen der Lampe, was der Steuer- und Regelschaltkreis 17 an einem Ansteigen der Lampenspannung oder an einem Verändern des Heizwendelstromes erkennt, erfolgt nach Wiedereinsetzen einer neuen Lampe neuerlich ein Zündversuch.

**[0057]** Zur Helligkeitsregelung der Leuchtstofflampen sei folgendes erläutert. Es findet eine echte Helligkeitsregelung Anwendung, da diese lampentypunabhängig gleiche Lampenleistungen - bei im wesentlichen gleichem Lampenwirkungsgrad - gewährleistet. Die istwertbestimmenden Meßgrößen Lampenstrom, Lampenspannung werden multipliziert und analog oder digital mit den über die Sende- und Empfangseinrichtung 10 ferngesteuert vorgegebenen Sollwerten verglichen. Das Vergleichsergebnis steuert unmittelbar oder über

einen Regler die Frequenz  $f$  des Wechselspannungsgenerators 30. Wird eine genauere Helligkeitsabstufung gewünscht, so kann eine logarithmische Sollwertanpassung erfolgen. Auf gleiche Weise kann eine exponentielle Istwertgewichtung durchgeführt werden. Neben der Lampentypunabhängigkeit wird auch eine Kompensation von Lampenalter, von der bestehenden Betriebstemperatur und auch von der möglicherweise schwankenden Netzspannung  $U_N$  erreicht.

**[0058]** Mit der prozeßsignalgesteuerten Betriebszustandsüberwachung wird es auch möglich, das Zünden der Lampen auf kleine Helligkeitswerte durchzuführen, wobei der normalerweise auftretende Lichtimpuls vermieden werden kann. Letzterer ist bedingt durch die sich im Ausgangskreis durch den Zündvorgang speichernde Energie, die dann nach Zünden schlagartig in die Lampe entladen wird. Zur Unterdrückung bzw. Beseitigung wird eine schnelle Zünderkennung - über die Änderung der Lampenbrennspannung  $U_{L1}, U_{L2}$  - vorgesehen, sowie eine schnelle Reduktion des Lampenstroms nach dem Zünden ausgeführt. Letzteres durch augenblickliche Verschiebung der Wechselrichter-Ausgangsfrequenz in Richtung zu höheren Frequenzen hin. Hierdurch wird der Glimmbereich zwischen dem Zünden und der stationären Gasentladung künstlich verlängert. Hierdurch würde unter normalen Umständen eine Reduktion der Lampenlebensdauer auftreten. Dies wird gem. dem Ausführungsbeispiel jedoch vermieden, da die Verlängerung der Glimmphase nur für die kritischen niedrigen Helligkeitswerte eingesetzt wird. Für große Helligkeitswerte wird der Strom auf einem höheren Pegel gehalten, wodurch die Glimmphase verkürzt wird. Dies kann über digitale Steuerworte und die Sende- und Empfangseinrichtung 10 per Software eingestellt werden.

**[0059]** In Fig. 9 ist ein Helligkeits-Zeitdiagramm dargestellt, in welchem die Helligkeit der von dem EVG gemäß Fig. 1 gesteuerten Lampe zeitabhängig variiert wird. Zunächst ist maximale Helligkeit vorgesehen, es folgt ein über die Busleitung 12 und die Digitalschnittstelle 10 vorgegebener Abschalt-Zyklus. Die Helligkeit wird gem. einer vorgegebenen Steigung bis auf Null reduziert, sodann schalten sich der Wechselrichter 30, seine Treiberschaltung 31 und wesentliche Teile des Steuer-ICs 17 zur Stromersparnis ab. Ein daraufhin folgender Notbeleuchtungs-Zustand führt - trotz abgeschaltetem System - zu einem gesteuerten Zünden sowie einem Aufbau der Helligkeit der Lampe auf die voreingestellte Notbeleuchtungshelligkeit (NOT). Diese ist über die Sollwert-Vorgabe  $U_{NOT}$  für jedes dezentrale EVG veränderbar. Ebenso ist der in Fig. 9 eingezeichnete maximale und minimale Helligkeitswert (MIN, MAX) über eine entsprechende Sollwertvorgabe einstellbar oder abgleichbar.

**[0060]** In Fig. 10 ist ein programmtechnisch gesteuerter "Softstart" als Helligkeits-Zeitdiagramm schematisch dargestellt. Das EVG 60 befindet sich zunächst in abgeschaltetem Zustand (AUS). Der Befehl "Softstart"

führt nun entweder auf ein automatisches steigungsreguliertes Ansteigen der Lampenhelligkeit - nach deren Zündung - oder zu einem programmgesteuerten inkrementalen Anwachsen der Lampenhelligkeitsstufen. Im letzteren Fall werden von dem zentralen Steuergerät 50 aus in bestimmten Zeitabschnitten inkremental wachsende Helligkeitswerte gesendet. Die dezentralen EVGs folgen den Anforderungen nahezu verzögerungslos. Hierdurch wird ein Änderungsgeschwindigkeits-gesteuertes (geregeltes) Ansteigen und Abfallen der dezentralen Lichtquellen möglich.

## Patentansprüche

1. Verfahren zur Steuerung der Helligkeit und des Betriebsverhaltens von Gasentladungslampen über ein elektronisches Vorschaltgerät (EVG), wobei das elektronische Vorschaltgerät aufweist:

- einen in seiner Ausgangsfrequenz ( $f$ ) variierbaren Wechselspannungsgenerator (30),
- eine von einer Versorgungswechselspannung ( $U_N, U_{ac}$ ) gespeiste Gleichrichterschaltung (20), die den Wechselspannungsgenerator (30) speist,
- einen Lastkreis (40), der mindestens einen Reihenschwingkreis ( $L3, C18, L2, C17$ ) mit mindestens einer Gasentladungslampe ( $LA1, LA2$ ) aufweist und von dem Wechselspannungsgenerator (30) mit einer variierbaren Wechselspannung ( $U_{HF}$ ) gespeist wird,
- eine Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17), wobei der Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17) Befehle zur Steuerung und/oder Regelung der Helligkeit und des Betriebszustandes der mindestens einen Gasentladungslampe ( $LA1, LA2$ ) zugeführt werden,

wobei bei Empfang eines einem SLEEP-Betriebszustand entsprechenden Abschaltbefehls die mindestens eine Gasentladungslampe ( $LA1, LA2$ ) abgeschaltet und der Wechselspannungsgenerator nach einer vorgegebenen Zeitspanne stillgelegt wird,

**dadurch gekennzeichnet,**

**daß** das elektronische Vorschaltgerät auch im Abschaltmodus mit Hilfe eines Meßfühlers ( $R21, C25$ ) einen Ausfall der Versorgungswechselspannung ( $U_{ac}$ ) und das Aufschalten einer aus Batterien oder von einem Generator gewonnenen Notgleichspannung ( $U_B$ ) auf die Leitung der Versorgungswechselspannung erkennt sowie daraufhin den normalen Zündvorgang durchführt und die mindestens eine Gasentladungslampe ( $LA1, LA2$ ) auf eine durch einen Trimmwert am Vorschaltgerät Notbetriebshelligkeit einstellt.

2. Schaltungsanordnung zur Steuerung der Helligkeit und des Betriebsverhaltens von Gasentladungslampen über ein elektronisches Vorschaltgerät (EVG),

wobei das elektronische Vorschaltgerät aufweist:

- einen in seiner Ausgangsfrequenz (f) varüerbaren Wechselspannungsgenerator (30),
- eine von einer Versorgungswechselspannung ( $U_N$ ,  $U_{ac}$ ) gespeiste Gleichrichterschaltung (20), die den Wechselspannungsgenerator (30) speist,
- einen Lastkreis (40), der mindestens einen Reihenschwingkreis (L3, C18, L2, C17) mit mindestens einer Gasentladungslampe (LA1, LA2) aufweist und von dem Wechselspannungsgenerator (30) mit einer variierbaren Wechselspannung ( $U_{HF}$ ) gespeist wird,
- eine Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17), wobei der Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17) digitale Befehle zur Steuerung und/oder Regelung der Helligkeit und des Betriebszustandes der mindestens einen Gasentladungslampe (LA1, LA2) zuführbar sind, und
- eine Treiberschaltung (31), über welche die Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17) bei Empfang eines einem SLEEP-Betriebszustand, in welchem die mindestens eine Gasentladungslampe (LA1, LA2) abgeschaltet ist, entsprechenden Abschaltbefehls den Wechselspannungsgenerator nach einer vorgegebenen Zeitspanne stilllegt,

**dadurch gekennzeichnet,**

**daß** das elektronische Vorschaltgerät ferner einen Meßfühler (R21, C25) aufweist, der bei einem Ausfall der Versorgungswechselspannung ( $U_{ac}$ ) und das Aufschalten einer aus Batterien oder von einem Generator gewonnenen Notgleichspannung ( $U_B$ ) auf die Netzspannungsleitung eine Spannung an die Steuer- und/oder Regeleinrichtung (17) weitergibt, welche auch während eines Abschalt- Modus eine Gleichspannung erkennt sowie daraufhin den normalen Zündvorgang durchführt und die mindestens eine Gasentladungslampe (LA1, LA2) auf eine durch einen Trimmwert am Vorschaltgerät vorgebbare Notbetriebshelligkeit einstellt.

## Claims

1. Method for the control of the brightness and the operating behaviour of gas discharge lamps via an electronic ballast (EVG), wherein the electronic ballast has:
- an a.c. voltage generator (30) which can be varied

- ied in its output frequency (f),
- a rectifier circuit (20), fed from a supply a.c. voltage ( $U_N$ ,  $U_{ac}$ ), which feeds the a. c. voltage generator (30),
- a load circuit (40), which has at least one series oscillation circuit (L3, C18, L2, C17) having at least one gas discharge lamp (LA1, LA2), and which is fed from the a.c. voltage generator (30) with an a.c. voltage ( $U_{HF}$ ) which can be varied,
- a control and/or regulation device (17), wherein there are delivered to the control and/or regulation device (17) commands for the control and/or regulation of the brightness and the operating condition of the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2),

wherein upon receipt of a switch-off command corresponding to a SLEEP operating condition, the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2) is switched off and the a.c. voltage generator halted after a predetermined period of time,

**characterised in that,**

also in the switch-off mode the electronic ballast recognises with the aid of a measurement sensor (R21, C25) a failure of the supply a.c. voltage ( $U_{ac}$ ) and the switching of an emergency d.c. voltage ( $U_B$ ), obtained from batteries or from a generator, onto the line of the supply a.c. voltage, and thereupon carries out the normal ignition procedure and sets the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2), to an emergency operation brightness which can be preset at the ballast by means of a trimming value.

2. Circuit arrangement for the control of the brightness and the operating behaviour of the gas discharge lamp via an electronic ballast (EVG),

wherein the electronic ballast has:

- an a.c. voltage generator (30) which can be varied in its output frequency (f),
- a rectifier circuit (20), fed from a supply a.c. voltage ( $U_N$ ,  $U_{ac}$ ), which feeds the a.c. voltage generator (30),
- a load circuit (40), which has at least one series oscillation circuit (L3, C18, L2, C17) having at least one gas discharge lamp (LA1, LA2), and which is fed from the a.c. voltage generator (30) with an a.c. voltage ( $U_{HF}$ ) which can be varied,
- a control and/or regulation device (17), wherein there can be delivered to the control and/or regulation device (17) digital commands for the control and/or regulation of the brightness and the operating condition of the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2),
- a driver circuit (31) via which, upon receipt of a switch-off command corresponding to a SLEEP operating condition, in which the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2) is switched off,

halts the a.c. voltage generator after a predetermined period of time;

**characterised in that,**

the electronic ballast has further a measurement sensor (R21, C25) which upon a failure of the supply a.c. voltage ( $U_{ac}$ ) and the switching of an emergency d.c. voltage ( $U_E$ ), obtained from batteries or from a generator, onto the mains voltage line, delivers a voltage to the control and/or regulation device (17) which also during a switch-off mode recognises a d.c. voltage and thereupon carries out the normal ignition procedure and sets the at least one gas discharge lamp (LA1, LA2) to an emergency operating brightness which can be predetermined at the ballast by means of a trimming value.

**Revendications**

1. Procédé de commande de l'intensité lumineuse et du comportement en fonctionnement de lampes à décharge gazeuse via un ballast électronique (EVG), lequel ballast électronique comporte :

- un générateur de tension alternative (30) dont la fréquence de sortie (f) est variable,
- un circuit redresseur (20) qui est alimenté par une tension d'alimentation alternative ( $U_N$ ,  $U_{ac}$ ) et qui alimente le générateur de tension alternative (30),
- un circuit de charge (40) qui comporte au moins un circuit oscillant série (L3, C18, L2, C17) doté d'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2) et qui est alimenté en tension alternative variable ( $U_{HF}$ ) par le générateur de tension alternative (30),
- un dispositif de commande et/ou de régulation (17) auquel sont amenés des ordres de commande et/ou de régulation de l'intensité lumineuse et de l'état de fonctionnement de l'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2), l'au moins une lampe de décharge gazeuse (LA1, LA2) étant désexcitée lors de la réception d'un ordre de désexcitation correspondant à un état de fonctionnement SLEEP et le générateur de tension alternative étant arrêté au bout d'un certain temps prédéterminé,

**caractérisé en ce que** le ballast électronique

- détecte également en mode de désexcitation, à l'aide d'un capteur (R21, C25), une coupure de la tension d'alimentation alternative ( $U_{ac}$ ) et l'application d'une tension continue d'urgence ( $U_B$ ), provenant de batteries ou d'un générateur, sur la ligne de la tension d'alimentation alternative,

- effectue ensuite le processus d'amorçage normal et
- règle l'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2) à une intensité lumineuse en fonctionnement d'urgence prédéterminable par une valeur de réglage au niveau du ballast.

2. Agencement de circuit destiné à commander l'intensité lumineuse et le comportement en fonctionnement de lampes à décharge gazeuse via un ballast électronique (EVG), lequel ballast électronique comporte :

- un générateur de tension alternative (30) dont la fréquence de sortie (f) est variable,
- un circuit redresseur (20) qui est alimenté par une tension d'alimentation alternative ( $U_N$ ,  $U_{ac}$ ) et qui alimente le générateur de tension alternative (30),
- un circuit de charge (40) qui comporte au moins un circuit oscillant série (L3, C18, L2, C17) doté d'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2) et qui est alimenté en tension alternative variable ( $U_{HF}$ ) par le générateur de tension alternative (30),
- un dispositif de commande et/ou de régulation (17) auquel peuvent être amenés des ordres numériques de commande et/ou de régulation de l'intensité lumineuse et de l'état de fonctionnement de l'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2),
- un circuit d'attaque (31) par l'intermédiaire duquel le dispositif de commande et/ou de régulation (17) arrête, au bout d'un temps prédéterminé, le générateur de tension alternative, lors de la réception d'un ordre de désexcitation correspondant à un état de fonctionnement SLEEP dans lequel l'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2) est désexcitée,

**caractérisé en ce que** le ballast électronique comporte en outre un capteur (R21, C25) qui délivre une tension au dispositif de commande et/ou de régulation (17) en cas de coupure de la tension d'alimentation alternative ( $U_{ac}$ ) et d'application d'une tension continue d'urgence ( $U_B$ ), provenant de batteries ou d'un générateur, sur la ligne de tension de réseau, le dispositif de commande et/ou de régulation (17) détectant une tension continue également pendant un mode de désexcitation, effectuant ensuite le processus d'amorçage normal et réglant l'au moins une lampe à décharge gazeuse (LA1, LA2) à une intensité lumineuse en fonctionnement d'urgence prédéterminable par une valeur de réglage au niveau du ballast.

System

FIG. 1

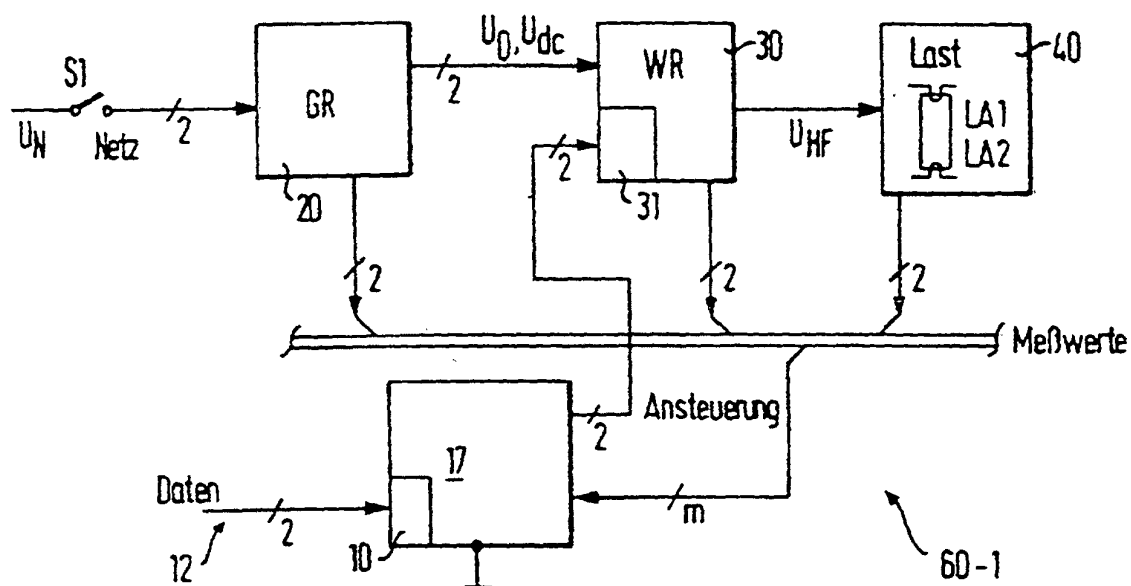
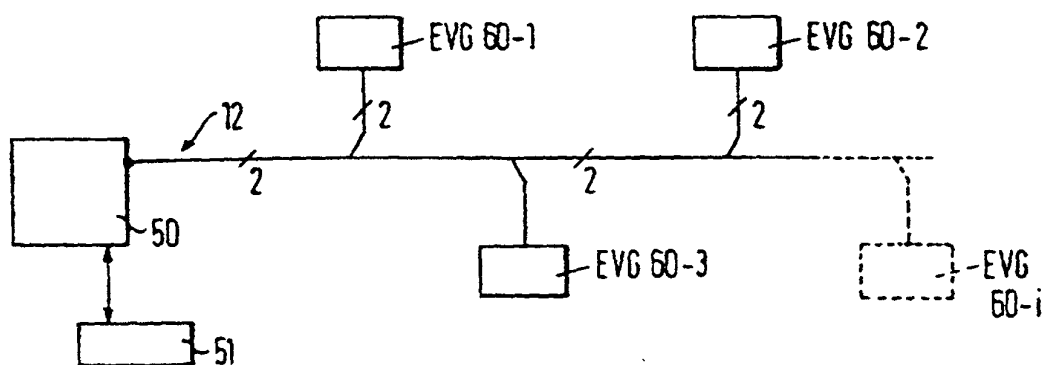
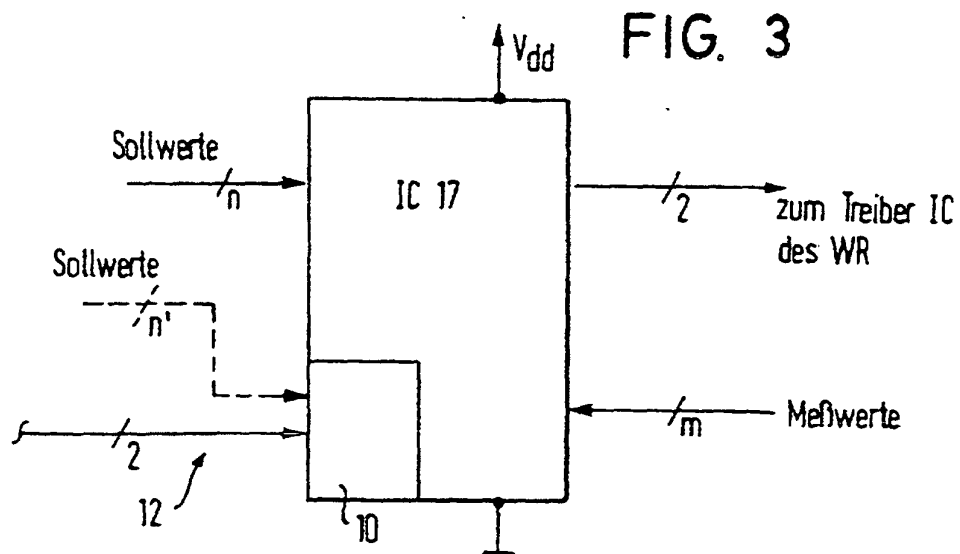


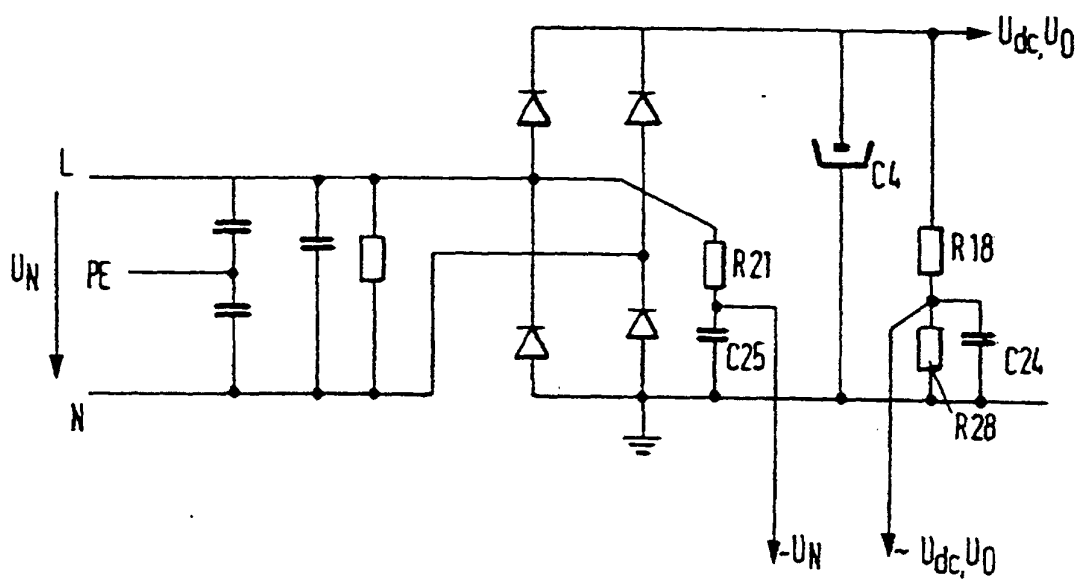
FIG. 2



Steuerung, Regelung, Überwachung, 17



GR, 20

**FIG. 4**

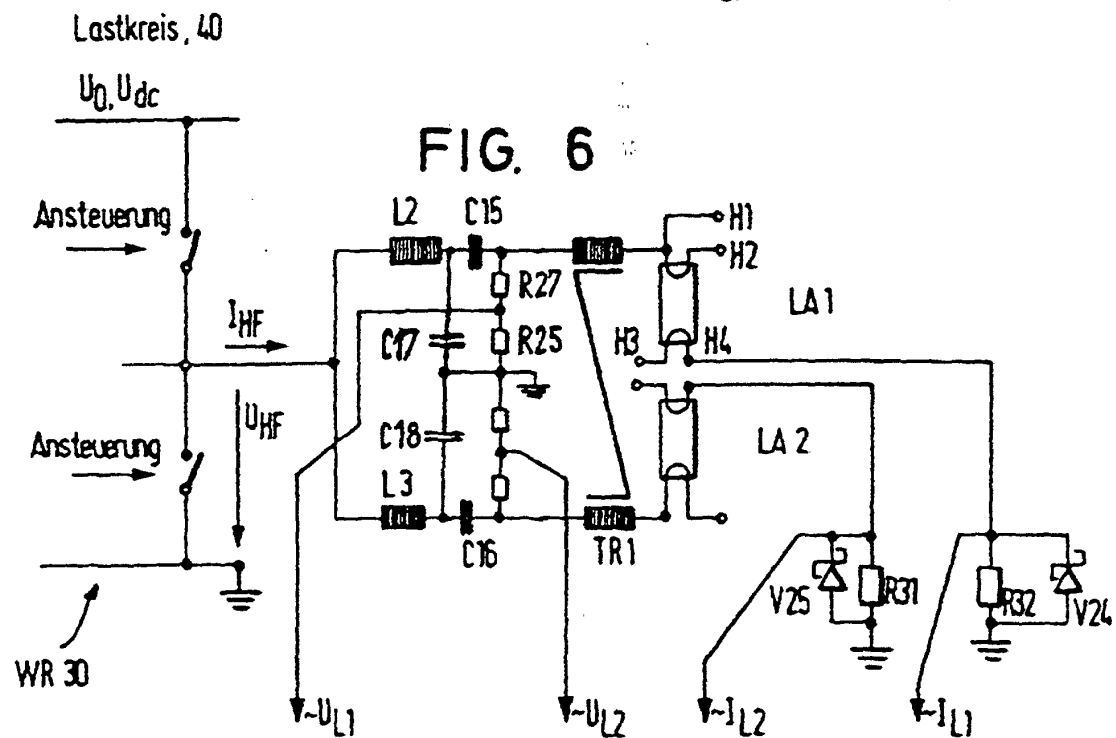
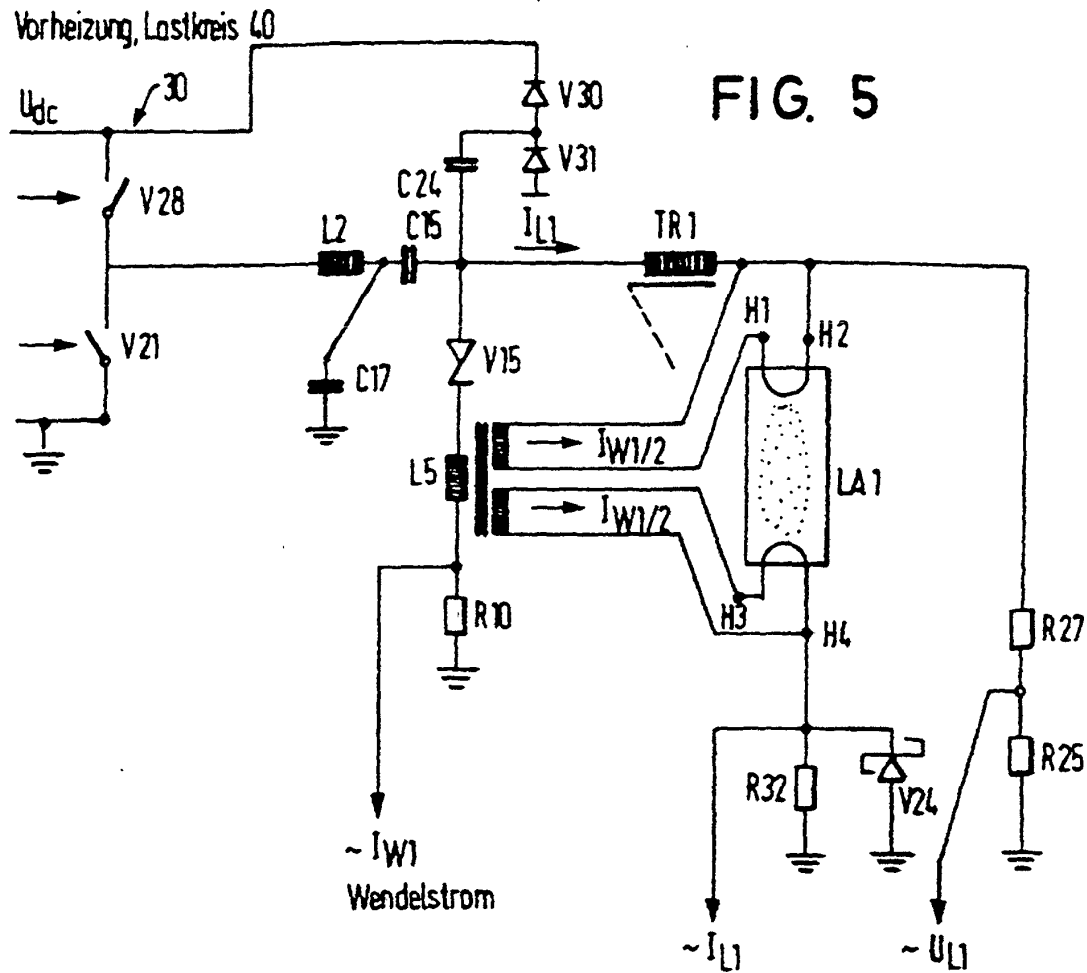


FIG. 7

WR,30

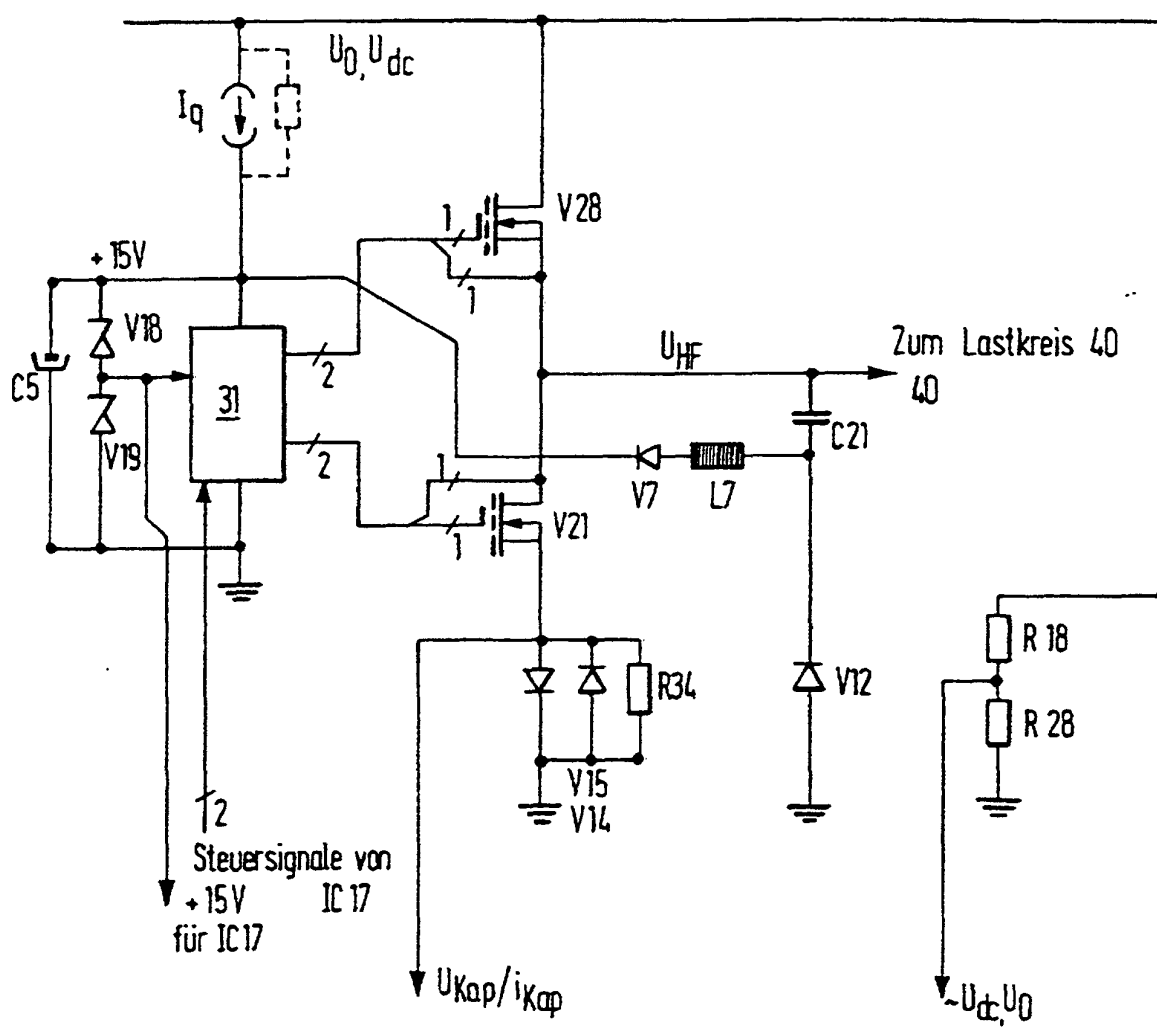


FIG. 8a

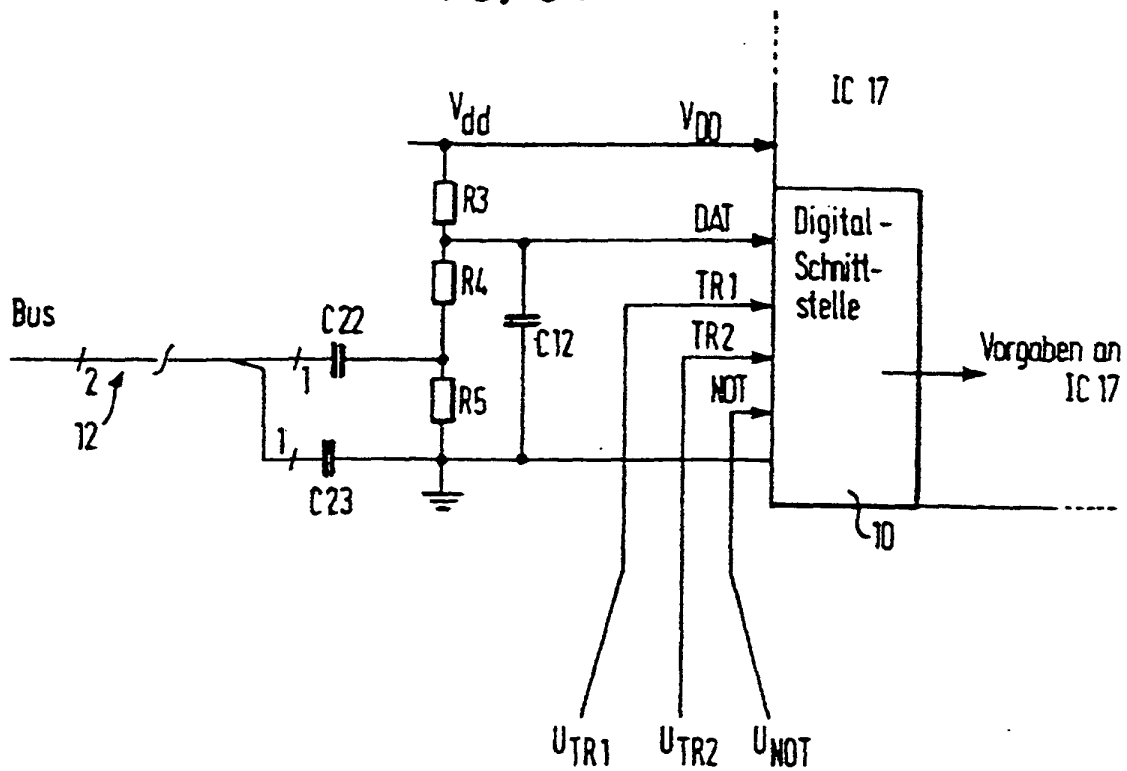


FIG. 8b

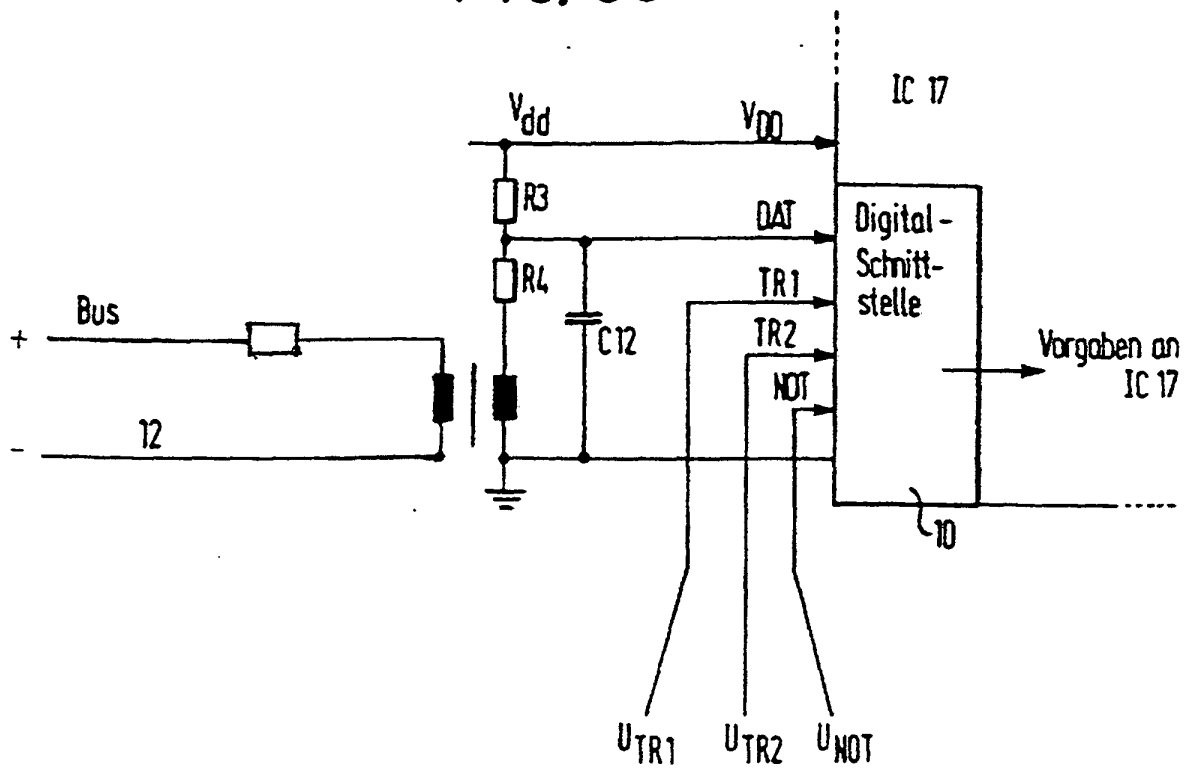


FIG. 8c

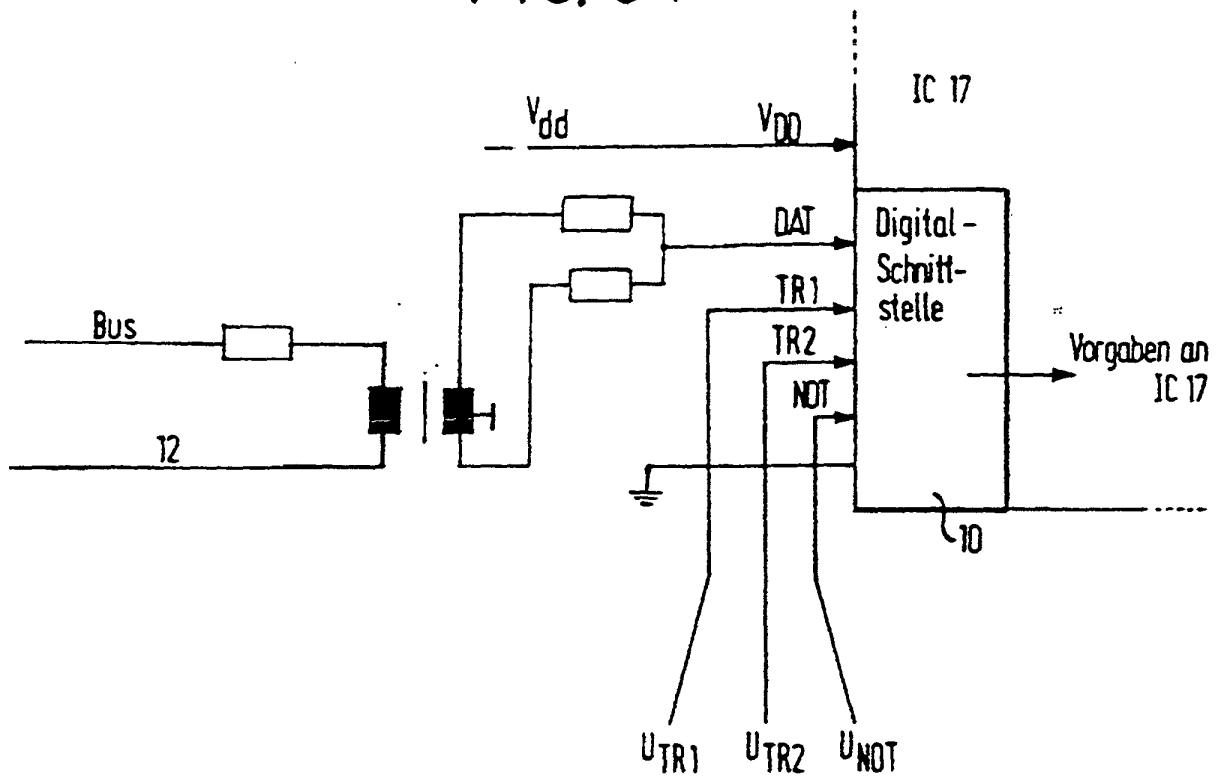


FIG. 9

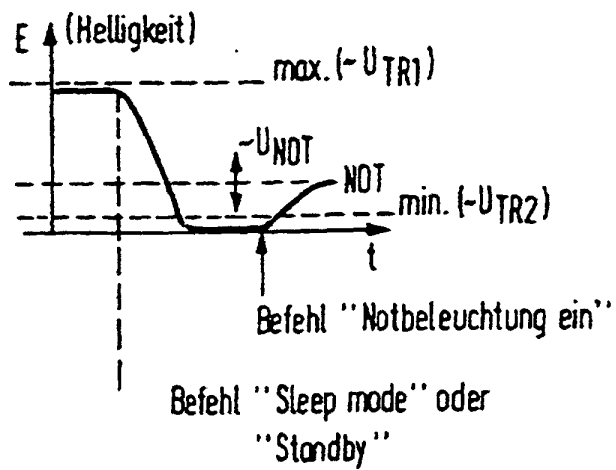


FIG. 10

