

Brevet N° **85402**  
 du **6 juin 1984**  
 Titre délivré : **11 SEP. 1984**

GRAND-DUCHÉ DE LUXEMBOURG

OEB



Monsieur le Ministre  
 de l'Économie et des Classes Moyennes  
 Service de la Propriété Intellectuelle  
 LUXEMBOURG

## Demande de Brevet d'Invention

### I. Requête

La société dite: SIEMENS AKTIENGESellschaft BERLIN UND MÜN- (1)  
 CHEN, Wittelsbacherplatz 2, à 8000 MUNICH 22, République  
 Fédérale d'Allemagne, représentée par Monsieur Jacques de (2)  
 Muyser, agissant en qualité de mandataire  
 dépose(nt) ce six juin 1984 quatre-vingt-quatre (3)  
 à 15 heures, au Ministère de l'Économie et des Classes Moyennes, à Luxembourg:  
 1. la présente requête pour l'obtention d'un brevet d'invention concernant:  
 "Verfahren und Schaltungsanordnung zur Kompensation von (4)  
 Übersprech- u./o. Echosignalen".

2. la délégation de pouvoir, datée de MUNICH le 30 mai 1984  
 3. la description en langue allemande de l'invention en deux exemplaires;  
 4. 3 planches de dessin, en deux exemplaires;  
 5. la quittance des taxes versées au Bureau de l'Enregistrement à Luxembourg,  
 le 6 juin 1984  
 déclare(nt) en assumant la responsabilité de cette déclaration, que l'(es) inventeur(s) est (sont):  
 - Heinrich SCHENK, Becker-Gunndahl-Str. 1, à 6000 MUNICH 71, (5)  
Allemagne Fédérale

revendique(nt) pour la susdite demande de brevet la priorité d'une (des) demande(s) de  
 (6) brevet déposée(s) en (7) Allemagne Fédérale  
 le 1er décembre 1983 (No. P 33 43 584.7) et le 17 avril 1984 (8)  
(No. P 34 14 534.6) et (No. P 34 14 523.0) et (No. P 34 14 554.0)  
 au nom de la déposante  
originelle  
 élit(elisent) pour lui (elle) et, si désigné, pour son mandataire, à Luxembourg  
35, blö. Royal (10)  
 sollicite(nt) la délivrance d'un brevet d'invention pour l'objet décrit et représenté dans les  
 annexes susmentionnées, — avec ajournement de cette délivrance à 11 mois. (11)  
 Le mandataire

### II. Procès-verbal de Dépôt

La susdite demande de brevet d'invention a été déposée au Ministère de l'Économie et des  
 Classes Moyennes, Service de la Propriété Intellectuelle à Luxembourg, en date du :

à 15 heures



Pr. le Ministre  
 de l'Économie et des Classes Moyennes.  
 p. d.

A 5007

(1) Nom, prénom, firme, adresse — (2) si s'agit d'un mandataire — (3) date du dépôt  
 en toutes lettres — (4) titre de l'invention — (5) noms et adresses — (6) brevet, certificat d'addition, modèle d'utilité — (7)  
 pays — (8) date — (9) déposant originaire — (10) adresse — (11) 6, 12 ou 18 mois.

# BEANSPRUCHUNG DER PRIORITÄT

der Patent/~~Gbm.~~ - Anmeldung

IN: DER BUNDESREPUBLIK DEUTSCHLAND

Vom: 1. Dezember 1983

Vom: 17. April 1984

Vom: 17. April 1984

Vom: 17. April 1984

# PATENTANMELDUNG

in

## Luxemburg

**Anmelder:** SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT BERLIN UND MÜNCHEN

**Betr.:** "Verfahren und Schaltungsanordnung zur Kompensation von  
Übersprech- u./o. Echosignalen".

SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT  
Berlin und München

Unser Zeichen  
VPA 83 P 1 9 1 9 DE

Verfahren und Schaltungsanordnung zur Kompensation  
von Übersprech- u./o. Echosignalen

In Fernmeldesystemen können bei der Übertragung von Signalen lineare Signalstörungen entstehen, zu deren Beseitigung Kompensationsschaltungen eingesetzt werden können. Solche Störungen können beispielsweise in Fernmeldesystemen, in denen zur Überführung von Zweidrahtleitungen in vierdrähtige Leitungsabschnitte und umgekehrt Gabelschaltungen (Brückenschaltungen) vorgesehen sind, dadurch hervorgerufen werden, daß eine solche Gabelschaltung eine exakte Nachbildung der Eingangsimpedanz der Zweidrahtleitung enthalten müßte, um eine vollständige Entkopplung des von der Gabelschaltung abgehenden (Empfangs-)Zweigs des Vierdrahtleitungsabschnittes von den bei der Gabelschaltung ankommenden (Sende-)Zweig des Vierdrahtleitungsabschnittes zu erzielen, wozu die Leitungsnachbildung im Einzelfall durch exakten Abgleich an die jeweilige Zweidrahtleitung angepaßt sein muß; mit einer in der Praxis vielfach angewendeten Kompromißnachbildung, mit der man unterschiedlichen Leitungsimpedanzen Rechnung zu tragen sucht, vermag die Gabelschaltung, die dann eine von der jeweiligen Leitungsimpedanz abhängige endliche Sperrdämpfung aufweist, die Sende- und Empfangssignale nur begrenzt voneinander zu entkoppeln. Auf der anderen Seite können auch bei optimalem Abgleich der Gabelschaltung

Echos des eigenen Sendesignals, die durch auf der Zweidrahtleitung vorhandene Reflexionsstellen hervorgerufen werden, nicht ohne weiteres unterdrückt werden. Außer den im vorstehenden erwähnten Störsignalen können schließlich auch im Übertragungskanal hervorgerufene lineare Signalverzerrungen auszugleichen sein, was mit Hilfe eines adaptiven Entzerrers geschehen kann.

Zur Eliminierung oder zumindest Verringerung von Übersprech- u./o. Echosignalen ist es (z.B. aus AGARD Conf. Proc.No.103 (1972), 12-1...12-16, aus FREQUENZ 29(1974)5, 118...122 und 155...161, 122, oder aus Der Fernmelde-Ingenieur 31(1977)12, 1...25, 21) bekannt, zwischen dem bei einer Gabelschaltung ankommenden Vierdrahtleitungszweig und dem von der Gabelschaltung abgehenden Vierdrahtleitungszweig eine adaptive Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung mit einem variablen, nichtrekursiven Transversalfilter und einem das Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig einkoppelnden Verknüpfungsglied vorzusehen, in der die Filterkoeffizienten in einer Regelschaltung nach Maßgabe des nach der Kompensation im abgehenden Vierdrahtleitungszweig auftretenden Restsignals eingestellt werden, so daß dieses Restsignal minimiert wird.

Eine solche Einstellung des adaptiven Filters, die unabhängig vom Zustand einer im abgehenden Vierdrahtleitungszweig nachfolgenden, vor einem Entscheider in der Regel einen adaptiven Entzerrer aufweisenden Empfangsschaltung ist und bei der als Regelkriterium das kompensierte Empfangssignal, d.h. das Empfangsschaltungs-Eingangssignal (oder auch nur dessen Vorzeichen) dient, ermöglicht an sich ein sicheres Einlaufen der Kompensationsschaltung in den Status der höchsten erreichbaren Kompensationsgenauigkeit; da indessen dem Kompensationsfehlersignal (Restsignal) das von der Zweidrahtleitung herkommende Nutzsignal überlagert ist, ist, um das Einlaufen mit der gewünschten Genauigkeit zu

gewährleisten, die Verstellgröße für die Filterkoeffizienten sehr klein zu wählen, was eine relativ lange Einlaufzeit und eine große Koeffizientenwortlänge zur Folge hat.

Des weiteren ist es zur Eliminierung oder zumindest Verringerung von Übersprech- u./o. Echosignalen (aus The Bell System Technical Journal 58(1979)2, 491...500, 493) bekannt, in einer solchen Kompensationsschaltung mit einem nichtrekursiven digitalen Filter mit variablen Koeffizienten den Entscheidungsfehler des in der Empfangsschaltung enthaltenen Entscheiders, d.h. die Differenz zwischen dem (kompensierten) Eingangssignal und dem Ausgangssignal des im abgehenden Vierdrahtleitungszweig liegenden Entscheiders, als Regelkriterium für die Einstellung der Filterkoeffizienten und zugleich zur Einstellung eines entscheidungsrückgekoppelten adaptiven Entzerrers heranzuziehen.

Hierbei wird bei gegebener Synchronisation, so daß keine Fehlentscheidungen zustande kommen, lediglich das Kompensationsfehlersignal (Restsignal) als Regelkriterium wirksam, was ein schnelles Einlaufen der Kompensationsschaltung bei relativ kleiner Koeffizientenwortlänge zur Folge hat; bei Fehlen der Synchronisation kommt es dagegen zu Fehlentscheidungen, die ihrerseits lange Einstellzeiten sowie Stabilitätsprobleme nach sich ziehen.

Der Erfindung liegt nun die Aufgabe zugrunde, bei einer adaptiven Übersprech- u./o. Echokompensation mittels eines variablen Filters und eines das Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig einkoppelnden Verknüpfungsglieds ein sowohl sicheres als auch schnelles Einlaufen der Kompensationsschaltung in einen Zustand hoher Kompensationsgenauigkeit auch ohne besondere Synchronisationsvoraussetzungen, d.h. auch aus undefinierten Anfangszuständen heraus, zu ermöglichen.

Die Erfindung betrifft ein Verfahren zur Kompensation von Übersprech- u./o. Echosignalen in einem Digital-Fernmeldesystem mit einer zwischen einem insbesondere bei einer zwischen einer Vierdrahtleitung und einer Zweidrahtleitung liegenden Gabelschaltung ankommenden Vierdrahtleitungszweig (Sendezweig) und einem insbesondere von der Gabelschaltung abgehenden Vierdrahtleitungszweig (Empfangszweig) vorgesehenen adaptiven Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung mit einem variablen Filter und einem das Kompensationsglied in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig einkoppelnden Verknüpfungsglied; dieses Verfahren ist erfindungsgemäß dadurch gekennzeichnet, daß das Kompensationssignal in Abhängigkeit von der Differenz zwischen einem nach der Übersprech- u./o. Echokompensation im Anschluß an eine adaptive Signalentzerrung gebildeten Entscheiderausgangssignal und dem Entscheideringangssignal gebildet wird, indem die Filterkoeffizienten bei größerer Differenz zwischen Entscheideringangssignal und Entscheiderausgangssignal nach Maßgabe des kompensierten Empfangssignals und bei kleinerer Differenz zwischen Entscheideringangssignal und Entscheiderausgangssignal nach Maßgabe dieser Differenz eingestellt werden.

Die Erfindung, die mit einer relativ großen Verstellgröße bei der Koeffizienteneinstellung nach Maßgabe des kompensierten Empfangssignals zunächst relativ schnell eine Grobkompensation bewirkt und damit dann eine den Entscheidungsfehler von Nutzsignalverzerrungseinflüssen befreiende adaptive Signalentzerrung ermöglicht, bringt den Vorteil mit sich, insgesamt mit einer größeren Verstellgröße für die Filterkoeffizienten arbeiten zu können, so daß die Einlaufzeit der Kompensationsschaltung und die Koeffizientenwortlänge relativ kurz sind, zugleich aber auch aus undefinierten Anfangszuständen heraus ein sicheres Einlaufen der Kompensationsschaltung in den Status der höchsten erreichbaren Kompensationsgenauigkeit und damit

eine sehr exakte Störsignalkompensation zu gewährleisten.

Vor der eigentlichen Übersprech- u./o. Echokompensation kann in Ausgestaltung der Erfindung zunächst eine Kompromißentzerrung des Empfangssignals stattfinden, durch die in Verbindung mit einer entsprechenden Taktregelung durch Vorschwingungen der Kanalimpulsantwort bedingte Verzerrungen wesentlich verringert werden, so daß auf einen speziellen Vorschwingerentzerrer verzichtet werden kann.

Nach der eigentlichen Übersprech- u./o. Echokompensation kann in weiterer Ausgestaltung der Erfindung zunächst eine geregelte Verstärkung stattfinden; dabei kann die Verstellgröße für die Filterkoeffizienten in Abhängigkeit von der jeweiligen Verstärkung gebildet werden, indem bei größerer Verstärkung die Verstellgröße kleiner und bei kleinerer Verstärkung die Verstellgröße größer gemacht wird, was zu einer Beschleunigung der Grobkompensation beiträgt.

Weitere Besonderheiten der Erfindung werden aus der nachstehenden näheren Erläuterung von Schaltungsanordnungen gemäß der Erfindung anhand der Zeichnungen ersichtlich.

In der Zeichnung FIG 1 ist schematisch in einem zum Verständnis der Erfindung erforderlichen Umfange ein Digital-Fernmeldesystem mit einer zwischen einem Vierdrahtleitungsabschnitt VL und einem Zweidrahtleitungsabschnitt ZL liegenden Gabelschaltung G dargestellt,

in dem zwischen dem bei der Gabelschaltung G ankommenden Vierdrahtleitungs-Sendezweig VS und dem von der Gabelschaltung G abgehenden Vierdrahtleitungs-Empfangszweig VE eine Übersprech- u./o. Echo-Kompensationsschaltung K mit einem variablen Filter KF und einem das von diesem gebildete Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig VE einkoppelnden, in der Zeichnung FIG 1 als Differenzverstärker dargestellten Verknüpfungsglied KG vorgesehen ist. Das variable Filter KF kann vorzugsweise ein nichtrekursives digitales Transversalfilter sein, wie dies z.B. aus AGRAD Conf. Proc.No. 103, 1972, 12-1...12-16, und FREQUENZ 29 (1974) 5, 118...122 und 155...161 bekannt ist und hier daher nicht in weiteren Einzelheiten dargestellt zu werden braucht.

Der Vierdrahtleitungsabschnitt VL weist in seinem bei der Gabelschaltung G ankommenden (Sende-)Zweig VS eine Digitalsignal-Sendeschialtung DS zum Aussenden von Sendesignalimpulsen s vorgegebener Form bzw. mit einem vorgegebenen Schwerpunkt ihres Frequenzspektrums auf; in der Zeichnung ist dazu angedeutet, daß die einen Leitungscodierer LC und ein Tiefpaßfilter aufweisende Sendeschaltung DS ihr zugeführte Binärsignalimpulse b in AMI-Signalimpulse s umsetzen möge.

In seinem von der Gabelschaltung G abgehenden Empfangszweig VE weist der Vierdrahtleitungsabschnitt VL eine Digitalsignal-Empfangsschialtung auf, in der die Empfangssignalimpulse zunächst eine Filterschialtung



und einen Kompromißentzerrer KE durchlaufen mögen, um dann zum Verknüpfungsglied KG zu gelangen, an dessen Ausgang  $e_k$  das kompensierte Empfangssignal auftritt; mit dem Ausgang  $e_k$  der Kompensationsschaltung K ist - gemäß der Zeichnung über einen Regelverstärker V - ein mit einem Schmitt-Trigger zu realisierender Amplitudenentscheider E verbunden. Dem Amplitudenentscheider E kann, ohne daß dies in der Zeichnung näher dargestellt ist, ein Empfangssignalwandler nachfolgen, der ihm zugeführte Signalimpulse beispielsweise in entsprechende Binärsignale umsetzen möge, wobei bei Zugrundelegung der in der Zeichnung angedeuteten Signalformen ein solcher Empfangssignalwandler im Prinzip mit einer Gleichrichterschaltung realisiert sein kann.

Die Sendesignalimpulse s gelangen vom Sendezweig VS des Vierdrahtleitungsabschnittes VL über die Gabelschaltung G zu der beispielsweise durch eine Teilnehmeranschlußleitung gebildeten Zweidrahtleitung ZL, über die sie zu der in der Zeichnung nicht näher dargestellten Gegenstelle des Digital-Fernmeldesystems, beispielsweise also zu einer Teilnehmerstelle bzw. zu einer Vermittlungsstelle, übertragen werden; in umgekehrter Übertragungsrichtung gelangen von der Gegenstelle herrührende, über die Zweidrahtleitung ZL übertragene Signalimpulse über die Gabelschaltung G als Empfangssignalimpulse zum Empfangszweig VE des Vierdrahtleitungsabschnittes VL. Weist die Zweidrahtleitung ZL Reflexionsstellen auf, wie sie durch Stellen sprunghafter Änderungen von Leitungsparametern gegeben sein können, so gelangen außer den eigentlichen Empfangssignalimpulsen, die übrigens von ihrer Übertragung her auch mit Verzerrungen behaftet sein können, auch Echos der Sendesignalimpulse s zum Empfangszweig VE

des Vierdrahtleitungsabschnittes VL, und außerdem können bei begrenzter Gabelsperrdämpfung auch Direktanteile der Sendesignalimpulse  $s$  in den Empfangszweig VE gelangen. Im Empfangszweig VE tritt dann jeweils ein Empfangssignalgemisch aus den eigentlichen (Mehr oder weniger verzerrten) Empfangssignalimpulsen und einem aus Echo- u./o. Übersprechsignalen zusammengesetzten Störsignal auf. Dieses letztere Störsignal ist mit Hilfe der nach Maßgabe des Sendesignals ein entsprechendes Kompensationssignal bildenden Kompensationsschaltung K zu kompensieren, wozu in der Kompensationsschaltung K die Filterkoeffizienten des variablen Filters KF entsprechend einzustellen sind.

Zur Einstellung der Filterkoeffizienten ist in der in der Zeichnung FIG 1 dargestellten Schaltungsanordnung zunächst eine vom Ausgang  $e_k$  der Übersprech- u./o. Echo-Kompensationsschaltung K zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung vorgesehen, die es gestattet, die Filterkoeffizienten nach Maßgabe des am Kompensatorausgang  $e_k$  auftretenden kompensierten Empfangssignals so einzustellen, daß das Restsignal minimiert wird. Eine solche Einstellung der Filterkoeffizienten ist ebenfalls aus AGARD Conf. Proc. No. 103, 1972, 12-1...12-16, und FREQUENZ 29 (1974)5, 118...122 und 155...161 prinzipiell bekannt und braucht hier daher nicht mehr näher erläutert zu werden. Bemerkt sei lediglich, daß, wie dies auch in der Zeichnung FIG 1 angedeutet ist, in die vom Ausgang  $e_k$  der Kompensationsschaltung K zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung ein lediglich das Signalvorzeichen übertragendes Glied  $Se$  eingefügt sein

kann, so daß dann die Koeffizienteneinstellung nach Maßgabe des Vorzeichens des kompensierten Empfangssignals vor sich geht.

Die vom Ausgang  $e_k$  der Kompensationsschaltung K zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung verläuft in der in der Zeichnung FIG 1 dargestellten Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung über den einen Eingang  $u_1$  einer Umschalteinrichtung U. Zu dem anderen Eingang  $u_2$  der Umschalteinrichtung U führt ein Differenzglied DG, und zwar ggf. ebenfalls über ein lediglich das jeweilige Signalvorzeichen übertragendes Glied  $S_r$ , wie dies auch in der Zeichnung angedeutet ist. Dieses Differenzglied DG ist Teil einer Regelschaltung R, in der das Differenzglied DG eingangsseitig mit dem Eingang und mit dem Ausgang des im abgehenden Vierdrahtleitungszweig VE hinter dem Verknüpfungsglied KG der Kompensationsschaltung K liegenden Entscheiders verbunden ist; der Entscheiderausgang ist dabei über einen ebenfalls vom Differenzglied DG gesteuerten adaptiven Entzerrer AE zu einem dem Entscheidereingang vorgeschalteten, das Entzerrerausgangssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig VE einkoppelnden Verknüpfungsglied EG rückgeführt, wobei zwischen dem Regelsignalausgang  $r$  der Regelsignalschaltung R und dem Steuereingang des adaptiven Entzerrers AE wiederum ein lediglich das Signalvorzeichen übertragendes Glied  $r_s$  eingefügt sein kann. Über ein Grenzsingalglied (Schmitt-Trigger) SG ist der durch den Ausgang des Differenzgliedes DG gebildete Regelsignalausgang  $r$  der Regelsignalschaltung R mit dem Steuereingang der Umschalteinrichtung U verbunden, wobei, wie dies auch in der Zeichnung FIG 1

angedeutet ist, zwischen dem Regelsignalausgang  $r$  der Regelsignalschaltung  $R$  und den Schmitt-Trigger  $SG$  eine den jeweiligen Signalmittelwert bildende Mittelungsschaltung  $M$  eingefügt sein kann.

Die Festlegung eines entsprechenden Schwellwertes für den Schmitt-Trigger  $SG$  bewirkt nun, daß im variablen Filter  $KF$  das über das Verknüpfungsglied  $KG$  dem Empfangszweig  $VE$  zugeführte Kompensationssignal in Abhängigkeit von der - ggf. gemittelten - Differenz zwischen dem nach der Übersprech- u./o. Echo-Kompensation im Zuge der Amplitudenentscheidung gebildeten Entscheiderausgangssignal und dem Entscheider Eingangssignal gebildet wird: Bei größerer - ggf. gemittelter - Differenz zwischen Entscheider Eingangssignal und Entscheiderausgangssignal werden die Filterkoeffizienten nach Maßgabe des kompensierten Empfangssignals bzw. nach Maßgabe seines Vorzeichens eingestellt; die hierdurch relativ schnell erreichbare Grobkompensation ermöglicht es dann dem adaptiven Entzerrer  $AE$ , das dem Restsignal überlagerte Nutzsignal von Verzerrungen soweit zu befreien, daß das Entscheidungsfehlersignal praktisch nur noch das Restsignal beinhaltet. Bei der damit kleineren - ggf. gemittelten - Differenz zwischen Entscheider Eingangssignal und Entscheiderausgangssignal werden die Filterkoeffizienten dann nach Maßgabe dieser Differenz bzw. ihres Vorzeichens eingestellt, womit ein sowohl schnelles als auch sicheres Einlaufen der Kompensationsschaltung erreicht wird. Dabei kann, wie dies in der Zeichnung noch angedeutet ist, die Verstellgröße für die Filterkoeffizienten auch von der jeweiligen Verstärkung des Regelverstärkers  $V$  abhängig sein, indem bei größerer Verstärkung die Verstellgröße

für das variable Filter KF kleiner und bei kleinerer Verstärkung die Verstellgröße größer gemacht wird.

Im Vorstehenden wurde an Hand der FIG 1 eine Schaltungsanordnung zur Kompensation von Übersprech- u./o. Echosignalen in einem Digital-Fernmeldesystem mit einer zwischen einem ankommenden Vierdrahtleitungszweig, insbesondere dem bei einer zwischen einer Vierdrahtleitung und einer Zweidrahtleitung liegenden Gabelschaltung ankommenden Vierdrahtleitungszweig, und einem abgehenden Vierdrahtleitungszweig, insbesondere dem von der Gabelschaltung abgehenden Vierdrahtleitungszweig-Empfangszweig, vorgesehenen adaptiven Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung mit einem variablen Filter und einem das Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig einkoppelnden Verknüpfungsglied erläutert, bei der eine vom Ausgang der Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung zum Regelsignaleingang des variablen Filters führende Regelsignalverbindung über den einen Eingang einer Umschalt-einrichtung verläuft, zu deren anderem Eingang das Differenzglied einer Regelsignalschaltung führt, in der ein Differenzglied eingangsseitig mit dem Eingang und mit dem Ausgang eines im abgehenden Vierdrahtleitungszweig hinter dem Kompensationsglied liegenden Entscheiders verbunden ist, dessen Ausgang über einen ebenfalls vom Differenzglied gesteuerten adaptiven Entzerrer zu einem dem Entscheidereingang vorgeschalteten, das Entzerrerausgangssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig einkoppelnden Verknüpfungsglied führt, und bei der der Regelsignalausgang der Regelsignalschaltung über ein Grenzsingalglied (Schmitt-Trigger) mit dem Steuereingang der Umschalteinrichtung verbunden ist. In einer solchen Schaltungsanordnung konnte dem Kompensationsglied im abgehenden Vierdrahtleitungszweig ein Kompromißentzerrer vorgeschaltet sein.

Es kann indessen erwünscht sein, das für eine solche vor der Übersprech- u./o. Echokompensation stattfindende Kompromißentzerrung erforderliche relativ lange Steuerwort für den Kompromißentzerrer zu vermeiden.

Dies wird im Rahmen des eingangs umrissenen Verfahrens gemäß weiterer Erfindung dadurch erreicht, daß eine Kompromißentzerrung des kompensierten Empfangssignals stattfindet. In der vorstehend umrissenen Schaltungsanordnung ist hierzu gemäß weiterer Erfindung in die vom Kompensationsglied zu dem dem Entscheidereingang vorgeschalteten Verknüpfungsglied führende Verbindung ein Kompromißentzerrer eingefügt.

Diese Weiterbildung der Erfindung ermöglicht es, mit einem kürzeren Steuerwort für den Kompromißentzerrer auszukommen, als es für eine vor der Übersprech- u./o. Echokompensation stattfindende Kompromißentzerrung erforderlich wäre.

Mit der oben erläuterten, aus FIG 1 ersichtlichen entscheidungsrückkoppelnden adaptiven Signalentzerrung lassen sich Empfangssignal-Nachschwinger eliminieren. Es kann indessen zusätzlich auch eine Eliminierung von Vorschwingern des kompensierten Empfangssignals erwünscht sein.

Dies wird im Rahmen des eingangs umrissenen Verfahrens gemäß weiterer Erfindung dadurch erreicht, daß zwischen der Kompensation des Empfangssignals und der Amplitudenentscheidung eine adaptive Entzerrung stattfindet. In der vorstehend umrissenen Schaltungsanordnung ist hierzu gemäß weiterer Erfindung in die vom Kompensationsglied zu dem dem Entscheidereingang vorgeschalteten Verknüpfungsglied führende Verbindung ein adaptiver Entzerrer eingefügt.

Die Erfindung ermöglicht damit eine Befreiung des kompensierten Empfangssignals auch von etwa störenden Vorschwingern.

Vor der adaptiven Entzerrung kann zunächst auch die erwähnte Kompromißentzerrung des kompensierten Empfangssignals stattfinden, wozu dann in die vom Kompensationsglied zum adaptiven Entzerrer führende Verbindung noch ein Kompromißentzerrer eingefügt ist.

Die im Vorstehenden erwähnten Weiterbildungen werden auch aus der Zeichnung FIG 2 ersichtlich, die ein weiteres Ausführungsbeispiel einer Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung zeigt. Dabei stimmt das in der Zeichnung FIG 2 dargestellte Ausführungsbeispiel eines Digital-Fernmeldesystems in seiner Struktur und Funktionsweise weitgehend mit dem an Hand der Zeichnung FIG 1 erläuterten Digital-Fernmeldesystem überein; insoweit gelten die obigen Erläuterungen der Schaltungsanordnung gemäß FIG 1 auch für die in FIG 2 dargestellte Schaltungsanordnung. In Abweichung von den in FIG 1 skizzierten Verhältnissen ist in dem in FIG 2 skizzierten Ausführungsbeispiel einer Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung mit dem Ausgang  $e_k$  der Kompensationsschaltung K über einen Regelverstärker V der Eingang eines das kompensierte Empfangssignal entzerrenden Kompromißentzerrers KEz verbunden, der statt eines das unkompensierte Empfangssignal entzerrenden Kompromißentzerrers oder auch zusätzlich dazu vorgesehen ist. Der Kompromißentzerrer KEz führt dann über einen adaptiven Entzerrer AEz, der im Beispiel durch ein Transversalfilter realisiert ist, und das beispielsweise durch ein Summierglied und einen nachfolgenden Differenzverstärker zu realisierende Verknüpfungsglied EG zum Eingang des Entscheiders E. Der

adaptive Entzerrer AEz kann ebenso wie der entscheidungs-  
rückkoppelnde adaptive Entzerrer AE eingestellt werden,  
wie dies auch in der Zeichnung angedeutet ist. Die  
beiden adaptiven Entzerrer AEz und AE befreien das  
kompensierte, verstärkte und kompromißentzernte  
Empfangssignal dann sowohl von Signalvorschwingern  
als auch von Signalnachschwingern.

Die mit dem adaptiven Entzerrer AEz verbundene Ver-  
zögerung im Empfangszweig VE ist in der Einstellung  
der Filterkoeffizienten des variablen Filters KF über  
den Eingang u2 der Umschalteneinrichtung U zu berücksich-  
tigen. Um bei einer Umschaltung zwischen den Umschalt-  
eingängen u1 und u2 einen Laufzeitsprung des Einstell-  
signals zu vermeiden, muß bei der Einstellung der  
Filterkoeffizienten des variablen Filters KF über den  
Umschalteingang u1 die gleiche Verzögerung wirksam  
sein wie bei einer Filtereinstellung über den Umschalt-  
eingang u2, was in dem in FIG 2 skizzierten Ausführungs-  
beispiel dadurch erreicht wird, daß die Verbindung des  
Ausgangs  $e_k$  des Kompensationsgliedes KG mit dem Um-  
schalteingang u1 über die Verzögerungskette des adaptiven  
Entzerrers AEz geführt ist. Alternativ dazu könnte ein  
entsprechendes Verzögerungsglied dem Umschalteingang u1  
unmittelbar vorgeschaltet sein. In beiden Fällen ist  
dann die Verzögerung wiederum in der Einstellung der  
Filterkoeffizienten des variablen Filters KF zu  
berücksichtigen.

Wie aus den Zeichnungen FIG 1 und FIG 2 ersichtlich ist,  
kann nach der Übersprech- u./o. Echokompensation zu-  
nächst eine geregelte Verstärkung des kompensierten  
Empfangssignals stattfinden, wozu dem Kompensationsglied  
ein Regelsignalverstärker nachgeschaltet ist. Hierzu  
wurde oben bei der Erläuterung der Zeichnung FIG1 bereits



angegeben, daß die Verstellgröße für die Filterkoeffizienten des variablen Filters in Abhängigkeit von der jeweiligen Verstärkung gebildet werden kann, indem bei größerer Verstärkung die Verstellgröße kleiner und bei kleinerer Verstärkung die Verstellgröße größer gemacht wird.

Das dazu dem variablen Filter vom Regelverstärker her zugeführte Steuersignal ermöglicht dabei an sich auch eine - bei Einstellung der Filterkoeffizienten nicht nur nach Maßgabe des Vorzeichens des jeweiligen Regelsignals erforderliche - Berücksichtigung des Einflusses der Empfangssignalverstärkung auf die dem Regelsignaleingang des variablen Filters zugeführten Regelsignale, was allerdings zu einer entsprechend aufwendigeren Filtereinstellung führt. Eine solche aufwendige Filtereinstellung läßt sich indessen auch vermeiden:

Dies wird im Rahmen des eingangs umrissenen, nach der Übersprech- u./o. Echokompensation zunächst eine geregelte Verstärkung vorsehenden Verfahrens gemäß weiterer Erfindung dadurch erreicht, daß das aus der Differenz zwischen Entscheidereingangssignal und Entscheiderausgangssignal abgeleitete Einstellsignal für das variable Filter und bei Ableitung des dem kompensierten Empfangssignal entsprechenden Einstellsignals aus dem kompensierten und verstärkten Empfangssignal auch dieses Einstellsignal für das variable Filter mit einem zum Verstärkungsfaktor reziprok proportionalen Faktor multipliziert wird.

In der eingangs umrissenen Schaltungsanordnung, bei der dem Kompensationsglied ein Regelverstärker nachgeschaltet ist, ist hierzu gemäß weiterer Erfindung in den über den eingangs erwähnten anderen Eingang der Umschalteinrichtung verlaufenden Regelsignalweg und bei Abzweigung des

über den erwähnten anderen Umschalteingang verlaufenden Regelsignalwegs vom Empfangszweig der Vierdrahtleitung erst hinter dem Regelsignalverstärker auch in diesen Regelsignalweg jeweils ein Dämpfungsglied mit einem dem Verstärkungsfaktor des Regelsignalverstärkers proportionalen Dämpfungsfaktor eingefügt.

Diese Weiterbildung der Erfindung ermöglicht damit eine Berücksichtigung der Signalverstärkung bereits vor der eigentlichen Filtereinstellung durch eine entsprechende Korrektur des dem variablen Filter jeweils zugeführten Eingangssignals.

Eine solche Weiterbildung wird auch aus der Zeichnung FIG 3 ersichtlich, die ein weiteres Ausführungsbeispiel einer Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung zeigt. Dabei stimmt das in der Zeichnung FIG 3 dargestellte Digital-Fernmeldesystem in seiner Struktur und Funktionsweise weitgehend mit dem an Hand der Zeichnung FIG 1 erläuterten Digital-Fernmeldesystem überein; insoweit gelten die obigen Erläuterungen der Schaltungsanordnung gemäß FIG 1 auch für die in FIG 3 dargestellte Schaltungsanordnung.

Zur Einstellung der Filterkoeffizienten ist in der in der Zeichnung FIG 3 dargestellten Schaltungsanordnung zunächst eine vom Ausgang des Regelverstärkers V zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung vorgesehen, die es gestattet, die Filterkoeffizienten nach Maßgabe des am Kompensatorausgang  $e_k$  auftretenden kompensierten Empfangssignals so einzustellen, daß das Restsignal minimiert wird. Eine solche Einstellung der Filterkoeffizienten ist, wie schon gesagt, aus AGARD Conf. Proc. No. 103, 1972, 12-1...12-16, und FREQUENZ 29 (1974) 5, 118...122 und

155...161 prinzipiell bekannt und braucht hier daher nicht mehr näher erläutert zu werden. In Abweichung von den in FIG 1 skizzierten Gegebenheiten ist gemäß FIG 3 in die vom Ausgang des Regelverstärkers V zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung ein Dämpfungsglied D1 mit einem dem Verstärkungsfaktor des Regelsignalverstärkers V proportionalen Dämpfungsfaktor eingefügt, so daß im Ergebnis die Koeffizienteneinstellung nach Maßgabe des unverstärkten kompensierten Empfangssignals vor sich geht. Dies kann natürlich auch dadurch erreicht werden, daß der Umsteuereingang u1 der Umschalteneinrichtung U direkt an den Ausgang  $e_k$  des Kompensationsglieds KG angeschlossen wird.

Die vom Ausgang  $e_k$  der Kompensationsschaltung K über den Verstärker V zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindung verläuft in der in der Zeichnung FIG 3 dargestellten Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung über den einen Eingang u1 einer Umschalteneinrichtung U. Zu dem anderen Eingang u2 der Umschalteneinrichtung U führt ein Differenzglied DG, und zwar über ein Dämpfungsglied D2 mit einem dem Verstärkungsfaktor des Regelsignalverstärkers V proportionalen Dämpfungsfaktor.

In Abweichung von den in der Zeichnung FIG 1 skizzierten Verhältnissen wird somit in dem in der anliegenden Zeichnung FIG 3 skizzierten Ausführungsbeispiel einer Schaltungsanordnung gemäß der Erfindung, in deren zum Regelsignaleingang des variablen Filters KF führende Regelsignalverbindungen keine lediglich das Signalvorzeichen übertragende Glieder eingefügt sind, bei Verstärkung des kompensierten Empfangssignals jedenfalls

das über den Umschalteingang  $u_2$  der Umschalteinrichtung U dem Regelsignaleingang des variablen Filters KF zugeführte Regelsignal - und auch das über den Umschalteingang  $u_1$  übertragene Regelsignal, wenn dieses, wie dies auch bei dem in der anliegenden Zeichnung FIG 3 dargestellten Ausführungsbeispiel der Fall ist, hinter dem Regelsignalverstärker V abgegriffen wird - noch mit einem zum jeweiligen Verstärkungsfaktor reziprok proportionalen Faktor multipliziert, um Fehleinstellungen des Filters KF zu vermeiden. Dies kann, wie dies auch in der Zeichnung FIG 3 angedeutet ist, mit Hilfe einer beispielsweise mit einer Gleichrichterschaltung und einer Tiefpaßschaltung aufgebauten Mittelwertschaltung MW geschehen, mit deren der Amplitude des am Kompensatorausgang  $e_k$  auftretenden Empfangssignals proportionalem und damit dem Verstärkungsfaktor des Regelverstärkers V umgekehrt proportionalem Ausgangssignal das jeweilige Regelsignal in dem im Beispiel als Modulator ausgebildeten Dämpfungsglied D2 bzw. D1 multipliziert wird.

Abschließend sei noch bemerkt, daß das eigentliche Entscheidungsfehlersignal nur im Entscheidungszeitpunkt des Entscheiders E am Regelsignalausgang r der Regelsignalschaltung R auftritt; nur in diesem Zeitpunkt erfährt daher auch das Empfangssignal die erforderliche Kompensation, was indessen genügt, weil auch der Entscheider E nur in diesem Zeitpunkt wirksam ist. In Abweichung von der zeichnerischen Darstellung ist es natürlich auch möglich, das Empfangssignal unmittelbar hinter der im Vierdrahtleitungs-Empfangszweig VE hinter der Gabelschaltung G vorgesehenen Filterschaltung im Schritttakt einer Abtastung zu unterziehen und die Abtastwerte digital darzustellen, wobei das Empfangssignal dann in dieser Digitaldarstellung übersprech- u./o. echokompensiert wird. Das durch die Abtastung

erhaltene, zwischen den Abtastzeitpunkten jeweils beibehaltene und damit treppenförmige (digital dargestellte) Empfangssignal erfährt dann in jedem Zeitpunkt die erforderliche Kompensation, wobei es aber auch hier nur auf die Kompensation im Entscheidungszeitpunkt des Entscheiders E ankommt.

### Patentansprüche

1. Verfahren zur Kompensation von Übersprech- u./o. Echosignalen in einem Digital-Fernmeldesystem mit einer zwischen einem insbesondere bei einer zwischen einer Vierdrahtleitung (VL) und einer Zweidrahtleitung (ZL) liegenden Gabelschaltung (G) ankommenden Vierdrahtleitungszweig (Sendezweig) (VS) und einem insbesondere von der Gabelschaltung (G) abgehenden Vierdrahtleitungszweig (Empfangszweig) (VE) vorgesehenen adaptiven Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung (K) mit einem variablen Filter (KF) und einem das Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) einkoppelnden Verknüpfungsglied (KG), dadurch gekennzeichnet, daß das Kompensationssignal in Abhängigkeit von der Differenz zwischen einem nach der Übersprech- u./o. Echokompensation im Anschluß an eine adaptive Signalentzerrung gebildeten Entscheidungsausgangssignal und dem Entscheidungseingangssignal gebildet wird, indem die Filterkoeffizienten bei größerer Differenz zwischen Entscheidungseingangssignal und Entscheidungsausgangssignal nach Maßgabe des kompensierten Empfangssignals und bei kleinerer Differenz zwischen Entscheidungseingangssignal und Entscheidungsausgangssignal nach Maßgabe dieser Differenz eingestellt werden.

2. Verfahren nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß die Filterkoeffizienten bei größerer gemittelter Differenz zwischen Entscheidungseingangssignal und Entscheidungsausgangssignal nach Maßgabe des kompensierten Empfangssignals und bei kleinerer gemittelter

Differenz zwischen Entscheidereingangssignal und Entscheiderausgangssignal nach Maßgabe der Differenz zwischen Entscheidereingangssignal und Entscheiderausgangssignal eingestellt werden.

3. Verfahren nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, daß vor der Übersprech- u./o. Echokompensation eine Kompromißentzerrung des Empfangssignals stattfindet.

4. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 3, dadurch gekennzeichnet, daß nach der Übersprech- u./o. Echokompensation zunächst eine geregelte Verstärkung stattfindet.

5. Verfahren nach Anspruch 4, dadurch gekennzeichnet, daß die Verstellgröße für die Filterkoeffizienten in Abhängigkeit von der jeweiligen Verstärkung gebildet wird, indem bei größerer Verstärkung die Verstellgröße kleiner und bei kleinerer Verstärkung die Verstellgröße größer gemacht wird.

6. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 5, dadurch gekennzeichnet, daß die Filterkoeffizienten lediglich nach Maßgabe des Vorzeichens der genannten Differenz bzw. des kompensierten Empfangssignals eingestellt werden.

7. Verfahren nach einem der Ansprüche 4 bis 5, dadurch gekennzeichnet, daß das aus der Differenz zwischen Entscheiderausgangssignal und Entscheider-  
eingangssignal abgeleitete Einstellsignal für das variable Filter und bei Ableitung des dem kompensierten Empfangssignal entsprechenden Einstellsignals aus dem kompensierten und verstärkten Empfangssignal auch dieses Einstellsignal mit einem zum Verstärkungsfaktor reziprok proportionalen Faktor multipliziert wird.

8. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 7, dadurch gekennzeichnet, daß eine Kompromißentzerrung des kompensierten Empfangssignals stattfindet.
9. Verfahren nach einem der Ansprüche 1 bis 8, dadurch gekennzeichnet, daß zwischen der Kompensation des Empfangssignals und der Amplitudenentscheidung eine adaptive Entzerrung stattfindet.
10. Schaltungsanordnung zur Kompensation von Übersprech- u./o. Echosignalen in einem Digital-Fernmeldesystem mit einer zwischen einem ankommenden Vierdrahtleitungszweig (VS), insbesondere dem bei einer zwischen einer Vierdrahtleitung (VL) und einer Zweidrahtleitung (ZL) liegenden Gabelschaltung (G) ankommenden Vierdrahtleitungs-Sendezweig (VS), und einem abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE), insbesondere dem von der Gabelschaltung (G) abgehenden Vierdrahtleitungs-Empfangszweig (VE), vorgesehenen adaptiven Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung (K) mit einem variablen Filter (KF) und einem das Kompensationssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) einkoppelnden Verknüpfungsglied (KG), dadurch gekennzeichnet, daß eine vom Ausgang ( $e_k$ ) der Übersprech- u./o. Echokompensationsschaltung (K) zum Regelsignaleingang des variablen Filters (KF) führende Regelsignalverbindung über den einen Eingang (u1) einer Umschalteneinrichtung (U) verläuft, zu deren anderem Eingang (u2) das Differenzglied (DG) einer Regelsignalschaltung (R) führt, in der ein Differenzglied (DG) eingangsseitig mit dem Eingang und mit dem Ausgang eines im abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) hinter dem Kompensationsglied (KG) liegenden Entscheiders (E) verbunden ist, dessen Ausgang über einen ebenfalls vom Differenzglied (DG) gesteuerten adaptiven Entzerrer (AE)



zu einem dem Entscheidereingang vorgeschalteten, das Entzerrerausgangssignal in den abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) einkoppelnden Verknüpfungsglied (EG) führt, und daß dabei der Regelsignalausgang (r) der Regelsignalschaltung (R) über ein Grenzsinglied (Schmitt-Trigger) (SG) mit dem Steuereingang der Umschaltteinrichtung (U) verbunden ist.

11. Schaltungsanordnung nach Anspruch 10, dadurch gekennzeichnet, daß dem Kompensationsglied (KG) im abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) ein Kompromiß-entzerrer (KE) vorgeschaltet ist.

12. Schaltungsanordnung nach Anspruch 10 oder 11, dadurch gekennzeichnet, daß dem Kompensationsglied (KG) im abgehenden Vierdrahtleitungszweig (VE) ein Regelverstärker (V) nachgeschaltet ist.

13. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 12, dadurch gekennzeichnet, daß der Regelsignalausgang (r) der Regelsignalschaltung (R) über ein lediglich das Signalvorzeichen übertragendes Glied (Sr) mit dem genannten anderen Eingang (u2) der Umschaltteinrichtung (U) verbunden ist.

14. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 13, dadurch gekennzeichnet, daß in die vom Ausgang ( $e_k$ ) der Kompensationsschaltung (K) zum Regelsignaleingang des variablen Filters (KF) führende Regelsignalverbindung ein lediglich das Signalvorzeichen übertragendes Glied (Se) eingefügt ist.

15. Schaltungsanordnung nach Anspruch 12, dadurch gekennzeichnet, daß in den über den genannten anderen Eingang (u2) der Umschaltteinrichtung

(U) verlaufenden Regelsignalweg und bei erst hinter dem Regelsignalverstärker (V) vom Empfangszweig (VE) der Vierdrahtleitung (VL) abzweigendem, über den genannten einen Umschalteingang (u1) verlaufenden Regelsignalweg auch in diesen Regelsignalweg jeweils ein Dämpfungsglied (D2, D1) mit einem dem Verstärkungsfaktor des Regelsignalverstärkers (V) proportionalen Dämpfungsfaktor eingefügt ist.

16. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 15, dadurch gekennzeichnet, daß zwischen dem Regelsignalausgang (r) der Regelsignalschaltung (R) und das Grenzsinglied (Schmitt-Trigger) (SG) eine Signalmittelungsschaltung (M) eingefügt ist.

17. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 16, dadurch gekennzeichnet, daß der Regelsignalausgang (r) der Regelsignalschaltung (R) über ein lediglich das Signalvorzeichen übertragendes Glied (rS) mit dem Steuereingang des adaptiven Entzerrers (AE) verbunden ist.

18. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 12 bis 17, gekennzeichnet durch eine bei kleinerer Verstärkung des Regelverstärkers (V) größere Verstellgröße und eine bei größerer Verstärkung des Regelverstärkers (V) kleinere Verstellgröße für das variable Filter (KF).

19. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 18, dadurch gekennzeichnet, daß in die vom Kompensationsglied (KG) zu dem dem Entscheidereingang vorgeschalteten Verknüpfungsglied (EG) führende Verbindung ein Kompromißentzerrer (KEz) eingefügt ist.

20. Schaltungsanordnung nach einem der Ansprüche 10 bis 19, dadurch gekennzeichnet, daß in die vom Kompensationsglied (KG) zu dem dem Entscheidereingang vorgeschalteten Verknüpfungsglied (EG) führende Verbindung ein adaptiver Entzerrer (AEz) eingefügt ist.

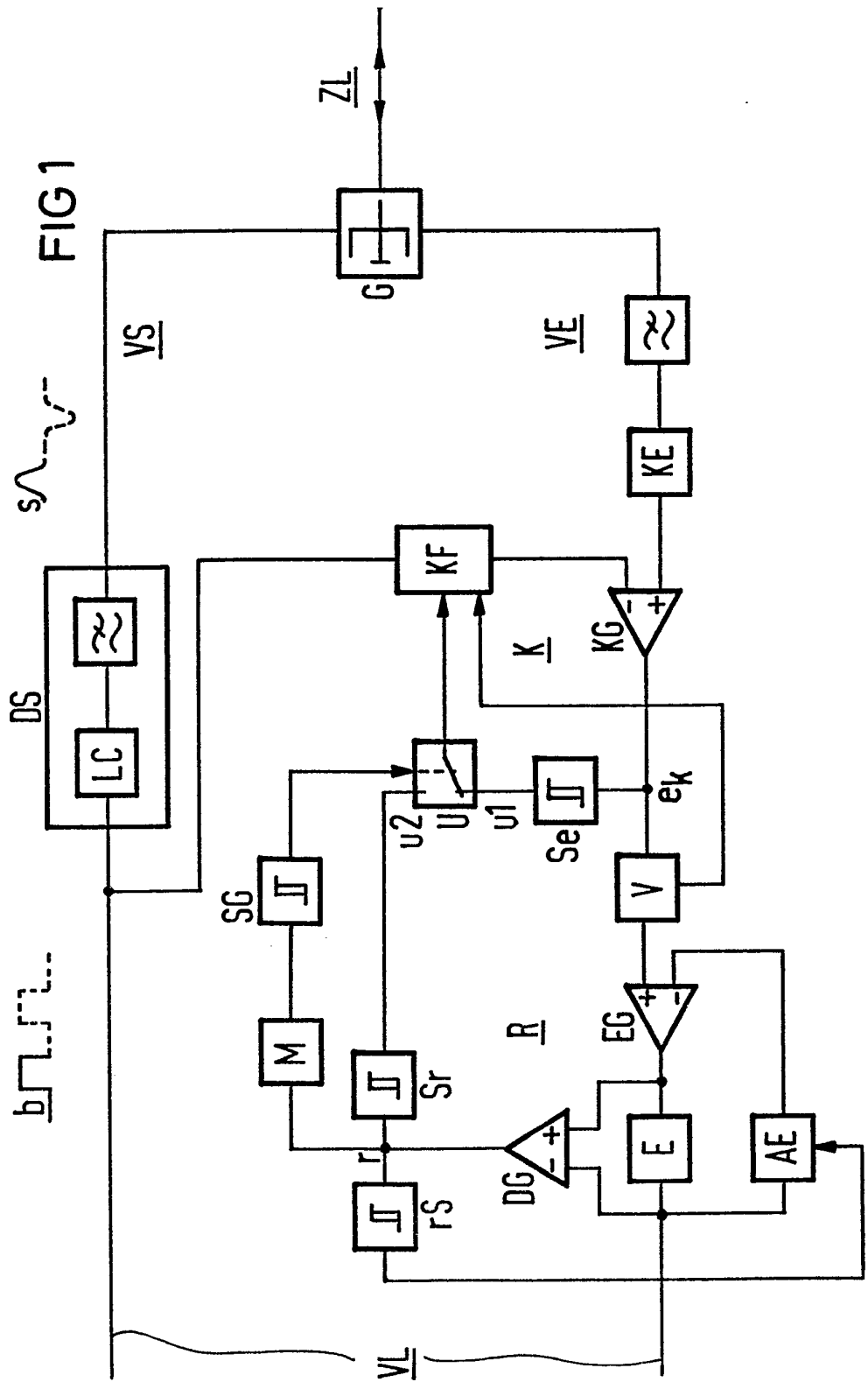


FIG 1

१५५

